



ROČNÍK I • 1955 • ČÍSLO 5

## K VRCHOLŮM MISTROVSTVÍ

Sešity návodů, z nichž jeden držíte v ruce, jsme nazvali Radiový konstruktér Svazarmu. Chceme jimi pomoci všem zájemcům o radiotechniku, aby snáze vnikli do tajů konstrukce radiových přístrojů. Říkáme: všem. Víme, že tyto návody čtou i nečlenové Svazarmu a těm bychom právě rádi pověděli: Jděte se podívat na výstavu radioamatérských prací.

Pořádají ji ve vašem okolí místní sportovní družstva radia, základní organizace Svazarmu, nejbližší okresní radioklub nebo krajský radioklub. Až se u vás objeví plakáty, zvoucí k návštěvě takové výstavy, nedejte si ujít příležitost a běžte se podívat. Rozhodně to stojí za to. O tom jsme se přesvědčili na III. celostátní výstavě radioamatérských prací, která právě probíhá v Praze na Příkopě v pavilonu Myslbek.

Na této výstavě se sešly nejlepší exponáty z okresních a krajských výstav z celé republiky. A z nich je vidět, že podmínky pro práci jsou v klubových dílnách daleko příznivější nežli v dílně jednotlivce. Prohlédneme-li si všechny vystavené přístroje, neubráníme se dojmu, že to, co vidíme, nemůže pocházet z dílny amatéra, ale je výtvorem nějaké vývojové dílny národního podniku Tesla. Tak dokonale vypracované součásti, tak vkusná úprava, že se nechce věřit, že by bylo možno něco podobného udělat jen tak „na koleně“. A ono to opravdu nebylo uděláno na koleně a přece autory všech těchto konstrukcí jsou ama-

téři. Kdo nevěří, může si pohovořit s konstruktérem televizoru, s. Černým, který je „v civilu“ hudebníkem, nebo s konstruktérem magnetofonu s. Svobodou, který je úředníkem. Zemědělský referent národního výboru s. Vybulka si zase postavil dokonalé elektrofonické varhany – a tak bychom mohli vypočítávat do nekonečna.

Tak přece je to možné, že lze amatérsky postavit dokonalou věc, z níž není na sto honů vidět výrobek laika. Ovšem musí k tomu být podmínky. A ty si jednotlivec stvoří jen těžko. Však až se pustíte do stavby v tomto sešité popisovaného superhetu, uvědomíte si to. Na místo, abyste stavěli jen přijímač, musíte dělat dvojí práci: nejprve si opatřit nějaké měřidlo a pak aspoň improvizovat signální generátor, bez něhož je sladění superhetu jen velmi obtížné, ne-li nemožné. A toho všeho je ušetřen ten, kdo pracuje v kolektivu. Základní organizace Svazarmu, případně okresní radioklub, si opatří signální generátor jednou provždy a pomocí něho si postaví superhet mnoho amatérů. Hravě opatří Avomet, kdežto pro jednotlivce je to neúnosná investice. Mimo to jsou zde k dispozici rady starších, zkušenějších soudruhů, kteří již podobné přístroje stavěli. A jeden takový rozhovor vám často dá víc, než několikaměsíční čtení literatury. A tady jsme u toho: nemyslíte, že stojí za to zapojit se do práce v nejbližší svazarmovské organizaci?

# PŘENOSNÉ BATERIOVÉ PŘIJIMAČE A JEJICH KONSTRUKCE

Arnošt Lavante

V nastávajícím letním období vystávají pro amatéry-konstrukéry nové problémy. Teplé počasí láká milovníky přírody na výlety, kde tráví nejednu příjemnou chvíli u vody, v chatě nebo pod stanem. Kdo by v takových chvílích nezatožil zpříjemnit si pobyt v přírodě poslechem zábavné hudby nebo veselého pásma z rozhlasu. Avšak největší překážkou v tomto případě je otázka, na co poslouchat. V přírodě sotva najdeme možnost připoje na síť. A tak jediným řešením je přijímač na baterie.

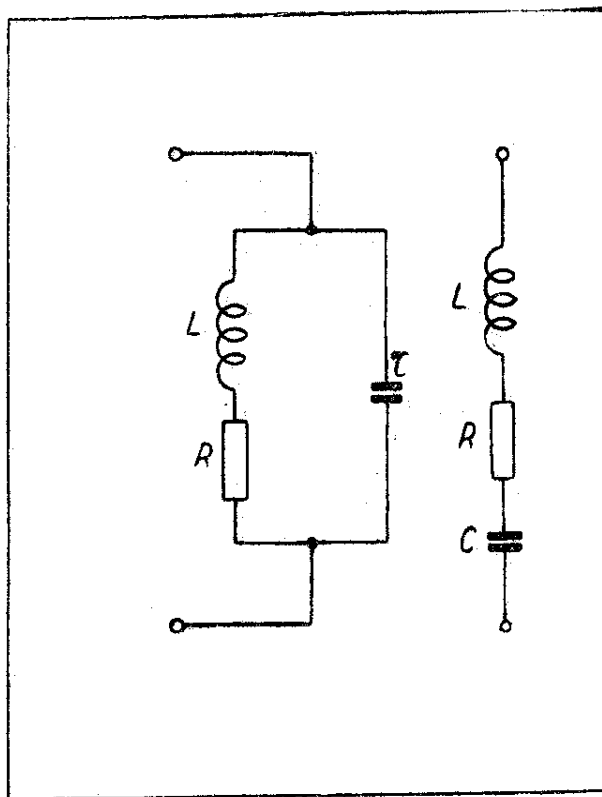
Během doby byla popsána celá řada zapojení přenosných bateriových přijímačů v různých obměnách. Každý autor přístroje uváděl, jak přijímač jím sestavený je výkonný, jakou má malou spotřebu a při tom velkou citlivost a ještě celou řadu dalších předností. Není proto divu, že amatér, ve kterém uzrálo rozhodnutí, že si konečně letos na léto postaví přenosný přijímač, je po prostudování přístupných návodů poněkud zmaten. Nejraději by stavěl přístroj jednoduchý. Avšak v podvědomí cítí, že by asi s jeho výkonem nebyl spokojen. Stavět přístroj složitější se však neodvažuje, protože se právem obává možného neúspěchu. Bude proto na místě shrnout si v krátkosti vlastnosti různých bateriových přístrojů.

Nejjednodušší přijímač po krystalce je přístroj, ve kterém detektor nahradíme elektronkou. Elektronka nejenom že nám přicházející vysokofrekvenční energii, zachycenou antenou, demoduluje, ale navíc ještě zesiluje. Ovšem zesílení jediné elektronky není veliké. Na příklad u elektronky 1F33 protéká při 67 V na stínici mřížce ( $G_2$ ) a 90 V na anodě anodový proud asi 3 mA. Změna napětí 1 V na mřížce  $G_1$  vyvolá změnu anodového proudu asi o 0,75 mA. Zapojíme-li do anody této elektronky sluchátka, která mají odpor asi 4000  $\Omega$ , vznikne na nich změna napětí 4000 kráté 0,00075 = 3 V. To jinými slovy znamená, že elektronka

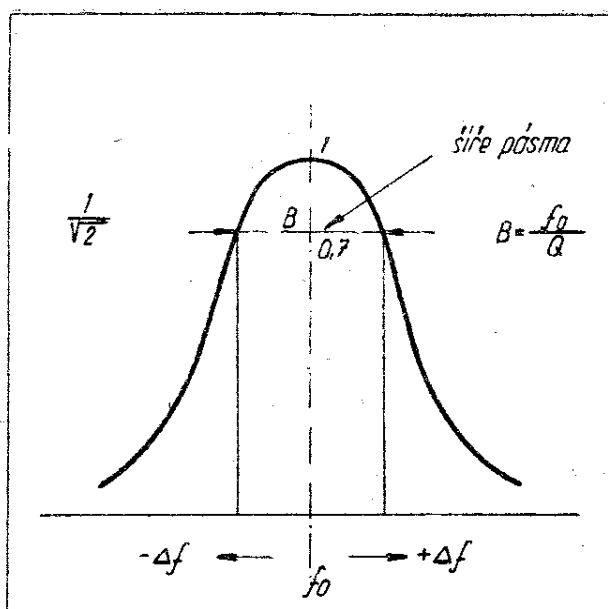
nám přivedené střídavé napětí zesiluje jen asi  $3 \times$ . Při tom výkon, který máme v anodě k dispozici, je zhruba 2,25 mW (miliwattů), což sice stačí pro dobrý poslech na sluchátka, ale zdaleka nepostačí pro poslech na reproduktor, kde potřebujeme pro jakž takž hlasitý poslech asi 30 mW.

Na první pohled je zarážející, že elektronka nám zesiluje jen  $3 \times$ , při čemž ze zkušenosti je známo, že na takovýto přístroj je možné dosáhnout hlasitého příjmu místního vysíláče na sluchátka, a to za takových podmínek, při kterých nelze předpokládat, že by antena dodávala vysokofrekvenční napětí o úrovni okolo 1 V.

Vysvětlení je jednoduché. Nesmíme zapomenout, že takovýto přijímač vždy



Obr. 1. Náhradní schema paralelního a seriového rezonančního obvodu.



Obr. 2. Šíře pásma laděného obvodu.

doplňujeme vysokofrekvenční zpětnou vazbou, která účinně napomáhá k zvýšení výkonu přístroje. Zavedením zpětné vazby totiž nahrazujeme ztráty, které ve vstupním laděném obvodu vznikají a tak laděný okruh odlehčujeme. Každý laděný okruh se skládá z cívky  $L$ , seriového odporu  $R$ , a paralelní kapacity  $C$  (obr. 1). Je sice pravda, že vedle takto zapojeného paralelního laděného obvodu je možná kombinace, ve které jsou uvedené prvky zapojené do serie (obr. 1b). Takovýto obvod nazýváme seriový laděný obvod. V námi uvažovaných přijímačích se však nevyskytuje a tak o této druhé možnosti pomlčíme.

Na obrázku 1 představuje  $L$  veškerou indukčnost obvodu, soustředěnou v cívce. Naproti tomu kapacita  $C$  představuje souhrn všech kapacit, které jsou paralelně připojené k cívce. Je to především počáteční kapacita ladicího kondensátoru, vstupní kapacita elektronky (kapacita mezi mřížkou a katodou), dále vlastní kapacita cívky a navíc ještě tak zvané rozptylové kapacity přívodů, což znamená jinými slovy souhrnnou kapacitu montážních vodičů vůči sobě a zemi. Zapojení na obrázku 1 doplňuje ohmický odpor  $R$ . Představuje odpor vodiče cívky vysokofrekvenčním proudům, dále odpor, na kterém by vznikly stejné

ztráty jako vznikají v kondensátoru, doplněném ještě hodnotou odporu takové velikosti, že by na něm vznikly ztráty stejné jako vznikají na připojených obvodech (úsek mřížka—katoda elektronky; antena atd.). Všechny tyto ztrátové odpory jsou zapojeny do serie a dávají výslednou hodnotu odporu  $R$ .

K čemu potřebujeme znát hodnotu tohoto odporu? Hodnota odporu  $R$  je velmi důležitá, neboť nám určuje tak zvanou jakost obvodu  $Q$ . Tato hodnota nám na druhé straně snadno umožní učinit si jasnou představu o vlastnostech laděného obvodu. Jednou takovouto důležitou vlastností obvodu je *selektivita*. Známe-li hodnotu  $Q$  a kmitočet, na který je náš obvod naladěn, můžeme snadno určit tak zvanou šíři pásma laděného obvodu (obr. 2).

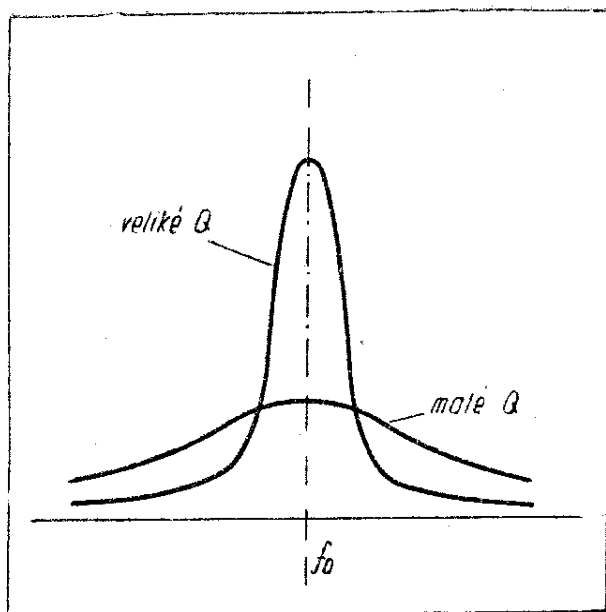
Paralelní laděný okruh, nebo jak také říkáme resonanční okruh, má na jednom kmitočtu, tak zvaném resonančním kmitočtu, největší odpor pro střídavé proudy. Z Ohmova zákona vyplývá, že při průtoku stálého proudu bude napětí tím větší, čím větší je odpor stojící v cestě proudu. Kdyby byl odpor nekonečně veliký, bylo by i napětí na něm vznikající nekonečně velké hodnoty. Čím bude odpor nižší, tím je i napětí nižší. Napětí na obvodu je dále závislé na jakosti cívky, na velikosti její hodnoty  $Q$ . Při resonančním kmitočtu je toto napětí nejvyšší.

Měníme-li kmitočet na obě strany od resonančního kmitočtu obvodu  $f_0$ , počne napětí vznikající na obvodu klesat. V určité kmitočtové vzdálenosti poklesne

toto napětí na hodnotu rovnou  $\frac{1}{\sqrt{2}}$ .

Tato hodnota se rovná s velkou přibližností 0,7 maximální hodnoty. Kmitočtová vzdálenost mezi bodem na jedné straně křivky a bodem na druhé straně křivky, v nichž hodnota napětí na obvodu klesla na 0,7 původní maximální hodnoty, je hledanou veličinou — šíří pásma.

Kmitočtový odstup těchto dvou bodů není stálý. Závisí na jakosti cívky. Čím bude cívka jakostnější, to jest čím bude mít vyšší  $Q$ , tím bude tato vzdálenost menší, nebo jak říkáme jinak, bude šíře propouštěného pásma menší. Naopak,



Obr. 3. Závislost šířky pásma (a selektivity) na velikosti  $Q$ .

čím bude jakost nižší, tím více se nám křivka rezonančního obvodu zploští a šíře pásma se roztáhne (obr. 3). Z obrázku je patrné, že při nízké jakosti bude vedle široké ploché křivky také její vrchol poměrně nízký. Jinými slovy, bude i napětí, vznikající na obvodu, malé.

Široká křivka neznamena nic jiného, než že obvod má malou selektivitu (česká obdoba tohoto slova by zněla asi „vybíravost“). To proto, že rozdíl mezi napětím vznikajícím na obvodu při rezonanci a napětím vznikajícím na obvodu při kmitočtu poměrně vzdáleném, je malý.

Jaký důsledek má tato skutečnost? Odstup jednotlivých rozhlasových stanic byl stanoven na 9 kHz, tedy poměrně malý. V důsledku toho budeme na takovýto obvod přijímat více stanic najednou. Nachází-li se totiž silná stanice v malém kmitočtovém odstupu od přijímané stanice, překryje tato stanice svým napětím napětí ze stanice žádané. Vzniká tak při příjmu onen neblaze známý zjev, vyskytující se u různých jedno- a dvouelektronkových přijímačů, kdy na př. místní stanice lze poslouchat téměř po celé stupnici.

Z těchto úvah vyplývá, že naše snaha musí být vždy zaměřena k tomu, aby ja-

kost obvodu byla co nejvyšší. Avšak jakost normálního laděného obvodu s cívkou na železovém jádře obvykle nepřestoupí hodnotu  $Q \approx 100$ . Připojením anteny ještě dále zatížíme vstupní okruh (je to asi jako bychom zapojili další odpor do serie s odporem  $R$ ) a tím dále zmenšíme hodnotu  $Q$ . Jakost takového obvodu se bude pohybovat v praxi mezi 20 a 50 v závislosti na velikosti vazby obvodu s antenou.

Pro ujasnění poměrů v takovémto obvodu si vypočítáme, jak velká bude šíře pásma. Vzoreček pro výpočet šíře pásma je

$$\text{šíře pásma} = B = \frac{f_0}{Q}$$

Při příjmu stanice v oblasti na příklad 1 MHz a jakosti obvodu 40 bude šíře pásma 25 kHz, což je mnohem víc než předpokládaná vzdálenost mezi vysilači 9 kHz; při tom klesá ve vzdálenosti 12,5 kHz od rezonančního kmitočtu úroveň napětí na obvodu pouze na 0,7 původní úrovně napětí. Pro nerušený poslech rozhlasu je však třeba, aby poměr signálů byl aspoň 1 : 100. Tohoto poměru bychom u našeho obvodu dosáhli jen na kmitočtu velmi vzdáleném od rezonančního kmitočtu.

Jde o to, jakým způsobem je možné zvýšit jakost našeho obvodu. Je zde několik možností. Hodnota

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{R\omega_0 C},$$

$$\text{kde } \omega_0 = 2\pi f_0.$$

Vyplývá z toho, že hodnota  $Q$  bude tím větší, čím větší bude indukčnost cívky při stejném ztrátovém odporu  $R$ . To je jeden ze způsobů, jakým lze zvýšit jakost cívky. Názorným příkladem pro toto zvyšování jakosti cívek jsou železová jádra, která usnadňují cestu magnetickým siločarám svou poměrně značnou magnetickou vodivostí, jinak řečeno svou permeabilitou. Vložením železového jádra do cívky zvýšíme indukčnost cívky, při čemž hodnota ztrátového odporu zůstane při dostatečně jakostním železovém jádru téměř nezměněná. V důsledku toho stoupne současně i jakost cívky  $Q$ .

Druhý způsob, jakým zvyšujeme jakost obvodu, spočívá v tom, že vysokofrekvenční ztráty, vznikající na odporu  $R$  nahradíme vysokofrekvenční energií, zesílenou elektronkou. Toto vysokofrekvenční napětí musí být přiváděno ve stejné fázi jakou má vstupní vysokofrekvenční napětí. Je to asi tak, jako když chceme kývající se houpačku ještě více rozhoupat. Musíme vždy houpačku postrčit ve správný okamžik a ve správném směru. Pak se nám poměrně bez velké námahy podaří houpačku rozkývat do velkých kmitů. Obdobně je tomu i u vysokofrekvenčního obvodu. Zde sílu rozhoupávajícího představuje napětí přiváděné v zesíleném stavu z elektronky zpět na obvod. Takovému zapojení, při kterém napětí přiváděné zpět napomáhá k rozkmitávání, nebo jak jinak říkáme, je ve fázi se vstupním napětím, nazýváme kladnou zpětnou vazbou. Proto také se v různých návodech dočtete, že při seřizování přijímače mají být v případě, že zpětná vazba nenasazuje, přehozeny vývody zpětnovazebního vinutí, aby proudy v cívce byly po přehození vývodů ve fázi. Někdy zpětná vazba nasazuje buď jen v části přijímaného rozsahu nebo vůbec ne. To proto, že obvod je tak málo jakostní, že napětí dodávané zpět elektronkou nestačí nahradit ztráty v něm vznikající; anebo, což je vlastně totéž, je zesílení elektronky příliš nízké. Tento případ může nastat, máme-li anodové napětí pro elektronku příliš nízké, nebo je-li vazba s antenou příliš těsná. Čím je vazba s antenou těsnější, tím se sice naladěný obvod dostává z anteny větší podíl zachyceného napětí, ale současně je vstupní obvod více tlumen, takže výsledkem je nízká selektivita přístroje a navíc špatně nasazující zpětná vazba. Na druhé straně zmenšováním vazby se nám podaří nastavit zpětnou vazbu tak, aby vhodně nasazovala po celém rozsahu, ale z napětí přiváděného antenou se nám na obvod dostane jen menší část. Proto také starší jednookruhové rozhlasové přijímače se zpětnou vazbou měly antenní vinutí přepínatelné nebo jiným způsobem měnitelnou vazbu s antenou. Obsluhující měl tak možnost upravit si vazbu s antenou tak, aby vy-

hovovala pro celou řadu v praxi možných případů.

Zpětnou vazbou je možné s jednoelektronkovým přijímačem dosáhnout již poměrně slušných výsledků. Přesto zbývá ještě další nesnáz. Sluchátka zapojená přímo do anodového obvodu nepředstavují ideální zatížení pro elektronku, jako je 1F33 v pentodovém zapojení. Tato nevýhodu lze obejít tím, že stínicí mřížku spojíme přímo s anodou, čímž vlastně elektronku 1F33 zapojíme jako triodu. Sluchátka teď představují výhodnější zátěž, ale jelikož zesilovací činitel triody je nízký, nezískáme tím nic a zesílení zůstane stejně nízké. Aby bylo možné využít plně zesilovacích schopností elektronky v 1F33 jako pentody, bylo by se třeba postarat o dostatečně vysokou hodnotu anodové zátěže. Jinými slovy znamenalo by to zapojit sluchátka na elektronku přes výstupní transformátorek s převodem asi 5 : 1 až 10 : 1. Tím bychom sice získali v jednoelektronkovém přijímači větší zesílení, ale bylo by to jenom zesílení napětí a ne výkonu. To proto, že elektronka 1F33 je navržena převážně jen pro zesilování napětí. U případné další elektronky nepotřebujeme totiž k řízení její mřížky výkon, ale jen napěťové změny (ovšem za předpokladu, že napětím neřídíme elektronku do kladné oblasti, t. j. do oblastí, kdy napětí mřížky přestává být záporné a stává se kladné, v důsledku čehož přejímá mřížka částečně funkci anody, takže jí teče proud. V takovémto případě nestačí k řízení mřížky již jen napětí, ale je také třeba dodávat proud). To bývá nezkušenému amatéru často nejasné. Naši představu o elektrické energii ovlivňuje představa baterie, která je schopna vedle napětí dodávat i proud. Stačí však, když si uvědomíme, že třením na př. ebonitové tyče vznikne napětí několik desítek tisíc V; tyč však přes svůj vysoký napěťový potenciál vůči okolí není schopna dodávat prakticky žádný proud.

Obdobně je tomu i u elektronky. Pokud má mřížka své normální záporné předpětí, stačí k ovlivňování anodového proudu měnit pouze napětí na mřížce. Záporné předpětí na mřížku se přivádí tak zvaným svodovým odporem, který

bývá často značně veliký. Jelikož však mřížkou neteče prakticky žádný proud, nevzniká na tomto odporu nějaký úbytek napětí a záporné předpětí se dostává na mřížku v plné hodnotě.

V běžné rozhlasové technice jsme postaveni před úkol zesilovat jen napětí střídavá. Pro střídavá napětí představuje kondensátor tím menší překážku, čím vyšší je jeho kapacita nebo čím vyšší je přenášený kmitočet. Proto se také přes vazební kondensátor vhodné velikosti dostává na mřížku následující elektronky střídavé napětí v oblasti přenášených kmitočtů v plné výši. Tím je mřížka řízena dvěma napětími. Jednak stejnosměrným záporným předpětím a za druhé střídavým napětím, přiváděným přes kondensátor. Pokud řídicí střídavé napětí nebude tak velké, že převáží záporné předpětí mřížky při kladných půlvlnách, bude elektronka pracovat normálně. Jakmile ovšem přiváděné střídavé napětí tuto mez přestoupí, bude se mřížka při kladných špičkách střídavého napětí dostávat do kladné oblasti, kde poteče mřížkový proud. Tento mřížkový proud zabráni dalšímu vzestupu napětí na mřížce, čímž jsou pak kladné půlvlny přiváděného střídavého napětí na vrcholcích seříznuty. V důsledku toho je proud tekoucí elektronkou ve svém průběhu skreslený oproti průběhu původního řídicího napětí na mřížce.

V rozhlasovém i bateriovém přijimači bývá předpětí elektronek řádově okolo několika voltů. Protože přicházející vysokofrekvenční napětí zachycené antenou se pohybuje v rozmezí několika milionů až desítek tisíc voltů, není u jednoelektronkového přijimače obvykle nebezpečí přebuzení první mřížky elektronky. Toto nebezpečí vzniká až u víceelektronkového přijimače ve stupních, zesilujících značně silný signál.

Pro poslech na reproduktor je třeba, jak jsme si již pověděli, nízkofrekvenčního výkonu aspoň 30 mW. Avšak výkon znamená jinými slovy součin proudu a napětí. Je tedy vedle změn napětí na výstupu elektronky třeba také změn určité proudové hodnoty. Proto užíváme na výstupu přijimače elektronek tak zvaných koncových, které napětí přivá-

děné na mřížku zesilují sice poměrně málo (u bateriových koncových elektronek asi 5 až 10×), ale za to proud tekoucí elektronkou a řízený napětím na mřížce je poměrně značný, takže na výstupu z této elektronky je již i výkon, který stačí vybudit reproduktor. To je také důvod, proč koncové elektronky v rozhlasových přijimačích mívají vždy větší anodový proud než elektronky ostatní. U bateriového přijimače, kde v první řadě hledíme na pokud možno nízkou spotřebu elektrické energie dodávané bateriemi, snažíme se tento proud omezit. Avšak s omezením nelze jít příliš daleko. Se snižováním žhavicího a anodového příkonu klesá výkon, takže pro dostatečné vybuzení reproduktoru je třeba zachovat alespoň minimální anodový proud těchto elektronek. Tento anodový proud se u moderních bateriových koncových elektronek obvykle pohybuje v rozmezí 5 až 10 mA. Zvýšený proud protékající elektronkou předpokládá i mohutnější katódu. Proto mívají obvykle koncové bateriové elektronky větší žhavicí příkon než ostatní elektronky. U elektronky 1L33 je žhavicí proud 50 mA oproti 25 mA elektronky 1F33.

Kombinací elektronek typu 1F33 a 1L33 vznikne bateriový přijimač, který je schopen již přednesu na reproduktor. Úloha první elektronky je v tomto případě demodulovat vysokofrekvenční napětí a zesilovat nízkofrekvenční, zatím co druhá elektronka toto zesílené napětí převádí na zesílený výkon pro vybuzení reproduktoru. Protože v takovémto přístroji není jako zátěž v anodě první elektronky připojen spotřebič vyžadující výkon (sluchátka), ale místo toho spotřebič vyžadující jen napětí, lze vazbu mezi oběma stupni provést odporově. To znamená, že do anody první elektronky zapojíme jenom odpor, který může být dostatečně velké hodnoty, takže na něm průtokem anodového proudu první elektronky vznikne patřičně vyšší zesílené napětí. Toto zesílené napětí pak řídí, jak bylo již řečeno, mřížku koncové elektronky.

V některých přístrojích bývá zapojen mezi koncovou elektronkou a předcházejícím stupněm jako vazební člen transformátor. V moderních přijimačích se

od používání transformátoru jako vazebního členu mezi stupni již dávno upustilo. To proto, že má-li transformátor přenášet bez podstatného skreslení dostatečně široký kmitočtový rozsah, musí být poměrně pečlivě vyřešen. Takový transformátor pak není laciný. Navíc jeho rozměry jsou značné a mnohonásobně převyšují rozměry anodového odporu a vazebního kondensátoru. A konečně zvýšení zesílení, kterého jím dosáhneme oproti stupni odporově vázanému není přílišné. Všechny důvody tedy mluví v neprospěch vazebního transformátoru. Přistupuje k tomu ještě okolnost, že takový transformátor ovšem patřičných rozměrů a pochybené kvality se vyskytuje již jen ve všelijakých „zásobách“ domácích kutilů a nastávající konstruktér bateriového přijímače sotva bude mít příležitost někde si jej opatřit. Použije-li pro nf zesílení elektronky 1AF33 místo 1F33, dosáhne dalšího zvýšení zesílení. Elektronka 1AF33 je totiž speciálně navržena pro odporově vázaný zesilovací stupeň a umožňuje dosáhnout zesílení téměř  $70\times$  na jeden stupeň (ovšem při anodovém napětí nad 70 V).

Stavíte-li jen dvouelektronkový přijímač, pak elektronka 1AF33 se nehodí, protože musí pracovat také jako mřížkový detektor a nejen jako pouhý nf zesilovač, pro kteroužto funkci byla speciálně konstruována. Vlivem nepatrného anodového proudu, který jí teče za normálních provozních podmínek, je i vysokofrekvenční zesílený výkon, který potřebujeme pro zavedení zpětné vazby na laděný obvod, nepatrný, takže nám ve většině případů nepostačí krýt ztráty vznikající ve vstupním obvodu, v důsledku čehož zpětná vazba bude velmi neochotně nasazovat. Aby lépe nasazovala, je třeba obvykle používaný odpor ve stínící mřížce a v anodě ( $R_{g2} = 4\text{ M}\Omega$  a  $R_a = 1\text{ M}\Omega$ ) snížit na hodnoty nižší. Tím pak ztrácíme výhodu vysokého zesílení v této elektronce a za tohoto stavu je výhodnější užít elektronky 1F33.

Shrneme krátce naše dosavadní poznatky. Na jednu elektronku se zpětnou vazbou je poslech možný jenom na sluchátka. Místní stanici lze přijímat s do-

statečnou hlasitostí i na náhražkovou antenu, avšak pro příjem vzdálenějších stanic je třeba anteny venkovní. Přitom je selektivita celého přijímače závislá na velikosti vazby s antenou, takže pro příjem vzdálených stanic, kde je třeba co největší selektivity, musíme právě vazbu s antenou upravit na nízkou hodnotu. Tím ovšem jsou možnosti takového přijímače značně omezené.

Pokud se týče spotřeby proudu, je s elektronkou 1F33 při použití jednoho monočlánku na žhavení možný provoz asi po 20 až 30 hodin a asi 80 hodin vydrží miniaturní anodová baterie.

Žádáme-li přednes na reproduktor, pak je třeba takový přijímač doplnit koncovým zesilovačem. Citlivost přijímače se nepatrně zvýší, jeho selektivita a dosah však zůstanou stejné jako v předšlém případě. Spotřeba žhavicího proudu se zvýší při použití elektronky 1L33 na koncovém stupni na 75 mA a spotřeba anodového proudu přibližně na 10 mA při anodové baterii 67 V. Tím životnost jednoho monočlánku klesne asi na 8 hodin a životnost anodové baterie miniaturního typu asi na 20 h. (tyto hodnoty vyplývají z praktických zkušeností a neodpovídají theoretickým hodnotám tak, jak bychom si je snad vypočítali z kapacity baterií udávaných v Ah). S přijímačem tohoto typu (t. j. dvouelektronkového) bychom byli spokojeni jedině tehdy, když by se jednalo o trvalý provoz (venkovní antena) na jednom místě a při poměrně blízkém vysilači. Jakmile bychom požadovali příjem i vzdálenějších rozhlasových vysilačů, pak bychom bezpodmínečně musili použít dalšího stupně pro vysokofrekvenční zesílení. Přidáním dalšího nízkofrekvenčního zesilovacího stupně sice se zvýší hlasitost, avšak selektivita i vysokofrekvenční citlivost zůstanou nedotčeny. Je proto vhodnější volit prvý způsob, při kterém zapojíme před detekční stupeň ještě jeden vysokofrekvenční zesilovač. Avšak tato úprava znamená, že je třeba ladit oba vysokofrekvenční okruhy, t. j. okruh předzesilovače a okruh detektoru současně. Předpokládá to použití spřaženého ladicího prvku a to nejčastěji dvojitého otočného kondensátoru. Ale nejenom to: Sada cívek musí též být dvo-

jitá. Potíže vznikají hlavně při přepínání více vlnových rozsahů. Jak vstupní tak i detekční okruh musí být samostatně přepínán. Při tom oba okruhy musí být od sebe dobře odstíněné, aby se vysokofrekvenční energie nemohla dostávat zpět nežádanou cestou z anody vysokofrekvenčního předzesilovače na jeho mřížku. Při velkém zesílení vysokofrekvenčního stupně stačí i nepatrné kapacity mezi spoji k tomu, aby se přeneslo dostatečné množství vysokofrekvenční energie zpět na výchozí obvod, a tento se rozkmital.

Hlavní nový požadavek, který vyplývá z použití vysokofrekvenčního předzesilovacího stupně, spočívá v současném ladění dvou obvodů. Pro maximální účinnost celého přístroje je nezbytné, aby oba obvody, t. j. v mřížce a v anodě, byly pokud možno vždy nastavené na stejný kmitočet. Toto nastavení na stejný kmitočet, nebo také jak jinak říkáme, souběh, má být zachováno po celém laděném rozsahu. To samo o sobě by zdánlivě nebylo velkým problémem. Stačí zajistit, aby průběh kapacity obou ladicích kondenzátorů byl souhlasný. Dále, aby pomocnými vyvažovacími trimry se počáteční kapacita zapojení (t. j. kapacita spojů vlastní kapacity cívek atd.) v obou obvodech vyrovnaly na stejnou hodnotu. Budou-li ještě i indukčnosti cívek vyvážené na stejnou hodnotu, pak by mělo být dosaženo přesného souběhu v celém průběhu stupnice. Bohužel, jsou zde další činitelé, kteří znesnadňují dosažení žádaného cíle. Je to především změna kapacity a indukčnosti, působená připojením anteny a dále rozladění okruhu detektoru regulací zpětné vazby (hlavně pokud je prováděna pomocí otočného kondensá-

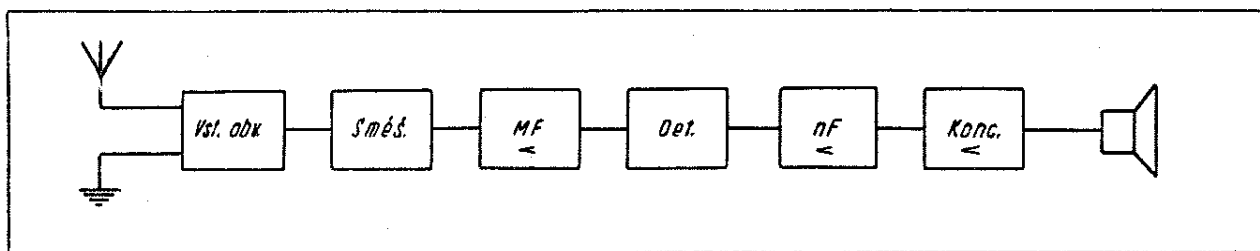
toru s pevným dielektrikem). Přes tyto potíže bylo tohoto zapojení u bateriových přijímačů dost často užíváno.

Zapojení dvou laděných okruhů nastavených na jeden a tentýž kmitočet má za následek zúžení širě pásma přijímače, takže touto úpravou vzrůstá selektivita. Při dvou laděných obvodech o stejné jakosti, zařazených za sebou popsaným způsobem (t. j. před a za elektronku) se zúží výsledná křivka přijímače na 64% hodnoty, kterou měla křivka samotného jednoduchého rezonančního okruhu. Přitom vyvažování dvouokruhového přijímače není tak choulostivé jako vyvažování superhetu. Stačí vyvažovat ve dvou bodech blízko krajů stupnice. U krátkovlnného konce se nastaví maximální příjem doladovacími trimry a u dlouhovlnného konce (nižších kmitočetů) se nastaví maximální příjem pomocí doladovacích železových jader cívek.

Takovýto přijímač vykazuje již podstatně zlepšené vlastnosti oproti jednookruhovému přijímači, avšak stále ještě nedosáhne ukazatelů vlastních jen superhetovému přijímači.

Hodí se tam, kde amatér vyžaduje zvýšenou citlivost, avšak sám nemá dost zkušeností, ani dostatek možností pustit se do zhotovení superhetového přijímače. Dlužno však připomenout, že obava před zhotovováním superhetového přijímače není zcela oprávněná. Superhetový přijímač je možné sestavit ve velmi jednoduchém provedení, při čemž výsledky dosažené i s takovýmto silně zjednodušeným přijímačem jsou vždy lepší než výsledky dosažené s jakoukoliv obvyklou kombinací zapojení přijímačů s přímým zesílením.

Připomeneme si několika málo slovy funkci superhetového přijímače. Na roz-

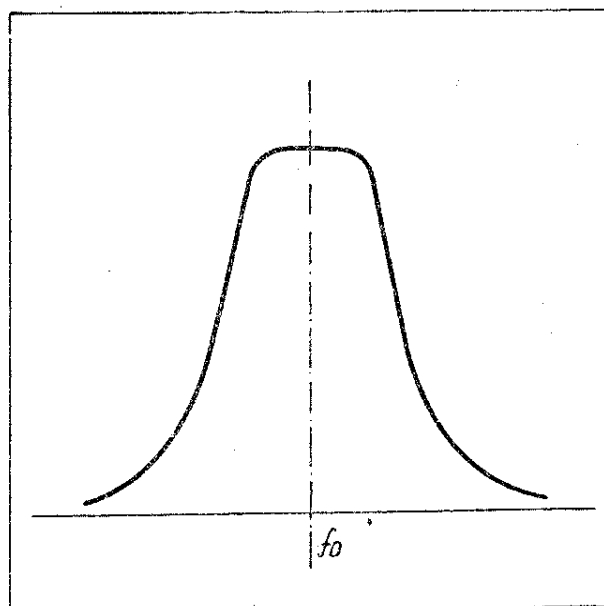


Obr. 4. Blokové schema superhetu.

díl od přijímače s přímým zesílením, ve kterém zesílení signálu probíhá na kmitočtu přijímané rozhlasové stanice, je v superhetovém přijímači kmitočet přijímaného signálu přeměňován na kmitočet jiný, t. zv. mezifrekvenční. Na tomto mezifrekvenčním kmitočtu, který je stejný pro všechny přijímané stanice, probíhá hlavní část zesílení přijímaného signálu. Na obrázku 4 vidíme blokové schéma superhetového přijímače. Na rozdíl od přijímače s přímým zesílením je zde navíc t. zv. směšovací stupeň, ve kterém probíhá přeměna kmitočtu přicházejícího signálu na mezifrekvenční kmitočet. Mezifrekvenční obvody jsou všechny naladěny na jeden předem stanovený kmitočet, na který se naladí jednou pro vždy, takže nečiní potíže přenést těžiště vysokofrekvenčního zesílení na mezifrekvenční část přijímače. Nahrazením jednoduchých obvodů pásmovými filtry (t. zv. mezifrekvenčními filtry, nebo také jinak mezifrekvenčními) ještě dále zlepšíme průběh křivky celého přijímače a přizpůsobíme ji tak, že se již hodně blíží ideálnímu stavu, při kterém má křivka tvar podle obrázku 5. Tím se samozřejmě silně zlepší potlačení blízkých kmitočtů a tím i selektivita přijímače. Plochý vrchol křivky znamená dále prakticky rovnoměrné propouštění požadovaného pásma kmitočtů (odtud pásmový filtr).

Kmitočet mezifrekvence bývá většinou volen v oblasti mezi 450 a 455 kHz. To proto, aby na kmitočtu mezifrekvence, nebo v jeho blízkosti se nevyskytovala žádná silná vysílací stanice, která by mohla proniknout přes vstupní díl a tak způsobit interferenci (t. j. rušení, na př. pískání) při příjmu všech stanic.

K tomu, aby přijímaný signál byl měněn na stálý mezifrekvenční kmitočet, je třeba, aby směšovací stupeň obsahoval následující základní prvky: oscilátor vyrábějící pomocný vysoký kmitočet, vlastní směšovač, ve kterém probíhá proces směšování přijímaného signálu s kmitočtem pomocného oscilátoru a dále okruh, s jehož pomocí se z množství kombinačních kmitočtů, vytvářených při směšování, vybere pouze jeden nejvhodnější kmitočet. Všimněme si obrázku 6, na kterém je zapojení jednodu-



Obr. 5. Křivka kmitočtů propouštěných pásmovým filtrem.

chého bateriového superhetového přijímače. Probereme pro ujasnění nejprve podrobně funkci jednotlivých součástí.

Elektromagnetické vlny vybudí v rámové anteně, zapojené mezi třetí mřížku elektronky 1R5 a zemí, vysokofrekvenční napětí. Paralelně k rámové anteně je zapojen ladící kondensátor  $C_1$ . Spolu s indukčností rámové anteny  $L_1$  tvoří laděný okruh. Tento laděný okruh je jako u jednoelektronkového přístroje naladěný přímo na přicházející signál. V závislosti na jakosti tohoto obvodu a na velikosti poměru indukčnosti ke kapacitě se nabudí určité vysokofrekvenční napětí. Toto vysokofrekvenční napětí je přiváděno přímo na třetí mřížku elektronky 1R5 (obdobná elektrone 1H33, avšak žhavicí proud je 50 mA oproti 25 mA u elektronky 1H33). První a druhá mřížka směšovací elektronky zastává funkci triody pomocného oscilátoru. Úkolem pomocného oscilátoru je, jak již bylo podotknuto, vyrábět pomocné kmity takového kmitočtu, aby při jejich smíchání s předcházejícím vysokofrekvenčním signálem vznikl požadovaný mezifrekvenční kmitočet. Této podmínky lze dosáhnout jedině tehdy, když rozdíl nebo součet přijímaného kmitočtu a kmitočtu pomocného oscilátoru bude rovný mezifrekvenčnímu kmitočtu.

V praxi se ustálilo pro rozhlasové přijímače použití rozdílového kmitočtu. Kmitočet oscilátoru je volen takový, že je vždy o mezifrekvenci vyšší než kmitočet přijímaného signálu. Má-li náš přijímač zachytit rozhlasové stanice v pásmu středních vln, t. j. od 525 do 1620 kHz a je-li zvolena mezifrekvence 452 kHz, pak je rozsah, ve kterém musí pracovat pomocný oscilátor, od 977 do 2072 kHz. Pomocný kmitočet je dán resonančním kmitočtem laděného okruhu oscilátoru. Tento laděný okruh tvoří cívka  $L_2$  spolu s kondensátorem  $C_2$ . Aby tento obvod mohl vyrábět vysokofrekvenční kmity, je třeba zavést kladnou zpětnou vazbu takové velikosti, aby se oscilátor při protáčení kondensátoru  $C_2$  udržel v kmittech (nevysadil oscilace). Tuto zpětnou vazbu obstarává vazební vinutí na cívce  $L_2$ , které je označeno  $L_3$ . Toto vinutí je zapojeno stejně jak u přímo zesilujícího přijímače se zpětnou vazbou, a to tak, že vysokofrekvenční energie zesílená úsekem první mřížka — druhá mřížka elektronky 1R5 podporuje kmitání vysokofrekvenční energie v laděném okruhu  $L_2C_2$ . Avšak na rozdíl od zpětnovazebního přijímače je zde zpětná vazba nastavena pevně a je poměrně velmi těsná.

Vysokofrekvenční energie, kmitající v okruhu  $L_2C_2$  budí první mřížku elektronky 1R5 natolik, že napětí  $G_1$  se dostává do kladné oblasti. Pak samozřejmě teče přes mřížku proud. Mřížkový proud je nucen téci přes odpor  $R_1$ , na kterém tak vzniká úbytek na spádu se záporným pólem na mřížce. Vysokofrekvenční energie je přiváděna na mřížku přes kondensátor  $C_3$ . Kondensátor připojený k odporu  $R_1$  se nabije na záporné napětí a vytvoří tak na mřížce záporný náboj dostatečné velikosti, aby překlenul dobu mezi jednou kladnou půlvlnou a půlvlnou následující. Následující kladná půlvlna, jakmile překročí hodnotu záporného napětí na mřížce, způsobí nový průtok mřížkového proudu a tím i doplnění náboje na kondensátoru  $C_3$  se záporným pólem na mřížce. Záporné napětí na mřížce má však za následek, že elektronka 1R5 bude mít menší zesílení pro vysokofrekvenční kmity laděného okruhu  $L_2C_2$ , a tím i slab-

ší zpětnou vazbu. V důsledku toho klesne i napětí na laděném okruhu. Tímto způsobem si elektronka automaticky vytvoří takový stav rovnováhy, při kterém zesílená vysokofrekvenční energie, přiváděná zpět na cívku  $L_2$  cívkou  $L_3$ , kryje právě ztráty v obvodu. Oscilátor za tohoto stavu pak kmitá se stále stejnou velikostí vysokofrekvenčního napětí na obvodu. Odpořem  $R_1$  odtéká část záporného náboje, který se vytvořil na kondensátoru  $C_3$ . Protože ale každá následující půlvlna tento náboj doplňuje na původní hodnotu, teče i odpořem  $R_1$  stále proud. Velikost tohoto protékajícího proudu je měřítkem pro provozní stav oscilátoru. Nejlepší způsob, jak zjistit, zdali nám oscilátor kmitá, je zapojit dostatečně citlivý měřič proudu mezi odpor  $R_1$  a zem. U elektronky 1H33 nebo 1R5 teče při hodnotě odporu  $R_1$  — M 1 asi 0,12 až 0,2 mA. Zapojení měřícího přístroje mezi odpor  $R_1$  a zem nejenom že nám umožní zjistit, zda oscilátor vůbec kmitá, ale dovolí také ověřit, zda při protáčení ladicího kondensátoru  $C_2$  po celém pásmu nejsou někde v oscilacích „díry“. Takovéto díry se projeví poklesem mřížkového proudu na nízkou nebo dokonce nulovou hodnotu. Bývají působeny nevhodně provedenými cívkami, obzvláště u přijímače s více rozsahy, kde některá cívka se svými vlastními rozptylovými kapacitami si vytvoří resonanční okruh, který pak odssává vysokofrekvenční energii, čímž amplituda oscilací poklesne. V příkladu zapojení uvedeném na obr. 6 nám tento případ sotva nastane, protože zde máme jedinou cívku, která by mohla tento úkaz vyvolat, a sice  $L_3$ . Stalo by se tak tehdy, kdyby vazba mezi cívkou  $L_2$  a  $L_3$  byla poměrně volná a kdybychom potřebnou velikost zpětné vazby doháněli zvýšeným počtem závitů u cívky  $L_3$ . Pak by bylo možné, že by oscilace u krátkovlnného konce pásma oscilátoru poklesly. Je-li vše v pořádku, bude se přesto při protáčení ladicího kondensátoru velikost mřížkového proudu měnit a sice tak, že u krátkovlnného konce, t. j. při otevřeném ladicím kondensátoru, bude větší, na př. 180  $\mu$ A a při zavřeném ladicím kondensátoru na př. 120  $\mu$ A. To proto, že otáčením ladicího kondensátoru mě-



byl splněn. Jeden hraniční kmitočet je dán maximální kapacitou proměnného kondensátoru  $C_1$  a druhá hraniče minimální kapacitou. Nejnižší kmitočet, který takto laděným okruhem obsáhneme, bude roven

$$f_n = \frac{1}{6,28\sqrt{LC_{max}}}$$

$$\text{a nejvyšší } f_v = \frac{1}{6,28\sqrt{LC_{min}}}$$

Z poměru těchto dvou rovnic vychází

$$\frac{f_v}{f_n} = \sqrt{\frac{C_{max}}{C_{min}}}$$

Z této rovnice vidíme, že poměr mezi nejvyšším a nejnižším kmitočtem, který laděným okruhem obsáhneme, závisí na druhé odmocnině z poměru kapacit. Tak bude-li na př. maximální kapacita kondensátoru 420 pF a minimální kapacita 20 pF a rozptylové kapacity, t. j. kapacita spojů, vlastní kapacita cívky a vstupní kapacita elektronky 30 pF, pak poměr maximální kapacity ku minimální kapacitě bude  $\frac{450}{50} = 9$  a dru-

ho odmocnina z tohoto poměru je 3. To značí jinými slovy, že nejvyšší kmitočet, který obsáhneme takovýmto kondensátorem, bude  $3 \times$  vyšší než nejnižší, který si zvolíme. Dnešní vymezení pásma středních vln je od 525 do 1620 kHz. Z toho vychází poměr kmitočtu 3,08, tedy o něco více než jsme právě vypočítali. Chceme-li pak obsáhnout celý rozsah středních vln, je nezbytně třeba u našeho kondensátoru buď zvýšit konečnou kapacitu, nebo snížit počáteční. Základní hodnota kapacity otočného kondensátoru je však dána výrobkem, takže o potřebný poměr kapacit se musíme postarat snížením rozptylových přídavných kapacit, které se projevují hlavně při otevřeném kondensátoru a které nám obsažený rozsah nejvíce omezují.

Pokud je vstupní cívka vinuta na kostřičce se železovým jádrem, bude i její počáteční kapacita poměrně nízká a požadovaný rozsah se nám podaří překlenout bez nesnází. Avšak v okamžiku,

kdy z cívky  $L_1$  vytvoříme rámovou antenu, vzroste její rozměr (čím větší je plocha rámu, tím větší je účinnost) a závity s poměrně vysokým vysokofrekvenčním potenciálem se dostanou blíže k sobě. Se vzrůstem plochy rámu je pro stejnou indukčnost cívky zapotřebí méně závitů, a čím je méně závitů, tím je napěťový rozdíl mezi sousedními závity vyšší. V důsledku toho vzrůstá i kapacita cívky a snadno se může stát, že její základní hodnota přeroste velikost maximálně přípustné přídavné rozptylové kapacity v našem výpočtu.

Jsou dvě cesty, jak odstraníme tento nežádáný zjev. Buď vytvoříme rám o indukčnosti menší než je požadovaná výsledná indukčnost cívky  $L_1$  a doplníme ji na potřebnou hodnotu seriovým připojením další malé indukčnosti, která pak může sloužit při použití nastavitelného železového jádra k vyvažování vstupního okruhu, nebo navineme rámovou antenu takovým způsobem, že závity mají mezi sebou zvětšené vzdálenosti (na př. voštinově). Takovouto rámovou antenu se zvýšeným odstupem mezi závity získáme při navinutí na plochý lepenkový list s lichým počtem zářezů po obvodu. Zářezy směřují směrem ke středu a jsou rozloženy po obvodu ve stejnoměrných vzdálenostech. Hloubka zářezu se řídí počtem závitů, které vineme. Při navijení ukládáme drát střídavě na jednu stranu a pak na druhou stranu lepenkové kostry. Vždy po přechodu jednoho výřezu přecházíme na druhou stranu kostry. Tímto způsobem vznikne plochá cívka s podstatně sníženou vlastní kapacitou.

Zbývá ještě vyřešit otázku, jak velká bude indukčnost cívky  $L_1$ . Hodnotu indukčnosti snadno vypočítáme ze vzorečku

$$L (\mu H) = \frac{25\,330}{C (\text{pF}) \cdot \text{kmitočet}^2 (\text{MHz})}$$

Pro dříve uvažovaný případ maximální kapacity 450 pF a minimálního kmitočtu 525 kHz vychází pro indukčnost

$$\frac{25\,330}{450 \cdot 0,525^2}, \text{ to jest } 204 \mu H.$$

Tato hodnota je námi hledanou indukčností cívky  $L_1$ . O tom jak takovouto cívku vypočítáte, dočtete se v celé řadě

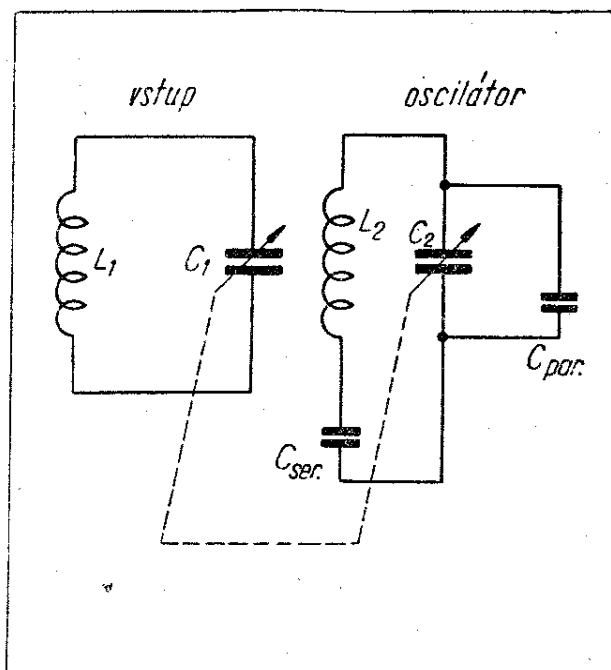
příruček, kde pomocí různých grafických metod snadno zjistíte potřebný počet závitů.

Pro splnění podmínky, aby při každém přijímaném kmitočtu vznikl kmitočet mezifrekvence, je třeba, aby kmitočet oscilátoru byl jo hodnotu mezifrekvence vyšší než přijímaný kmitočet. Při příjmu středních vln, kdy přijímáme oblast kmitočtů 525 až 1 620 kHz, má oscilátor při 452 kHz mezifrekvenčního kmitočtu během proladování kmitat v rozmezí 977 až 2 072 kHz. U vstupního okruhu to znamená poměr přijímaných kmitočtů 3,08 a poměr počáteční kapacity ladicího kondensátoru ku konečné 1 : 9,5. U oscilátoru je naproti tomu poměr kmitočtů pouze 1 : 2,12 a poměr počáteční kapacity ke konečné 1 : 4,5. Vidíme z toho, že pro oscilátor je zapotřebí při protáčení ladicího kondensátoru menší kapacitní změny než u vstupního obvodu. Avšak běžné ladicí kondensátory mají vesměs obě půlky shodné, t. j. se stejnou změnou kapacity v závislosti na úhlu otočení hřídele. Navíc jsou obě poloviny dvojitého ladicího kondensátoru vyrovnány na shodný průběh kapacity. Pro ladění oscilátoru však potřebujeme menší kapacitní změny. Jak dosáhneme této zmenšené změny kapacity? Využívá se zde známé skutečnosti, že kapacita dvou do serie zapojených kondensátorů je menší než kapacita kteréhokoliv jednotlivého kondensátoru.

Vyvstává však nový problém, jak veliký má být tento seriový kondensátor, aby kmitočet oscilátoru byl vždy o mezifrekvenci vyšší než přijímaný kmitočet. Tuto podmínku lze přesně splnit pouze ve třech bodech celého přijímaného rozsahu. Na všech ostatních kmitočtech je vždy větší nebo menší odchylka od tohoto ideálního stavu. Protože přesný souběh mezi vstupem a oscilátorem existuje pouze ve třech bodech přijímaného pásma, mluvíme zde o t. zv. tříbodovém souběhu.

Kmitočty, na kterých tento souběh má být dokonalý, t. j. ony tři body přesného souběhu zjistíme takto:

1. Odečteme nižší hraniční kmitočet pásma (na př. 525 kHz) od vyššího kmitočtu pásma (na př. 1 620 kHz) a vý-

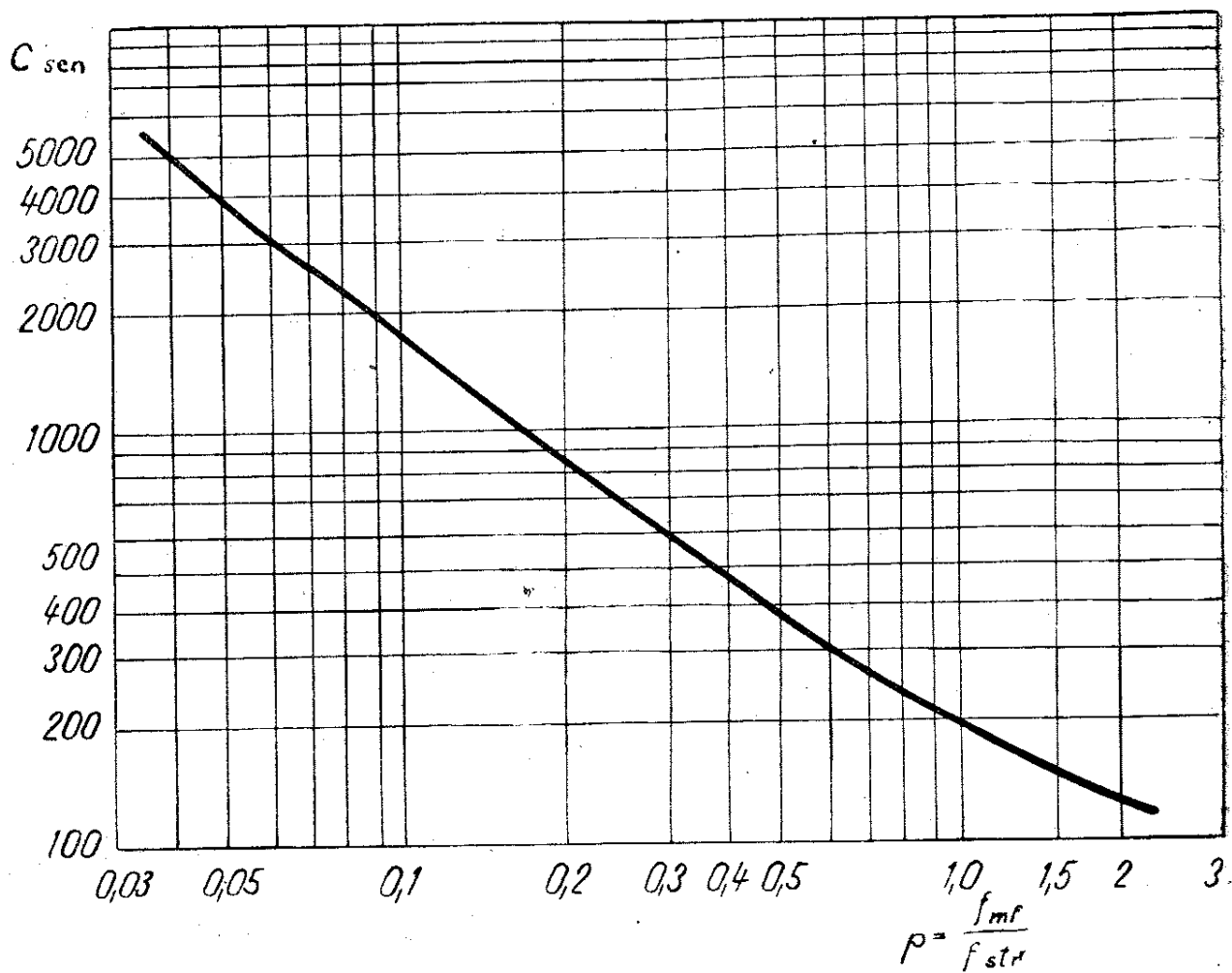


Obr. 7. Zajištění souběhu vstupního a oscilátorového obvodu.

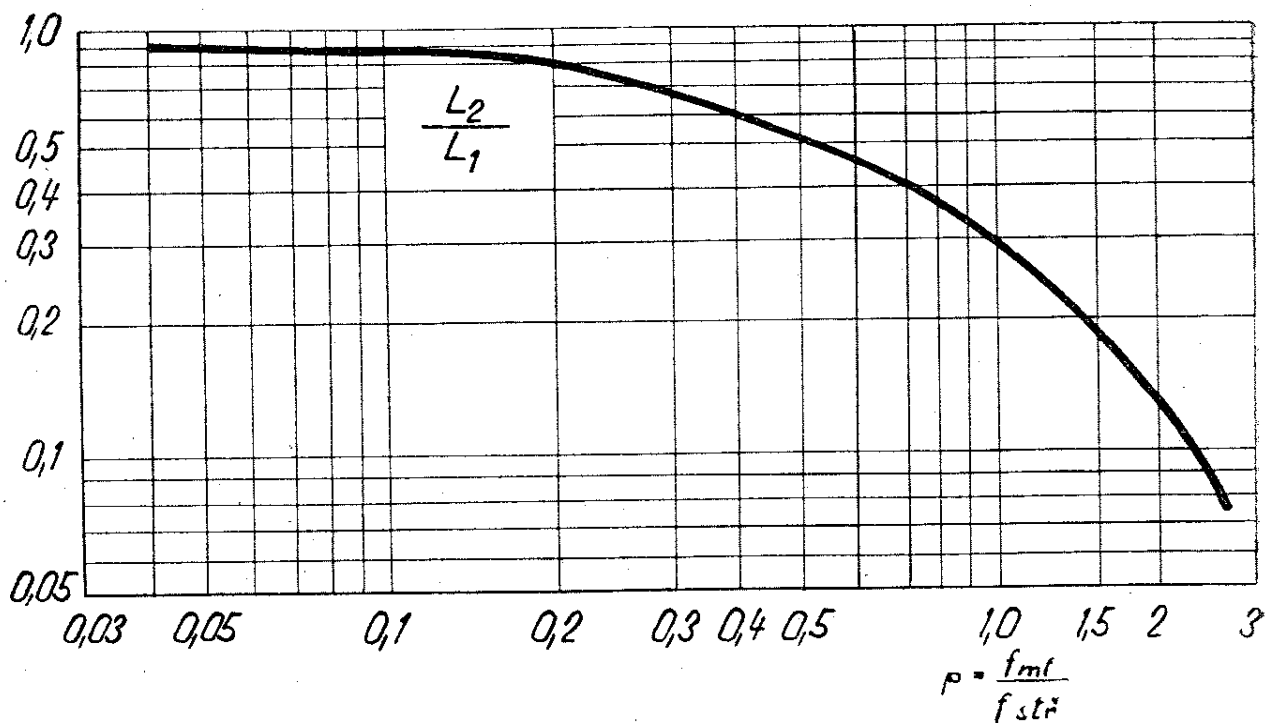
sledek dělíme dvěma. Obdržíme hodnotu, která připočtena k nižšímu hraničnímu kmitočtu dá kmitočet souběhu uprostřed stupnice. Pro náš příklad to bude  $1620 - 525 = 1095$  kHz,  $\frac{1095}{2} = 547,5$  kHz a konečně  $525 + 547,5 = 1072,5$  kHz, t. j. hledaný střední bod souběhu.

2. Spodní kmitočet souběhu obdržíme odečtením hodnoty  $\frac{\sqrt{3}}{4}$ , t. j. 0,433 krát rozdíl mezi hraničními kmitočty, od kmitočtu středního. V našem příkladě vychází  $1620 - 525 = 1095$  kHz,  $1095 \times 0,433 = 484$  kHz. Tuto hodnotu odečteme od středního kmitočtu a obdržíme 588,5 kHz; zde leží hledaný bod souběhu u nižších kmitočtů. Kmitočet souběhu u vyšších kmitočtů obdržíme přičtením hodnoty 484 kHz ke střednímu kmitočtu. Tedy  $1072,5 + 484 = 1556,5$  kHz. Nyní je však třeba zjistit také vhodným způsobem hodnotu indukčnosti cívky  $L_2$  oscilátoru a hodnotu seriového kondensátoru  $C_5$ , t. zv. paddingu.

Přesný výpočet těchto veličin je po-



Obr. 8. Graf pro výpočet paddingového kondensátoru.



Obr. 9. Graf pro výpočet indukčnosti cívky oscilátoru.

měrně složitý, avšak jednoduchou grafickou metodou lze poměrně snadno získat potřebné hodnoty s přesností asi 10%. Protože v našem případě je třeba přijímač vždy sladovat a vyvažovat, postačí nám tyto přibližné hodnoty k tomu, abychom si mohli zhotovit vhodnou cívku a volili správnou velikost kapacity padingového kondensátoru. Přibližný výpočet provedeme podle grafů na obr. 8 a 9. Nejprve si zjistíme poměr mezi kmitočtem mezifrekvence a středním kmitočtem. V našem případě obnáší  $\frac{452}{1072,5} = 0,417$ . Z grafu na obr. 8 zjistíme pak hodnotu padingu 480pF. Indukčnost cívky  $L_2$  zjistíme z grafu na obr. 10, kde pro poměr  $n = 0,417$  vyjde poměr indukčnosti  $L_2 : L_1 = 0,59$ . Indukčnost cívky  $L_1$ , kterou jsme předtím vypočítali (viz str. 13), násobíme zjištěným činitelem a obdržíme  $204 \times 0,59 = 120 \mu\text{H}$ . Tím je náš přibližný výpočet skončen. Ovšem, jak bylo již uvedeno, je to výpočet jen velmi přibližný, možno říci orientační a přesné hodnoty získáme až při konečném sladování.

Vraťme se ke schématu na obr. 6. Mřížka  $G_2$  a  $G_4$  směšovací elektronky 1R5 i 1H33 má dovolené maximální napětí 67 V. Aby nebyla porušena rovnováha v rozdělení proudu mezi elektrody v elektronce, je třeba, aby tyto dvě mřížky měly vždy o něco nižší napětí než anoda. Dále je třeba zabránit pronikání oscilátorového kmitočtu do ostatních částí přijímače. Proto je do přívodu těchto mřížek zapojen odpor  $R_2$ . Aby vysokofrekvenční napětí na mřížce mělo volnou cestu na zemní potenciál, je tento odpor blokován kapacitou  $C_4$  proti zemi.

Mezifrekvenční kmitočť na anodě je přiváděn na mezifrekvenční obvod. Tento bývá většinou vytvořen t. zv. pásmovým filtrem, o kterém již byla zmínka. Výhoda pásmového filtru je, že jeho kmitočťový průběh má na rozdíl od jednoduchého laděného obvodu plošší vrchol a strmější boky. Tento tvar křivky podstatně přispívá k zlepšení selektivity celého přijímače, aniž by tím trpěla přenosová charakteristika. Tvar křivky u pásmového filtru je závislý na velikosti

vazby mezi oběma cívkami. Se stoupající vazbou stoupá zpočátku i napětí, které se dostává na mřížku následujícího zesilovacího stupně. Jakmile je dosaženo t. zv. kritické vazby, přestane narůstat vrchol rezonanční křivky pásmového filtru a počne se rozšiřovat. Při dostatečně silné vazbě vznikne dvouhrbá křivka, která má na rezonančním kmitočtu menší výstupní napětí než na krajích, kde se nacházejí oba hrby. Velikost vazby mezi oběma cívkami pásmového filtru pro kritickou hodnotu je závislá na jakosti použitých obvodů. Čím budou obvody jakostnější, tím slabší vazby bude třeba, abychom dosáhli kritické vazby. Při tom bude širě přenášeného pásma užší a boky křivky strmější. Naopak při nízké jakosti použitých obvodů bude třeba většího stupně pro kritickou vazbu, vrchol bude širší a boky méně strmé než v předešlém případě. V důsledku toho bude i selektivita přijímače horší.

V jednoduchých bateriových přijímačích lze často oželet příliš vysokou selektivitu a pak bývá místo mezifrekvenčního pásmového filtru zapojován jednoduchý mezifrekvenční obvod, tak jak je tomu ve schématu na obr. 7. Použitím jednoduchého mezifrekvenčního obvodu sice poklesne selektivita přijímače, ale na druhé straně stoupne jeho citlivost, protože při použití jednoduchého mezifrekvenčního obvodu je napětí, které se dostává na mřížku následující elektronky, dvojnásobné oproti napětí, které bylo přeneseno na řídicí mřížku mezifrekvenční elektronky pásmovým filtrem. Střídavé napětí z obvodu MF 1 je přiváděno na mřížku mezifrekvenční elektronky přes kondensátor  $C_6$ . Stejněsměrně je pak mřížka mezifrekvenční elektronky 1T4 (nebo 1F33) řízena přes svodový odpor  $R_3$ . Mezifrekvenční zesilovací elektronka má ve svém anodovém kruhu taktéž jednoduchý laděný obvod MF 2. Studený konec tohoto obvodu je spojen přímo s kladným anodovým napájecím napětím. Také stínící mřížka je připojena přímo. Takovouto úpravu lze si dovolit jen v případě, že napájecí anodové napětí nepřestoupí hodnotu 70 V. Při vyšším napájecím napětí by bylo třeba do přívodu ke stínící mřížce zapo-

jit srážecí odpor vhodné velikosti, který by byl u mřížkového přívodu blokován na zem kapacitou o hodnotě asi 10 k.

Zesílené vysokofrekvenční napětí z anody mezifrekvenční elektronky 1T4 přivádíme opět přes kondensátor  $C_7$  na anodu detekční diody, v elektronce 1S5. Tato dioda usměrňuje vysokofrekvenční napětí a na odporu  $R_4$  a  $R_5$  vzniká tak určité stejnosměrné napětí se záporným pólem na anodě, jehož velikost závisí na amplitudě zachyceného a zesíleného signálu. Současně se na tomto odporu vytváří i střídavé napětí, odpovídající svým průběhem původnímu modulačnímu napětí. Aby vysokofrekvenční napětí, které na tomto odporu také vzniká, nemohlo pronikat dále do přijimače, je svodový odpor rozdělen na dvě poloviny a sice na odpory  $R_4$  a  $R_5$ , při čemž jsou tyto odpory v místě, kde jsou spojené, blokovány kondensátorem  $C_8$  na zem. Střídavé napětí odpovídající velikosti je s odporu  $R_5$  snímáno pohyblivým běžcem a vedeno přes kondensátor  $C_9$  na mřížku další elektronky, to je na řídicí mřížku pentodové části systému elektronky 1S5.

Tím, že přicházející vysokofrekvenční signál je detekční diodou usměrňován, vzniká na odporu  $R_5$  stejnosměrné napětí se záporným pólem u anody diody. Toto stejnosměrné napětí je závislé na velikosti přicházejícího mezifrekvenčního a tím i původního vysokofrekvenčního signálu z anteny. Toto stejnosměrné napětí vedeme přes mřížkový svod  $R_5$  zpět na mřížku elektronky 1T4, kterou více či méně uzavírá. Elektronka při větším předpětí zesiluje méně než při předpětí nízkém nebo nulovém. Získáváme tak regulaci zesílení, závislou na síle přicházejícího signálu, t. zv. automatické vyrovnávání citlivosti. Na rozdíl od rozhlasových přijimačů síťových se neužívá u bateriových přijimačů t. zv. zpožděného regulování zisku. Vyžádalo by si zabudování dalšího diodového systému do elektronky a navíc by získání zpožďovacího napětí činilo jisté potíže. V přijimači na obr. 6 není vstupní elektronka t. j. směšovač 1R5 řízena záporným předpětím pro automatickou regulaci zisku. U jednoduchého bateriového

přijimače, o který se zde jedná, není toto tíživým nedostatkem a naopak přispívá k zvýšení citlivosti celého přístroje. Je zde ovšem nebezpečí přehlcení směšovací elektronky příliš silným signálem z místní rozhlasové stanice, čemuž se však dá snadno odpomoci pootočením celého přenosného přijimače poněkud mimo směr maximálního příjmu.

Demodulované nízkofrekvenční napětí, snímané běžcem s potenciometru  $R_5$ , se přivádí na řídicí mřížku elektronky 1S5 (1AF33). Jak bylo již řečeno na začátku, je tato elektronka konstruována pro odporovou vazbu na následující elektronku koncovou. Aby bylo dosaženo velikého zesílení v tomto stupni, řadí se do anody velký zatěžovací odpor. Současně s tímto zákrokem snižuje se napětí na stínící mřížce připojením kladného potenciálu přes odpor  $R_7$  značné hodnoty na stínící mřížku. Mřížku pak neopomene řádně zablokovat kondensátorem  $C_{10}$  proti zemi. Protože při zesilování nf napětí jsou amplitudy přicházejícího signálu dostatečně malé, aby bylo možné jimi budít elektronku bez nebezpečí skreslení, nemá elektronka 1S5 speciální předpětí a získává si je průtokem mřížkového proudu přes mřížkový svodový odpor vysoké hodnoty.

Napětí přivedené na mřížku 1S4 je již zesílené elektronkou 1S5. Toto střídavé nízkofrekvenční napětí má však stále ještě určitou vysokofrekvenční složku. Tuto vysokofrekvenční složku potlačujeme zapojením kondensátoru  $C_{11}$  o hodnotě několika málo set pF (většinou 100 pF) k zemi. Přes další kondensátor  $C_{12}$  je zesílené nízkofrekvenční napětí přivedeno na mřížku koncové elektronky. Tato elektronka má ve svém anodovém okruhu zapojený jako spotřebič výstupní transformátor reproduktoru. Stínící mřížka této elektronky bývá skoro vždy zapojena bez předřadného odporu přímo na kladný přívod napětí. V anodě koncové elektronky se nalézá dále kondensátor  $C_{13}$ , jehož úkolem je potlačení vyšších kmitočtů tónového spektra. Obvykle bývají skříňky bateriových přijimačů malých rozměrů a membrány použitých reproduktorů o malém průměru. Takovéto reproduktory mají v přednesu silně zdůrazněné vyšší tóny.

Aby reprodukce nezněla nepříjemně, opraví se hodnotou kondensátoru  $C_{13}$  přenosová nízkofrekvenční charakteristika na potřebný průběh.

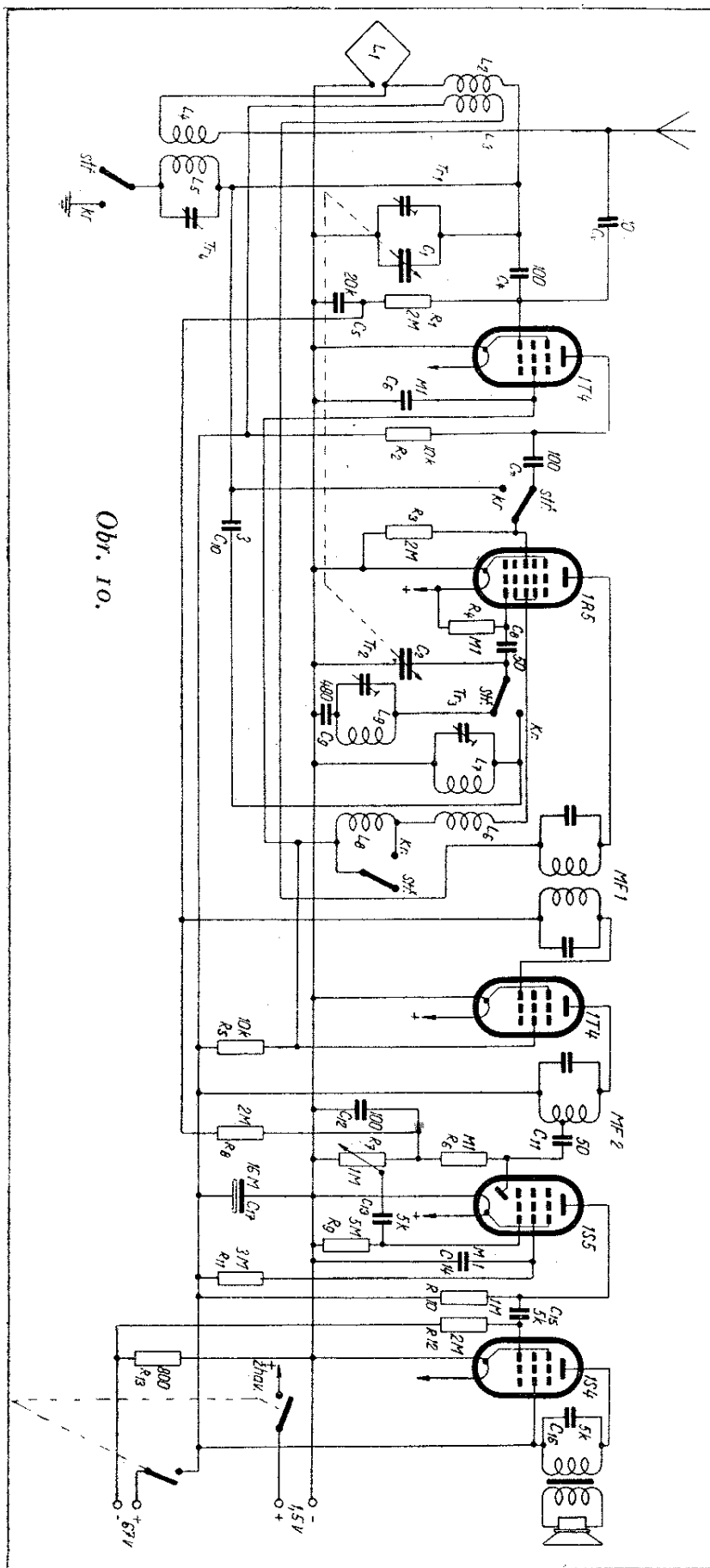
Koncová elektronka 1S4 (1L33) vyžaduje pro správný provoz předepsané záporné mřížkové předpětí. Toto předpětí bývá při 70 voltové anodové baterii okolo — 6 až — 7 V. Získává se na odporu  $R_{10}$  průtokem celého anodového proudu. Anodový proud tekoucí přes všechny elektronky (včetně koncové), protéká z baterie na zem a tím i na katody elektronek jediné přes odpor  $R_{10}$ , takže tím se stane při vhodné hodnotě odporu  $R_{10}$  záporný pól anodové baterie vůči zemi zápornější o hodnotu předpětí. Toto záporné napětí je pak odporem  $R_9$  přiváděno na mřížku koncové elektronky.

Při použití elektronek typu 1R5, 1T4, 1S5 a 1S4 je celková spotřeba žhavicího proudu 250 mA při 1,4 V a celkový anodový proud ze 67,5 voltové baterie se pohybuje okolo 12 až 14 mA. Při použití elektronek 1H33, 1F33, 1AF33 a 1L33 sníží se odběr žhavicího proudu na polovinu, t. j. 125 mA. Tato hodnota, i když je minimální, představuje stále ještě značné zatížení pro monočlánky, které jsou u nás na trhu, takže při provozu žhavení takového přijímače z jednoho monočlánku je na přijímač možný poslech po dobu asi 1½ hodiny. Po této době klesne napětí baterie natolik, že pokles jak v hlasitosti, tak i v citlivosti přístroje je příliš patrný. Pak nezbyvá než přístroj buď vypnout a ponechat žhavicí článek delší čas zotavit, anebo vložit nový žhavicí článek. O něco lepší je situace s miniaturními anodovými bateriemi, které mají při uvedeném zapojení životnost asi 20—25 hodin. Kdo by chtěl takovýto přijímač používat častěji a po delší dobu, byl by nucen opatřit přístroj větším počtem monočlánků paralelně zapojených, nebo nahradit bateriové napájení síťovým doplňkem. O tom však bude zmínka později.

Bateriový přijímač má při pečlivém vyvážení poměrně značnou citlivost, kterou však nelze přirovnávat k citlivosti rozhlasového přijímače síťového.

Síťový přijímač má navíc výhodu, že je připojen vždy, ať již galvanicky — přímo, anebo přes kapacitu mezi vinutími síťového transformátoru vysokofrekvenčně na protiváhu, kterou tvoří síťový rozvod. Bateriový přijímač takovou výhodu nemá. Je odkázán zcela na signál zachycený rámovou antenou. Jelikož jak umístěním tak i plochou má rámová antena poměrně malou možnost zachytit a zpracovat přicházející vysokofrekvenční signály, činí bateriový přijímač vždy dojem málo citlivého. Pro příjem na rámovou antenu lze počítat za dne s okruhem asi 50 km od silného vysíláče pro stálý příjem. Kdo mimo to požaduje i příjem vzdálenějších stanic v dostatečné hlasitosti, bude nucen postarat se o dodatečnou antenu, třeba ve formě několika-metrového drátu, který přehodí přes nějaký blízký vysoký předmět, přes větev stromu atd. S těmito omezeními je nutno vždy počítat, aby nakonec konstruktér bateriového přístroje nebyl zklamán. Měřítkem pro posouzení výkonu je v podvědomí vždy síťový přijímač, který pracuje za mnohem výhodnějších podmínek s daleko výkonnějšími elektronkami. Od přístroje, jehož žhavicí příkon je 0,18 W a jehož anodový příkon je asi 1 W, nelze očekávat zázraky. To ovšem na druhé straně neznamená, že pečlivě provedený a svědomitě sladěný bateriový přijímač není schopen podat mimořádný výkon. Naopak, pokud se počítá se sníženým akustickým výkonem, uspokojí takový přijímač posluchače svou citlivostí, která dovolí s dodatečnou antenou obzvláště večer na středních vlnách zachytit velmi značný počet vzdálených stanic.

Kdo by si však přál ještě dále zvýšit citlivost svého přístroje, zvýší počet použitých elektronek na 5. Přidáním dalšího zesilovacího stupně osazeného v pentodou typu 1F33, obdržíme pěti-elektronkový bateriový superhet, který svou citlivostí je srovnatelný s citlivostí síťového superhetu. Máme zde možnost dvojího provedení. Buď přidáme další stupeň jako v zesilovač před směšovací elektronku, anebo zvýšíme počet mezifrekvenčních stupňů na dva. Na obr. 10 je zapojení pěti-elektronkového superhetu s vř preselektorem. Obvykle se



v takovém přijimači používá k ladění trojnásobného kondensátoru. Jedna část ladí vstupní cívku, druhá cívky v anodě v zesilovače a v mřížce směšovače a třetí ovládá kmitočet oscilátoru.

Je nesporné, že tímto způsobem získá přijímač hodně na dokonalosti. avšak trojnásobný ladící kondensátor je mnohem rozměrnější než obvyklý duál a také další sada cívek v mřížce směšovače znamená jisté zkomplikování. Proto byla u zapojení na obr. 10 volena cesta jiná. Pro ladění přijímače byl použit obvyklý dvojnásobný ladící kondensátor. Pak ovšem odpadá možnost zapojit též cívky mezi anodou předzesilovače a mřížkou směšovače. V takovémto případě je jediným řešením neladěná, t. zv. aperiodická vazba mezi oběma stupni.

Všimněme si blíže celého zapojení. Přijímač je uzpůsoben jak pro příjem středních tak i krátkých vln. Antenní přívod se používá pro zvýšení dosahu na středních vlnách anebo při příjmu na krátkých vlnách, kde není možný uspokojivý příjem na samostatnou rámovou antenu. Pro obvyklý poslech na středních vlnách je přijímač vybaven obvyklou vestavěnou rámovou antenou. Indukčnost rámu spolu s cívkou  $L_2$  tvoří indukčnost vstupního laděného okruhu, laděného otočným kondensátorem  $C_1$ . Na okruhu vznikne (obdobně jak již bylo popsáno) při správném vy-

mální napětí signálu, které přivádíme přes kondensátor  $C_4$  na mřížku v zesilovače. Pro stejnosměrné napětí je mřížka opatřena svodem  $R_1$ , který je na svém spodním konci blokován kapacitou  $C_5$  proti zápornému pólu žhavení. Vysokofrekvenční napětí zesílené elektronkou 1F33 vzniká na anodové zátěži, odporu  $R_2$ . Velikost tohoto odporu 10 k $\Omega$  není možno příliš měnit, hlavně zvyšovat, poněvadž bychom tím jen zbytečně snižovali anodové napětí vysokofrekvenční elektronky o úbytek na spádu na tomto odporu. Dalšího zvýšení zesílení není možno dosáhnout proto, že výstupní kapacity elektronky 1F33 a vstupní kapacita elektronky 1H33 obnáší sama o sobě již 14 pF. Připočteme-li nevyhnutelné další rozptylové kapacity v přepínači a spojích, obdržíme hodnotu 18—20 pF, která je paralelně zapojena k odporu  $R_2$ . Tato kapacita má při kmitočtu 1,5 MHz kapacitní reaktanci o hodnotě asi 6 k $\Omega$ . U dlouhovlnného konce pásma je kapacitní reaktance zhruba 3 $\times$  vyšší, takže i výsledná anodová zátěž vzroste. Kapacitní zátěž v elektronky proměnná s kmitočtem má připojený paralelně ohmický odpor  $R_2$ . Zmenšíme-li odpor  $R_2$ , vyrovná se rozdíl zesílení v pásmu, avšak celkové zesílení klesne. Zvyšování na druhé straně nepřináší, jak již bylo podotknuto, užitek, protože snižuje jen napětí na anodě uvedené elektronky.

V důsledku toho je celkové zesílení, které takovýto stupeň vykazuje, asi 3 až 5 $\times$ . To ovšem samo o sobě není na tolik veliké zvýšení hodnoty zesílení, které by odůvodňovalo použití zvýšeného počtu elektronek. Proto také je navíc v tomto přijímači zavedena kombinovaná zpětná vazba přes cívku  $L_3$ . Tato cívka zapojená mezi kladný přívod a studený konec mezifrekvenčního pásmového filtru MF1 přivádí při správném zapojení zpět na první mřížku zesílený přijímaný signál současně se signálem mezifrekvenčním. Jako každá kladná zpětná vazba i tato odtlumuje vstupní okruh, ve kterém jsou zapojeny cívky  $L_1$  a  $L_2$  a navíc také MF transformátor. Na rozdíl od zpětnovazebních přijímačů, kde velikost zpětné vazby řídíme zvláštním regulátorem, je tato vazba jednou provždy

pevně nastavena. Aby nevznikaly při příjmu různé nežádoucí zjevy, je třeba udržovat zpětnou vazbu nepřilíš těsnou. Její správnou velikost nastavujeme vždy při čerstvé žhavicí i anodové baterii. Při tomto stavu zvýšeného provozního napětí nesmí být při protáčení ladícího kondensátoru nikde po pásmu patrný jakýkoliv náznak labilitu příjmu. Taková labilita se projevuje zvýšeným šuměním přijímače v určité oblasti laděného pásma, případně bubláním, náznaky hvizdu, motorování a jak jinak ještě všechny ty úkazy nazýváme. V takovém případě vždy zmenšíme vazbu mezi cívkou  $L_3$  a cívkou  $L_2$  a to buď odmotáním závitů nebo zvětšením jejich vzájemné vzdálenosti.

Zesílenou vysokofrekvenční energii převádíme přes kondensátor  $C_7$  a přepínač na třetí mřížku směšovací elektronky. Zde již je zapojení obvyklé. První mřížka spolu s druhou tvoří elektrody oscilační elektronky a kondensátor  $C_2$  ovládá kmitočet vyráběných pomocných kmitů. Sada cívek, která je připojována k tomuto kondensátoru, tvoří cívky  $L_6$ ,  $L_7$  a  $L_8$ ,  $L_9$ . Cívky mřížkového okruhu jsou přepínány paralelně. Při středních vlnách je přes přepínač zapojena středovlnná cívka  $L_9$ , která je zemněna přes seriovou kapacitu  $C_9$ . Nastavování souběhu na středních vlnách provádíme pak cívkou  $L_9$ , jejíž indukčnost měníme železovým jádrem. Na dalších kmitočtech souběhu upravujeme vyvážením nastavováním trimru  $Tr_3$  a velikostí seriové kapacity  $C_9$ . Zpětnovazební vinutí  $L_8$  upravíme tak, aby oscilace měřené na mřížkovém svodu  $R_4$  byly po celém pásmu pokud možno rovnoměrné, udržovaly se a nasazovaly ještě i při sníženém anodovém napětí. To, že na středních vlnách je do serie se zpětnovazební cívkou zapojena ještě cívka  $L_6$ , nevadí. Indukčnost této cívky je taková, že se na středních vlnách neprojeví. Při přepnutí na krátkovlnný rozsah přepínáme cívku  $L_8$  do zkratu a ladící kondensátor  $C_2$  připojujeme k cívce  $L_7$ . U krátkovlnného rozsahu, kde vlivem malého poměru mezi mezifrekvenčním kmitočtem a středním přijímaným kmitočtem by vycházela hodnota seriového kondensátoru velmi vy-

soká, lze cívku uzemnit přímo. Sladování a souběh se v tomto případě provádí pouze ve dvou krajních bodech.

Při přepnutí na krátké vlny připojujeme paralelně ke vstupní cívce  $L_1$ — $L_2$  ještě cívku  $L_5$ . Tím snížíme hodnotu indukčnosti laděného okruhu na hodnotu potřebnou pro překrytí krátkovlnného pásma. Velikost indukčnosti  $L_5$  zjistíme ze vztahu

$$L_5 = \frac{L_x \cdot (L_1 + L_2)}{(L_1 + L_2) - L_x}$$

kde hodnota  $L_x$  je hodnota indukčnosti, které při dané ladící kapacitě včetně rozptylových kapacit by bylo třeba k obsažení žádaného KV pásma.

Přívod vysokofrekvenční energie provádíme kombinovaným způsobem. Jednak přes antenní cívku  $L_4$  a dále přes malou vazební kapacitu  $C_v$  přímo na živý konec laděného okruhu. Protože na krátkých vlnách je vlivem poměrně vysoké, paralelně zapojené kapacity v anodě vř elektronky a vlivem vysokého kmitočtu anodová zátěž příliš nízká, elektronka nezesiluje. Proto zachycenou vř energii na KV pásmu přivádíme přepnutím přepínače přímo na mřížku směšovací elektronky. Aby nenastávalo na krátkých vlnách strhávání kmitočtu oscilátoru silnou přijímanou stanicí, vzájemným působením třetí mřížky na první, je mezi ně zapojen malý kondensátor  $C_{10}$ , který tuto vadu do značné míry odstraňuje.

Přeměněná vysokofrekvenční energie je dále převáděna mezifrekvenčním pásmovým filtrem MF 1 na řídicí mřížku následující zesilovací elektronky. V anodě mezifrekvenční elektronky je zapojen již jen t. zv. půlfiltr, t. j. vlastně jednoduchý laděný obvod. Z tohoto obvodu je mezifrekvenční signál veden přímo, pomocí kapacity  $C_{11}$  na detekční diodu. Kombinace pásmového filtru s jednoduchým laděným obvodem je obzvláště výhodná, neboť dovoluje jednoduchým způsobem dosáhnout téměř ideální mezifrekvenční křivky. Předpokladem je, aby jakosti obou cívek pásmového filtru MF 1 byly stejné a poměrně vysoké a jakost cívky laděného okruhu MF 2 v provozním stavu měla právě poloviční hodnotu. Při dostatečně silné vazbě mezi

oběma obvody MF 1 vznikne dvouhrbá mezifrekvenční křivka se sedlem uprostřed. Je-li jakost cívky obvodu MF 2 právě poloviční hodnoty střední jakosti cívek pásmového filtru, pak při správném naladění vyplní vrchol křivky jednoduchého obvodu sedlo pásmového filtru a výsledná křivka bude na vrcholu rovná nebo jen nepatrně zvlněná.

Při demodulaci vzniká jednak stejnosměrné napětí úměrné velikosti přicházejícího mezifrekvenčního signálu a dále vlastní nízkofrekvenční modulace. Obě tato pro nás důležitá napětí vznikají hlavně na odporu  $R_7$ . Aby nám na tento odpor nepronikala vysokofrekvenční složka z mezifrekvence, je odfiltrována kapacitou  $C_{12}$ . Přes odpor  $R_8$  přivádíme záporné napětí na mřížky mezifrekvenční a vysokofrekvenční elektronky. Řídicí mřížku směšovací elektronky neovládáme, neboť regulace dvou elektronek plně postačí a navíc se vyvarujeme, obzvláště na krátkých vlnách, zbytečnému poklesu zesílení a tím i citlivosti.

Za zmínku ještě stojí, že všechny stínící mřížky prvních tří elektronek jsou napájeny přes společný odpor  $R_5$  a jsou blokovány jediným kondensátorem  $C_6$ . To proto, že velká blokovácí kapacita při vhodně voleném uzemňovacím bodu zabrání vzniku vysokofrekvenční střídavé složky na těchto mřížkách, takže se vzájemně neovlivňují. Provozní ss napětí na stínících mřížkách u všech tří elektronek je stejné a obnáší maximálně 67,5 V. Je tedy beze všeho možné zapojit stínící mřížky paralelně.

Zbývající nízkofrekvenční část přijímače je zapojena zcela běžným způsobem, takže je zbytečné se o ní šířit ještě jednou.

Nás bude dále zajímat otázka provozní hospodárnosti. Tam, kde daleko široko není žádná elektrická síť, je jasné, že přijímač budeme napájet jen z baterií. Ovšem, dostaneme-li se do blízkosti obývaných míst, pak téměř všude narázíme na síťovou zástrčku. Je pak celkem škoda vyčerpávat drahé baterie a je mnohem účelnější upravit přijímač tak, aby jej bylo možné připojit též na síť.

Je zde však jedna potíž. Zhavicí vlákna

bateriových elektronek jsou velmi tenká a mají tak malou tepelnou setrvačnost. Kdybychom je žhavili střídavým napětím, pak ani sebelépe vyfiltrovaný anodový proud nám nic nepomohl. Z přijímače by se ozývalo jenom silné vrčení. Je tedy jasné, že je třeba proud z žhavicího zdroje mít usměrněný a vyfiltrovaný. V zásadě jsou zde možné dvě cesty. Za prvé, nahradit žhavicí baterii obvyklým usměrňovačem doplněným filtračním řetězem. Protože však je při paralelním zapojení žhavicích vláken čtyřelektronkového superhetu osazeného elektronkami 1H33, 1F33, 1AF33 a 1L33 žhavicí proud 125 mA a potřebné napětí pouze 1,4 V, je třeba k vyfiltrování tak velkého proudu při tak nízkém napětí filtračních kondensátorů o kapacitě aspoň 1000  $\mu\text{F}$ . Filtraci provádět odporem je nevhodné pro velký úbytek napětí a pak nezbyvá než použít malou tlumivku. Za tlumivkou je pak třeba zapojit další veliký kondensátor opět o kapacitě aspoň 1000  $\mu\text{F}$ . Takovéto kondensátory jsou velmi rozměrné a obtížně se dnes opatřují. Je zde ještě jedna bolest. Žhavicí napětí silně kolísá s odběrem nebo se změnou síťového napětí, takže často bývá účelné připojovat ještě nějaký stabilizační prvek. Tím se celá konstrukce dále komplikuje a hlavně zdražuje. Někdy se jako stabilizačního členu užívá monočlánek paralelně zapojeného k filtračnímu kondensátoru. Monočlánek nejen že vyrovnává rozdíly v napětí, ale pomáhá i filtrovat, neboť představuje kapacitu řádově tisíc  $\mu\text{F}$ .

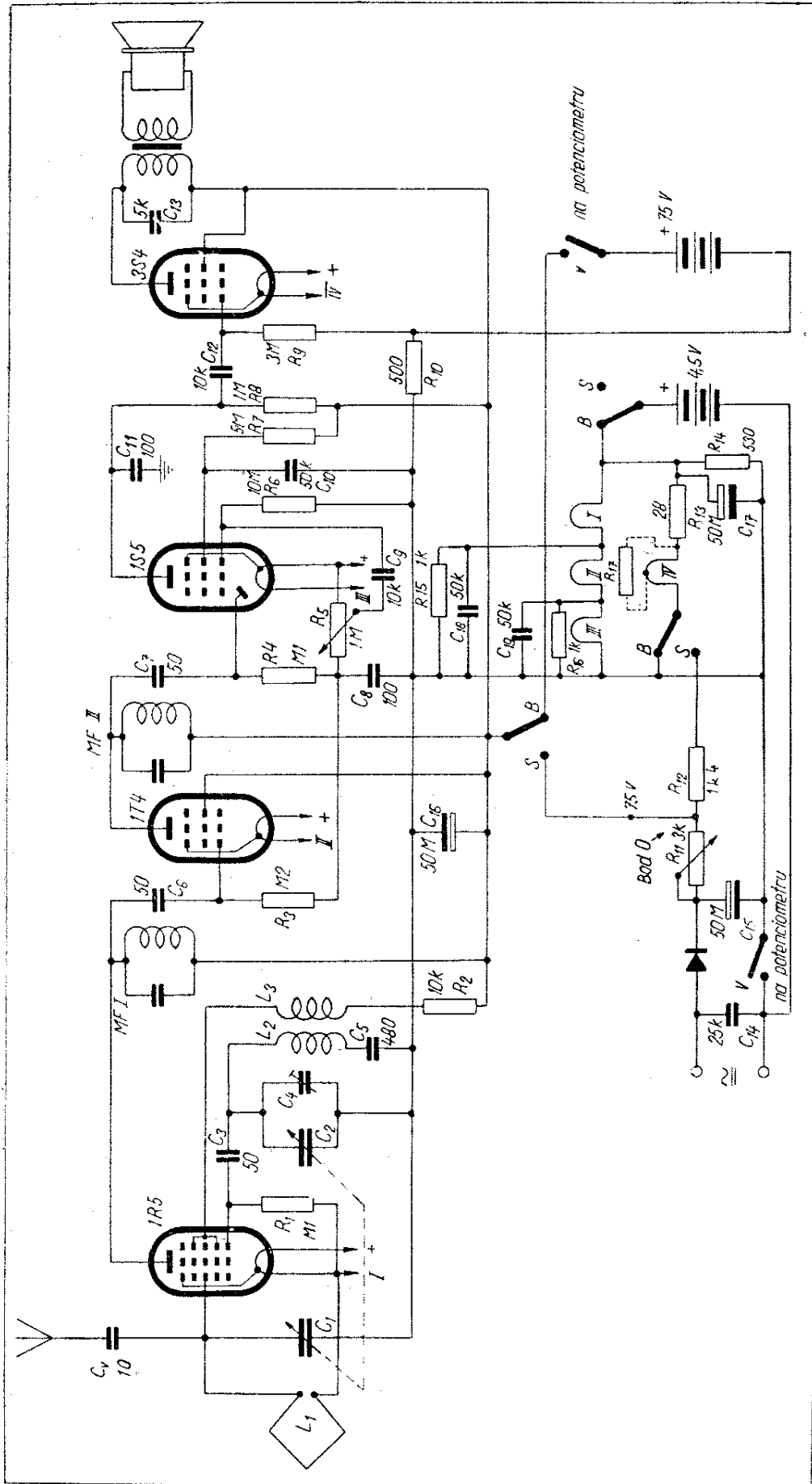
Anodové napětí lze vyfiltrovat obvyklým způsobem, protože odběr celého přijímače se pohybuje okolo 15 mA při napětí maximálně 90 V. Potřebné střídavé napětí je možno odebírat z malého autotransformátoru. Výhoda popsaného způsobu napájení ze sítě spočívá v tom, že na přijímači se při přechodu z bateriového napájení na napájení ze sítě nic nezmění.

Druhý způsob spočívá v tom, že se vlákna všech elektronek zapojí do série a přijímač se provozuje v tomto zapojení jak při síťovém provozu, tak i při bateriovém. Síťová část se tímto zákrokem velmi zjednoduší, avšak na druhé straně je třeba použít pro žhavení ba-

terie s vyšším napětím. Pro tyto účely se dnes užívá nejčastěji žhavicích baterií s napětím 7,5 až 9 V. Předpokládá to ovšem, že všechny elektrony mají stejný žhavicí proud. Proto byly během doby vyvinuty speciální koncové elektrony s dvojitým žhavicím vláknem typu 3S4, které při seriovém zapojení žhavicího vlákna potřebují žhavicí proud stejný jako ostatní elektrony při dvojnásobném žhavicím napětí (t. j. 2,8 V). Osazení elektrony maďarské výroby typu 1R5, 1T4, 1S5 a 3S4 potřebuje žhavicí proud 50 mA při celkovém žhavicím napětí 7 až 7,5 V. Při použití těchto elektronek s dodatkem T (na př. 1R5T atd.) snižuje se potřebný žhavicí proud na 25 mA.

Poměrně malý žhavicí proud, ať již 25 nebo 50 mA, lze snadno vyfiltrovat a usměrnit spolu s anodovým proudem celého přijímače. Vznikne tak zapojení, které vidíme na obr. 11. Selenový usměrňovač připojený přímo na síťové napětí usměrňuje střídavý proud na pulsující stejnosměrný. Filtrační řetěz, pozůstávající z kondensátoru  $C_{15}$ , odporu  $R_{11}$  a kondensátoru  $C_{16}$  obstarává, vyhlazení pulsujícího napětí. Velikost odporu  $R_{11}$  se nastavuje podle velikosti síťového napětí tak, aby při plném odběru celého přijímače bylo napětí na uzlu 0 stejné jako při zapojení na anodovou baterii. Poměrně vysoké napětí, které v tomto bodě je, umožňuje dosáhnout na kondensátoru dostatečně vysoký náboj a tím i lepší filtraci při menší celkové kapacitě. Přesto mají kondensátory  $C_{15}$  a  $C_{16}$  kapacitu po 50  $\mu\text{F}$ .

Z bodu 0 je pak přes seriový odpor  $R_{13}$  žhavena celá větev seriově zapojených žhavicích vláken. Avšak i tak zapojení má své nevýhody. Za prvé je to otázka vzájemného přizhakování elektronek anodovým proudem. S hlediska provozu je totiž nejjednodušší a nejúčelnější zapojit koncovou elektronku žhavicím vinutím až na samý kladný konec větve. Tím automaticky dostává koncová elektronka správné předpětí o hodnotě asi 6 V (úbytek na spádu na žhavicích vláknech I, II, III a na odporu  $R_{13}$  činí právě asi 6 V). To by samo o sobě bylo výhodné. Avšak katodový proud koncové elektrony protéká skrze



Obr. 11. Zapojení je podobné jako na obr. 6 s tím rozdílem, že je doplněno síťovým zdrojem jednoduchého provedení. Všimněte si, že studený konec rámové antény  $L_1$  je zapojen na záporný vývod žhavení elektronky 1R5. Kdyby se uzemnil, měla by elektronka předpětí —3V. Kondensátor  $C_{16}$  (elektrolyt) je trvale připojen k rozvodu kladného napájecího napětí, aby i při bateriovém provozu byl zdroj blokován na zem, aby nevznikaly šramoty při starší anodové baterii.

všechna zbývající žhavicí vlákna. Protože tento proud činí u koncové elektronky asi 8 mA, značně přiřhává vlákna zbývajících elektronek. Také anodové proudy zbývajících elektronek přiřhávají vlákna předešlých elektronek.

Aby se tomuto zjevu zabránilo, je nutné jednotlivá vlákna elektronek přemosťovat odpory vhodné velikosti, kterými by mohl protékat anodový proud. Tak ve schematu na obr. 11 je při síťovém provozu velikost odporu  $R_{14}$  volena tak velká, aby průtokem anodového proudu koncové elektronky 3S4 vzniklo na něm napětí rovnající se žhavicímu napětí v tomto bodě. Anodový proud elektronky 3S4 spolu s mřížkovým proudem stínící mřížky je asi 8 mA. Napětí v bodě, kde  $R_{14}$  je připojen proti zemi, činí  $3 \times 1,4$  V, t. j. 4,2 V. Na odporu  $R_{14}$  vznikne průtokem proudu 8 mA napětí rovné 4,2 V, bude-li odpor mít hodnotu asi 530  $\Omega$ .

Obdobně je i celkový katodový proud elektronky 1R5 přibližně 2,9 mA. Napětí na vláknech, kde je připojen odpor  $R_{14}$ , obnáší 2,8 V. Z této úvahy vychází hodnota odporu  $R_{15}$  1 k $\Omega$ . A dále: elektronka 1T4 má celkový katodový proud asi 1,5 mA. Napětí v bodě, kde odpor  $R_{15}$  je připojen, obnáší 1,4 V. Také zde bude odpor  $R_{16}$  mít potřebnou hodnotu 1 k $\Omega$ . Tímto způsobem svádíme anodové proudy jednotlivých elektronek vhodné volenými paralelními odpory přímo na záporný pól, t. j. na zemní potenciál.

Důležité při tomto způsobu žhavení je postarat se o dostatečné střídavé rozvázání jednotlivých žhavicích obvodů zapojením dostatečně velikých kapacit paralelně k vyrovnávacím odporům. U vysokofrekvenčních stupňů postačí kapacita 50k (0,05 $\mu$ F). U koncové elektronky, kde kolísání anodového proudu je poměrně značné, by byly i napěťové změny na odporu podstatně vyšší. Aby se napětí v žhavicím obvodu udrželo stále, je nutno za žhavení koncové elektronky zapojit elektrolytický kondensátor dostatečně vysoké kapacity. Nejnižší přípustná kapacita se pohybuje okolo 25  $\mu$ F.

Svrázný problém při seriovém zapojení žhavicích vláken představuje získá-

vání mřížkového předpětí. Tento problém bývá řešen tak, že řízené vf a mf elektronky pracují s mřížkovým předpětím, které obdrží jen přes vedení automaticky a předpětí pro koncový stupeň se získává odděleně z úbytku na spádu na seriovém odporu v záporné větvi anodového napájení nebo, jak již bylo řečeno, zapojením koncové elektronky do takového místa ve žhavicím řetězu, kde napětí katody proti zemi je přesazené právě o hodnotu předpětí. V případě, že předpětí je získáváno seriovým odporem v záporné větvi anodové baterie, musí být žhavicí vlákno koncové elektronky jedním koncem spojeno s nulovým potenciálem. Mřížkové předpětí pro nízkofrekvenční předzesilovací elektronku se získává většinou jen úbytkem na spádu náběhového proudu mřížky na velkém mřížkovém svodovém odporu.

U bateriových přijimačů je třeba, aby svodový odpor diody, v elektronce 1S5 (1AF33) byl svým studeným koncem vždy připojen na kladný konec žhavicího vlákna. Zapojíte-li jej na záporný konec, nepodaří se vám dosáhnout, aby dioda účinně detektovala i slabé signály. Ve schematu na obr. 11 je řízena předpětím pouze mezifrekvenční elektronka 1T4. Jelikož tato elektronka svým záporným koncem vlákna navazuje na kladný konec vlákna elektronky 1S5, je vlastně základní předpětí pro řídicí mřížku této elektronky nulové. Náběhem mřížkového proudu jak elektronky 1T4, tak i náběhovým proudem detekční diody se vytvoří na svodových odporech  $R_3$  a  $R_5$  dostatečné záporné předpětí o hodnotě několika desetin V. Při silnějším signálu vzniká demodulací na odporu  $R_5$  dodatečné záporné napětí, které je přiváděno na řídicí mřížku elektronky 1T4. Zesílení elektronky 1T4 je takto automaticky řízeno podle síly přicházejícího signálu. V zapojení na schematu obr. 11 jsou uvedené hodnoty odporu navržené pro elektronky jen s 50 miliampérovým žhavením. U koncové elektronky se žhavením 2,8 V bývá třeba vyrovnávat dodatečným odporem vřazeným mezi střed a záporný konec vlákna ještě i přiřhávování, které vzniká průtokem anodového proudu přes jednu polovinu žhavicího vlákna. Jelikož tento

proud je v poměru k žhavicímu proudu 25 mA příliš značný, nehodí se elektronky s 25miliampérovým žhavením do schematu na obr. 11.

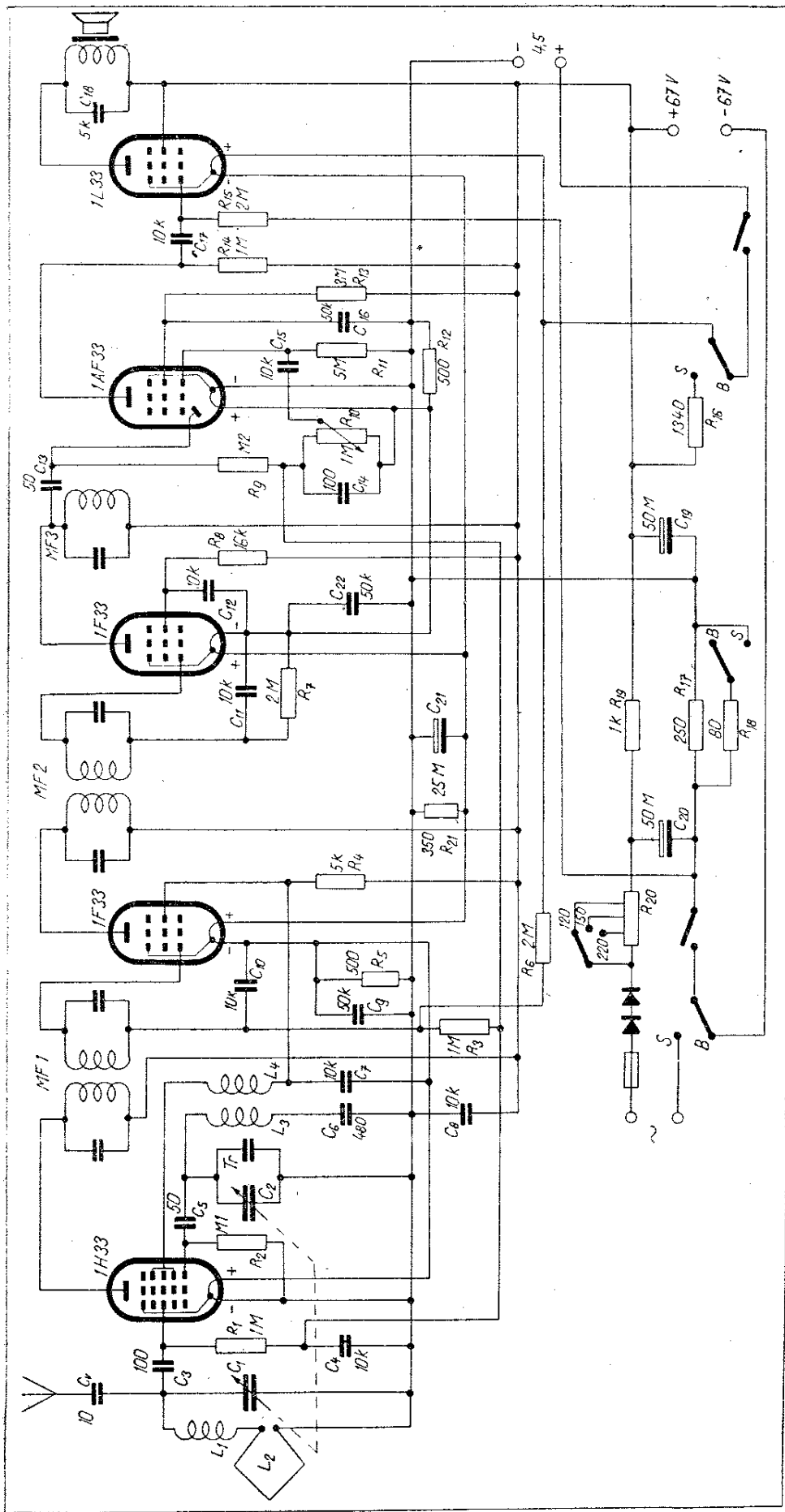
U 50miliampérového žhavení lze již tento dodatečný přiřhavovací proud zanedbat. Vyrovnávací odpor nelze v zapojení uvedeném na schematu obr. 11 zapojit, protože při síťovém provozu by musel být připojen mezi střed vlákna a konec vlákna spojeného s odporem  $R_{13}$  a při bateriovém provozu naopak mezi střed vlákna a konec vlákna spojeného při bateriovém provozu se zemí. Tato nesnáz vyvstává z toho důvodu, že při bateriovém provozu je pro žhavení použita jen baterie s napětím 4,5 V. Kdybychom použili žhavicí baterie s napětím 9 V (na př. 6 monočlánků), pak by jednak odpadl jeden přepínač provozu a baterie by se kladným pólem zapojila na dotyk B, který je ve schematu zakreslen spojený se zemí. Tento dotyk by se ovšem od země odpojil. Mezi střed žhavicího vlákna koncové elektronky a konec vlákna zapojil by se odpor  $R_{17}$  o hodnotě asi 300  $\Omega$ . Odpor  $R_{10}$  by pak odpadl a odpor  $R_9$  by byl spojen přímo se zemí.

Při uvádění takovéhoho přijímače do chodu je naší první starostí změřit anodové proudy jednotlivých elektronek, obzvláště koncové a v případě nesrovnalosti vyhledat a odstranit nejprve chybu. Elektronky zapojujeme vždy jen krátkodobě, protože žhavicí okruh máme sice předběžně vyrovnaný dodatečnými paralelními odpory na potřebnou hodnotu žhavení, avšak jejich přesné nastavení je třeba provést až tehdy, kdy všechny elektronky při jmenovitých napětích na elektrodách vykazují správné proudy. Nastavování se provádí nejprve při bateriovém provozu a teprve pak lze přistoupit k uvádění do chodu při síťovém provozu. Při síťovém provozu si opatříme nejprve pomocný zdroj napětí o hodnotě stejné jako má anodová baterie, který zapojíme do bodu 0. Po té zkontrolujeme, zda všechny hodnoty žhavicích napětí na jednotlivých vláknech zůstaly beze změny; v případě, že zjistíme odchylky, vyrovnáme je úpravou odporu  $R_{12}$ . Poté již můžeme přístroj připojit na síť a při jmenovitém síťovém napětí nastavením

hodnoty odporu  $R_{11}$  upravit velikost napětí v bodě 0 na stejnou hodnotu jako byla předtím. U bateriových elektronek se vždy snažíme vyvarovat se provozu za zvýšeného anodového napětí. Máme-li k dispozici při bateriovém provozu jen 67,5 V a kdybychom při síťovém provozu elektronekám připojili napětí vyšší, na př. 90 V, pak by si elektronky během doby zvykly na toto vyšší napětí a 67 V by jim bylo málo. Obzvláště rušivě se to projeví při postupném vybíjení anodové baterie, kde s klesajícím anodovým napětím rychle klesá výkon a kde často oscilátor odmítá kmitat při napětí jen málo nižším než jmenovitém.

Při trošce pozornosti a pečlivosti se podaří popisovaný přístroj uvést do chodu i poměrně méně zkušenému. Je k tomu třeba jen, aby si vypůjčil dostatečně přesný ručičkový měřicí přístroj, kterým by při uvádění do chodu měl možnost soustavně kontrolovat provozní stav jednotlivých napětí a proudů v přijímači. Oproti bateriovému přijímači se síťovým doplňkem, kde se usměrňuje žhavicí a anodový proud odděleně, má přijímač se seriově zapojenými žhavicími vlákny výhodu v mnohem menší váze a menším potřebném montážním prostoru.

Zapojení na obr. 11 má jednu velkou nevýhodu. Potřebuje pro koncový stupeň elektronku s dvojitým žhavicím vlákem, které by dovolilo přímé, seriové žhavení. Bateriové elektronky výroby Tesla mají sice žhavicí proud jen 25 mA při 1,4 V a u koncové elektronky 50 mA při 1,4 V, avšak prozatím není typ s označením na př. 3L33, která by při žhavicím napětí 2,8 V potřebovala 25 mA žhavicího proudu. Nezbývá než tyto elektronky nějakým vhodným způsobem zkombinovat pro seriové žhavení. U čtyřelektronkového superhetu by to znamenalo buď použít provedení s odděleným usměrňováním a žhavením paralelně zapojených elektronek, anebo přejít na zapojení paralelně seriové. Při tom by elektronky s 25 mA žhavením byly zapojeny v jedné větvi dvě do serie, a v druhé větvi by byla zapojena zbývající třetí elektronka do serie s odporem vhodné velikosti tak, aby žhavicí napětí obnášelo právě 2,8 V. Spojením



Obr. 12. Zapojení pětielektronkového bateriového superhetu. Hodnoty civek  $L_1$  a  $L_2$  dohromady  $204 \mu\text{H}$ . Ve vzorku nebylo použito cívky  $L_1$  a celá indukčnost byla soustředěna do rámové anteny. Vnitřní rozměr rámu měl rozměry  $145 \times 215 \text{ mm}$ . Vnitřní anteny: 20 závitů lanka  $20 \times 0,05$ , cívka  $L_3$  85 záv. lanka  $20 \times 0,05$ ,  $L_4$  20 záv. smalt. drátu  $\varnothing 0,2 \text{ mm}$  na kostře o průměru 7 mm, doladované železovým jádrem.

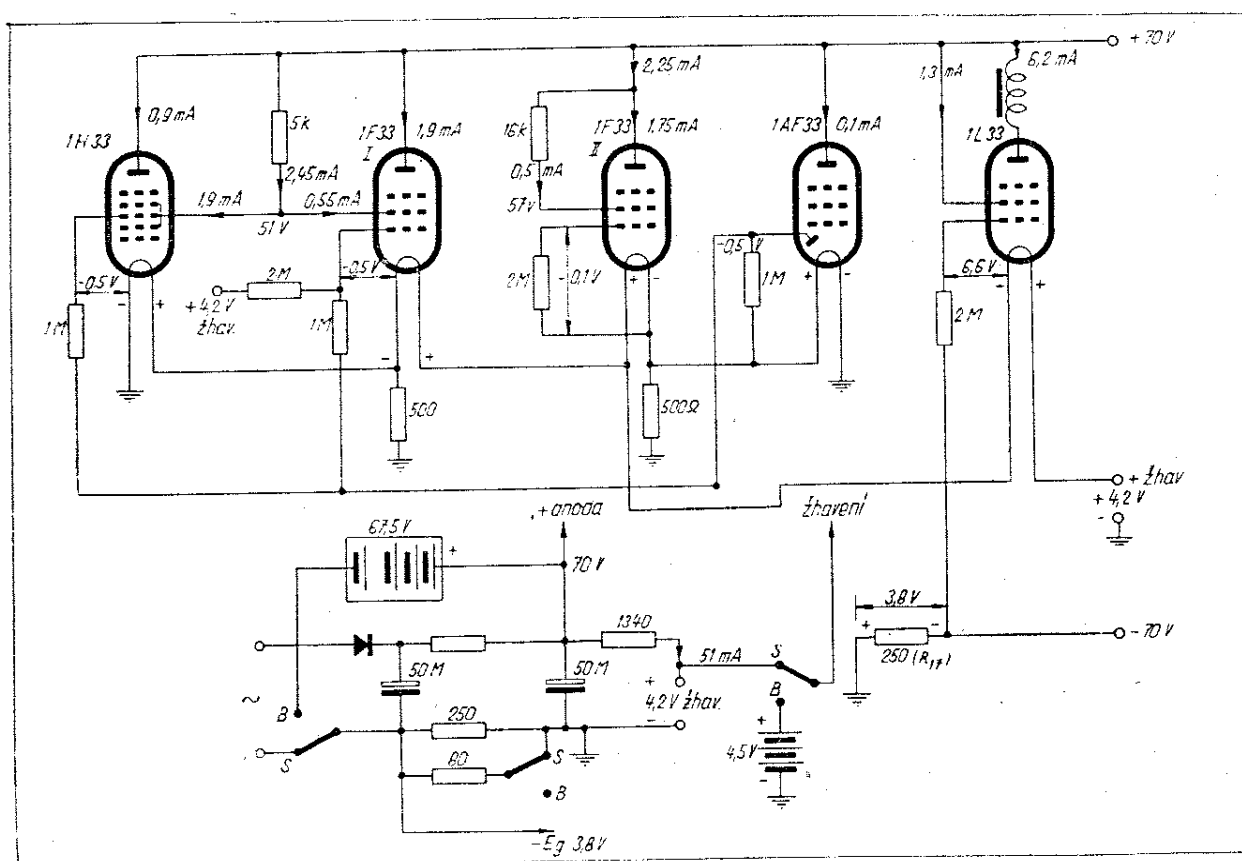
dvou takovýchto větví paralelně získáme obvod, který potřebuje 2,8 V a 50 mA. K tomuto obvodu je již možné zapojit do serie koncovou elektronku, která zvýší celkové potřebné žhavicí napětí na 4,2 V při 50 mA. Při takovémto zapojení se nám však zbytečně ztrácí část žhavicího výkonu na odporu zapojeném do serie s jednou elektronkou v 25-miliampérové větvi. Naskýtá se nové řešení, při kterém tento odpor nahradíme další elektronkou, takže žhavicí energií neplýtváme, celkový anodový proud zvýšíme jen o zhruba 2,5 mA a navíc získáme větší zesílení celého přijímače.

Protože jen neradi užijeme trojnásobného ladicího kondensátoru, který pro své rozměry a značnou váhu je poměrně nevhodný pro přenosný přístroj, nezbude než použít jen duálu. Ovšem, pak získá vysokofrekvenční stupně osazeného párou elektronkou by byl poměrně malý. Většího zesílení dosáhneme, osadíme-li přijímač další elektronkou na mezifrekvenčním stupni, kde je možno snadno dosáhnout vysokého zesílení na stupeň. V mezifrekvenčním stupni elektronka zesiluje 60 až 80×. Tím podstatně vzroste citlivost celého přijímače.

Současně vzrostou i potíže s uváděním do chodu. Dvoustupňový MF zesilovač má velkou náklonnost k nakmitávání, takže se nehodí pro úplného začátečníka, který podle možností své dílny zvolí nejdříve některý čtyřelektronkový přístroj podle předešlých popisů.

Přistoupím k popisu pětielektronkového superhetu, upraveného pro provoz na síť i na baterie, a osazeného elektronkami výroby Tesla. Typy elektronek, které jsou k dispozici, nedovolují, jak jsme již řekli, zapojení žhavicích vláken do jednoho seriového řetězu. Je třeba vytvořit seriově paralelní zapojení, o kterém byla již řeč. Protože však napěťové a proudové poměry jsou na první pohled poněkud nepřehledné, jsou na obr. 13 nejprve podrobně rozkresleny. Elektronka 1H33 je jedním koncem svého žhavicího vlákna, v tomto případě záporným, připojena na zem. V serii s touto elektronkou je do žhavicího přívodu připojena první mezifrekvenční elektronka 1F33. Obě elektronky spolu dohromady mají žhavicí napětí 2,8 V. Protože elek-

tronkou 1F33-I teče celkový katodový proud 2,45 mA, který by elektronku 1H33 přižhavoval, je paralelně k žhavení elektronky 1H33 připojen odpor 500 Ω. Obdobně elektronka 1AF33 je záporným pólem žhavení připojena na zem. Kladný pól žhavení je připojen na žhavení elektronky 1F33-II. Také zde je třeba vyrovnávat katodový proud druhé mezifrekvenční elektronky odporem 500 Ω paralelně zapojeným k žhavicímu vláknu elektronky 1AF33. Obě tyto 25miliampérové větve jsou spojeny paralelně a do serie s nimi je zapojeno žhavení koncové elektronky 1L33. Zde jako ostatně u všech elektronek, dbáme na zapojení žhavicího vlákna ve správné polaritě. Kladný pól žhavení elektronky 1L33 je připojen na přepínač, který jej střídavě zapojuje buď na žhavicí baterii, nebo na síťový zdroj. Katodový proud koncové elektronky obnášel 7,5 mA. Aby tento proud nepřížhavoval vlákna zbývajících elektronek, je mezi záporný konec žhavení elektronky 1L33 a zem zapojen dodatečný vyrovnávací odpor o hodnotě 350 Ω. Záporný pól anodové baterie je připojen na zem přes odpor 250 Ω. Na tomto odporu vzniká průtokem anodového proudu celého přijímače napětí 3,8 V. Toto napětí spolu s napětím, o které je katoda koncové elektronky přesazena oproti potenciálu země (2,8 V), dává výsledné mřížkové předpětí pro koncovou elektronku o hodnotě 6,6 V. U elektronky 1AF33 je diodový svod připojen na kladný přívod žhavení. Na tomto svodovém odporu vzniká napětí pro regulaci zisku přijímače. Druhá mezifrekvenční elektronka není řízena automatickým předpětím a svodový odpor v řídicí mřížce je připojen na záporný pól žhavení. Elektronka si sama vytvoří oproti zápornému pólu žhavení předpětí asi -0,1 V. U směšovací elektronky, která je jedním pólem svého žhavení uzemněna, nečiní přivádění regulačního napětí potíže. Kdybychom si odmysleli záporné napětí, které vznikne na svodovém odporu diody již samotným náběhovým proudem, pak by vlastně třetí mřížka elektronky 1H33 byla přes svodový odpor o celkové hodnotě 2 MΩ spojena s kladným pólem žhavení. Protože však jed-



Obr. 13. Tyto hodnoty máte naměřit v přijimači podle schematu na obr. 12. (Proudy a napětí v obvodu žhavicím a anodovém Avometem, napětí v obvodech mřížek elektronkovým voltmetrem.)

nak na svodovém odporu diody a i na svodovém odporu třetí mřížky směšovací elektronky vzniká náběhovým proudem určité předpětí, má třetí mřížka bez signálu záporné předpětí asi 0,5 V oproti zápornému pólu žhavení.

Horší je však situace s elektronkou 1F33-I. Tato elektronka má žhavicí vlákno již na potenciálu o 1,4V vyšším než je zemní potenciál. Kdybychom mřížku zapojili přímo přes svodový odpor na větev regulace automatiky, pak by mřížka měla vůči zápornému konci žhavicího vlákna předpětí asi 1,5 V. Toto předpětí by plně stačilo k tomu, aby zesílení elektronky silně pokleslo. Aby se tak nestalo, je řídicí mřížka připojena ještě přes další odpor 2 M $\Omega$  na kladný přívod žhavení s potenciálem 4,2 V. V důsledku toho se vyrovná základní předpětí této elektronky na vhodnou hodnotu — 0,5 V vůči zápornému konci žhavicího vlákna.

Stínící mřížky směšovací elektronky a první mezifrekvenční elektronky jsou spojené dohromady a napájené přes společný odpor. Obě další elektronky 1F33 a 1AF33 mají své vlastní odpory ve stínících mřížkách. Aby se usnadnilo nastavování správných provozních podmínek, to je jak proudů, tak i napětí, jsou ve schematu na obr. 13 uvedeny všechny měřitelné hodnoty, které ukáže Avomet. Napětí na stínících mřížkách i napětí řídicích mřížek vůči katodě je však bezpodmínečně třeba měřit elektronkovým voltmetrem. Protože málokterý konstruktér-amatér je vlastníkem tohoto vysoce užitečného přístroje, postačí pro informativní ověření provozního stavu změřit jen proudy jednotlivých elektrod a základní napájecí a anodové napětí. Ve žhavicím obvodu postačí pro ověření změřit napětí na jednotlivých žhavicích vláknech, aby bylo možné učinit si představu o správnosti provozních podmínek.

Bohužel, elektronky Tesla vykazují poměrně značné rozptyly v hodnotě žhavicího proudu, který kolísá od 24 mA až do 31,5 mA. Je proto nutno počítat s tím, že uvedené hodnoty vyrovnávacích odporů ve žhavení budou závislé na hodnotě žhavicího proudu elektronky, kterou si opatříte. Tento stav ovšem vážně komplikuje situaci, neboť nedovoluje přímou výměnu elektronek bez dodatečného ověření, případně nového nastavení hodnot vyrovnávacích odporů. Protože však mimo bateriových elektronek Tesla a elektronek Tungstram, které autor co do rozptylu žhavicích proudů neměřil, nejsou jiné bateriové elektronky na trhu, nezbývá než se s tímto stavem smířit.

Pro síťový provoz je přijímač doplněn malou usměrňovací částí se selenovým usměrňovačem na 60 mA (destičky o průměru 25 mm). Usměrněné napětí je filtrováno dvěma elektrolytickými kondensátory po 50  $\mu$ F. Seriovými odpory, které slouží částečně také jako filtrační, je napětí na výstupu z eliminátoru upraveno na hodnotu 70 V. Z tohoto bodu je přes odpor 1340  $\Omega$  (2 k $\Omega$  paralelně připojené ke 4 k $\Omega$ ) připojeno žhavení elektronek. Třemi jednopólovými dvoupolohovými přepínači provádíme přepínání provozu přijímače. Vypínání a zapínání obstará dvoupólový vypínač na potenciometru. Předpětí pro koncovou elektronku je i při síťovém provozu získáváno ze seriového odporu v zemní větvi eliminátoru. Protože přes tento odpor teče při bateriovém provozu pouze anodový proud a při síťovém provozu celkový proud t. j. žhavicí a anodový současně, musí jeho hodnota být přepínatelná, má-li velikost mřížkového předpětí zůstat nezměněna. O přepínání hodnoty tohoto odporu se stará jedna část funkčního přepínače.

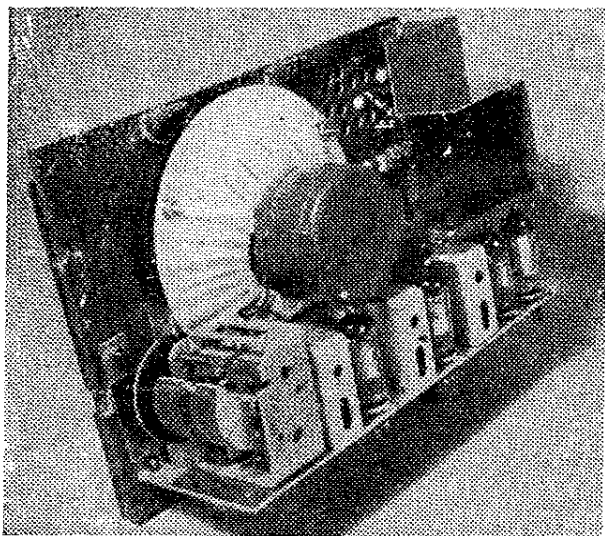
Svým celkovým zapojením neliší se přijímač nikterak od již popsanych bateriových přijímačů. Zachycený signál je přiváděn z anténní zdířky přes malý kondensátor  $C_7$  na třetí mřížku směšovací elektronky. Pro příjem bez venkovní antény je přijímač vybaven rámovou anténou, doplněnou prodlužovací cívkou  $L_1$ . Celý obvod je laděn jednou polovinou duálu  $C_1$ . Automatické před-

pětí, řídicí zisk směšovací elektronky, se přivádí přes odpor  $R_1$ , který je svým studeným koncem blokován na zem kapacitou  $C_4$ . Oscilátorová část je také velmi jednoduchá. Mřížkový svodový odpor  $R_2$  je zapojen na záporný pól žhavení. Cívka  $L_3$  tvoří spolu s ladící kapacitou  $C_2$  a seriovou kapacitou  $C_6$  laděný okruh oscilátoru. Zpětnovazební cívka  $L_4$  se stará o udržení úrovně oscilací. Kladné napětí pro stínící mřížku směšovače i pro elektronku 1F33 je přiváděno přes společný odpor  $R_4$ . Stínící mřížky jsou blokovány kapacitou  $C_7$ . Mezifrekvenční kmitočty na anodě směšovací elektronky je převáděn mezifrekvenčním transformátorem miniaturního provedení na mřížku následující elektronky. Protože zhotovování jak mezifrekvenčních, tak i vstupních cívek činí často potíže celé řadě konstruktérů, bylo v tomto vzorkovém přijímači použito mezifrekvenční hotových, z cívkové soupravy AS 631.

Od příjmu na krátkovlnném rozsahu bylo úmyslně upuštěno, protože je spojen se značnými potížemi a nevýhodami. Těžiště poslechu rozhlasových pořadů je stejně jen na středních vlnách. Na krátkých vlnách směšovací elektronky typu pentagrid (1R5, 1H33) často kmitají neochotně a vyráběné oscilace jsou slabé. Aby se oscilace udržely, bývá pak často nezbytné zvětšit počet zpětnovazebních závitů na oscilátorové cívce na neúnosně vysoký počet. Se stoupajícím počtem zpětnovazebních závitů silně narůstá vlastní kapacita vinutí, v důsledku čehož se kmitočtový rozsah, který stačí oscilátor obsáhnout, silně zužuje. Bývá pak nutné uměle zužovat i rozsah ladění na vstupu, nehledě k tomu, že je třeba přepínače, tedy další ovládací prvek navíc. Tím ale starosti nekončí. Na krátkých vlnách nastává strhávání kmitočtu oscilátoru, které se dá jen částečně odstranit malým kondensátorkem, zapojeným mezi první a třetí mřížku směšovače. Jelikož u středovlnného rozsahu je třeba zhotovovat rámovou antenu, čímž se mění indukčnost cívky vstupního obvodu  $L_1$  oproti běžně užívané a vestavění krátkovlnného rozsahu vylučujeme, bylo upuštěno od užití kompletní hotové cívkové soupravy

a byly použity cívky vlastní výroby. Jelikož se jedná jen o cívky velmi jednoduchého a vcelku málo kritického provedení, nebude jistě nikomu činit potíže si tyto cívky zhotovit amatérsky.

Jako v ostatních již popsaných schemech bateriových superhetů i zde přivádíme vysokofrekvenční energii přes vazební kondensátor  $C_3$  na třetí mřížku směšovače. První mřížka spolu se stínicími mřížkami tvoří oscilátorovou část. Při procesu směšování vznikající mezifrekvenční signál je elektronkou zesilován a přiveden na první mezifrekvenční filtr. Je zde použito uvedeného mezifrekvenčního filtru, označovaného I. Sekundár mezifrekvenčního filtru předává signál na mřížku první mezifrekvenční elektronky. Studený konec mezifrekvenčního filtru je vysokofrekvenčně uzemněn přes kondensátor  $C_{10}$  na záporný pól žhavení. Stejnou měrou dostává elektronka záporné předpětí pro automatickou regulaci zisku přes odpor  $R_3$ . Odpor  $R_6$  zapojený na kladný pól žhavení vyrovnává základní záporné předpětí. Automatická regulace zesílení působí současně na směšovací elektronku přes odpor  $R_1$ . Napájení stínicích mřížek směšovací a první mezifrekvenční elektronky je provedeno přes odpor  $R_4$ . V katodě elektronky 1F33 je zapojen vyrovnávací odpor  $R_5$ , blokový kondensátorem  $C_9$ .



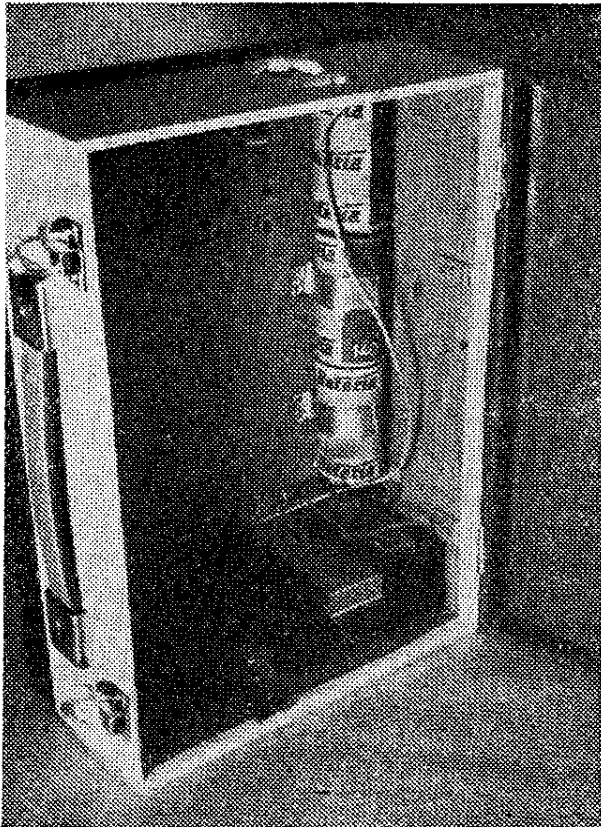
Obr. 14. Konstrukce přijímače. Vpravo nahoře síťová napájecí část.

Druhý mezifrekvenční filtr za elektronkou 1F33 je také pásmový filtr, označovaný MF I z cívkové soupravy AS631. Druhá mezifrekvenční elektronka, která je svou řídicí mřížkou připojena na tento filtr, dále zesiluje mezifrekvenční kmitočet. Tato elektronka má samostatné napájení stínicí mřížky, přes odpor  $R_8$ . Automatickým řízením citlivosti není ovládaná, neboť mřížkový svodový odpor  $R_7$  je zapojený na záporný pól žhavení. V anodě této elektronky je zapojený půlfiltr, který tvoří anodový okruh pásmového filtru MF II výše zmíněné soupravy. To znamená, že přívod, který je normálně označen jako anodový, bude i zde připojen na anodu a studený konec na kladné napětí. Aby nám druhá cívka pásmového filtru zbytečně neodssávala energii, případně nenarušovala průběh křivky, vyřadíme ji z činnosti odpájením slídového kondensátoru uvnitř krytu.

Mezifrekvenční signál přivádíme přes kondensátor  $C_{13}$  na detekční diodu. Kondensátor  $C_{14}$  tvoří svod pro vysokofrekvenční složku. Odpor  $R_{10}$  je regulátor hlasitosti, tedy potenciometr s logaritmickým průběhem a dvoupólovým vypínačem v provedení, jakého se užívá v přijímači „Talisman“. Mřížkové předpětí pro pentodovou část elektronky 1AF33 získáváme průtokem náběhového proudu přes odpor  $R_{11}$ . Odpor  $R_{12}$  vyrovnává ve žhavení katodový proud druhé mezifrekvenční elektronky. Žhavení je blokováno kondensátorem  $C_{22}$ . Napětí pro stínicí mřížku je odebíráno přes odpor  $R_{13}$  a odpor  $R_{14}$  tvoří anodovou zátěž nízkofrekvenční předzesilovací elektronky. Zesílení této elektronky je asi  $50 \times$ .

Nízkofrekvenční signál je přiváděn na mřížku  $G_1$  elektronky 1L33 přes kondensátor  $C_{17}$ . Řídicí mřížka dostává své správné předpětí přes svodový odpor  $R_{15}$ . V anodě této elektronky je zapojen výstupní transformátor, přemostěný kondensátorem  $C_{18}$ , který ořezává vyšší tóny jichž je v bateriovém přijímači vlivem poměrně malé skřínky nadbytek.

Napájení přijímače je jak z baterie, tak i ze sítě. Funkční přepínání obstarává třípólový dvupolohový přepínač. Aby napětí za odporem  $R_{19}$ , které slouží



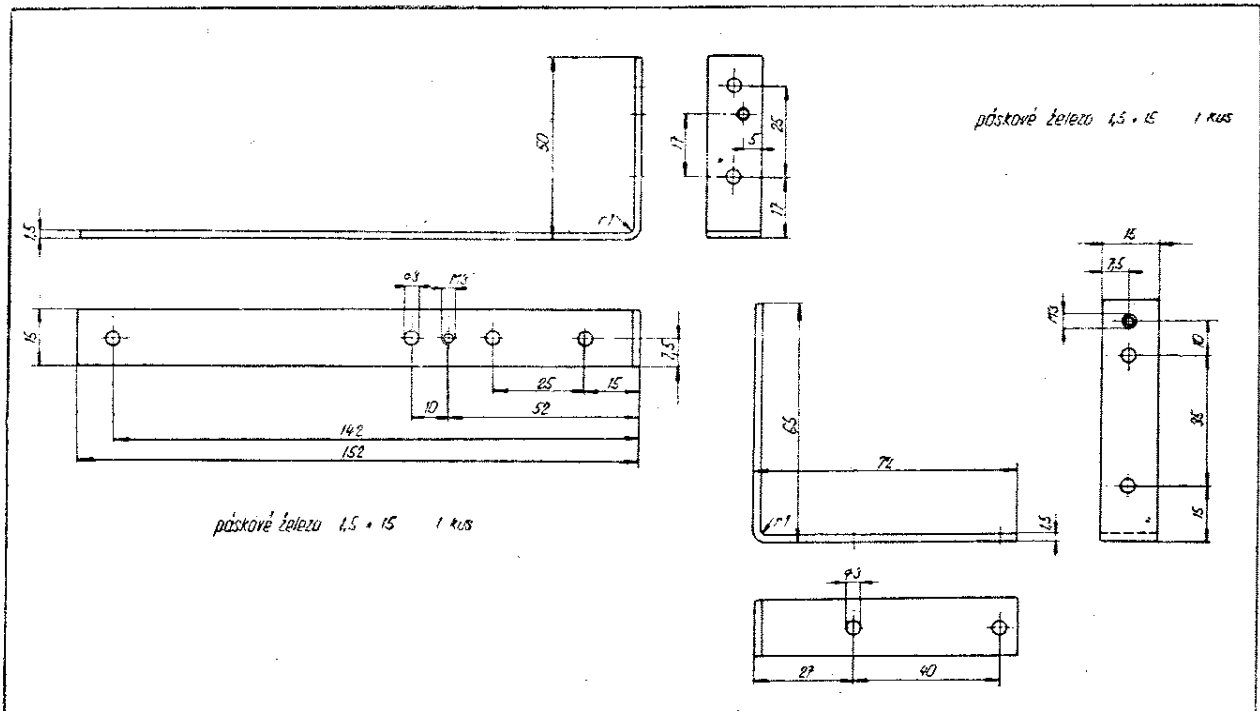
Obr. 15. Umístění baterií v kufříku.

pro napájení celého přijímače, mělo při různých síťových napětích stejnou hodnotu, je za selenovým usměrňovačem zapojen odpor  $R_{20}$  s řadou odboček pro různá síťová napětí. Odporů  $R_{16}$ ,  $R_{19}$  a  $R_{20}$  jsou poměrně silně proudově zatíženy, takže je třeba volit typ pro zatížení asi 4 W. Jejich hodnota závisí značně na vnitřním odporu selénového usměrňovače a je třeba ji dodatečně nastavit.

V zapojení na obr. 12 jsou elektronky  $C_{19}$  a  $C_{20}$  oddělené. Kdo by chtěl použít sdruženého elektrolytu se společným uzemněným záporným vývodem, bude musit zapojit před odpor  $R_{15}$ , mezi přívod od odporů  $R_{17}$ ,  $R_{18}$  dodatečný filtrační člen z odporu M5 blokováného u mřížkového konce kondensátorem 50 k.

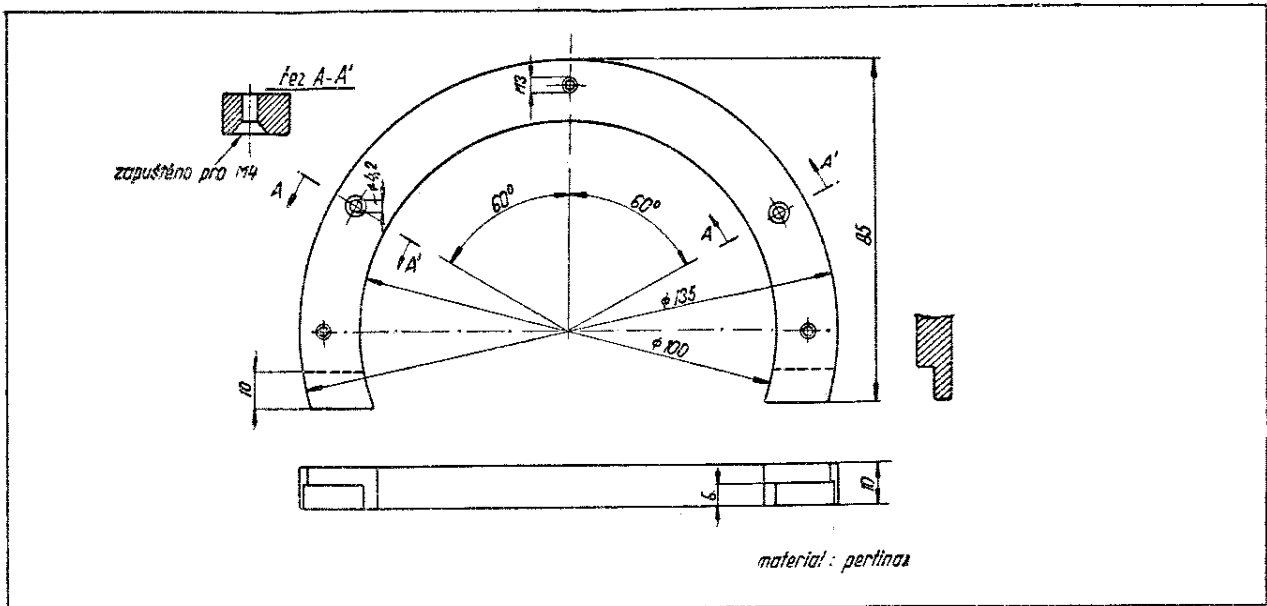
Elektronka 1H33 působí velmi často potíže svou velkou mikrofoničností. Ve vzorku byl autor nucen použít nakonec elektronky 1R5T, aby odstranil všechny nečistoty přijímače.

Obvody MF2 a MF3 je možno prohodit mezi sebou, je-li přijímač labilní. Anodový přívod elektronky 1AF33 je



Obr. 16. Úhelník pro připojení kostry na překližkovou čelní nosnou desku.



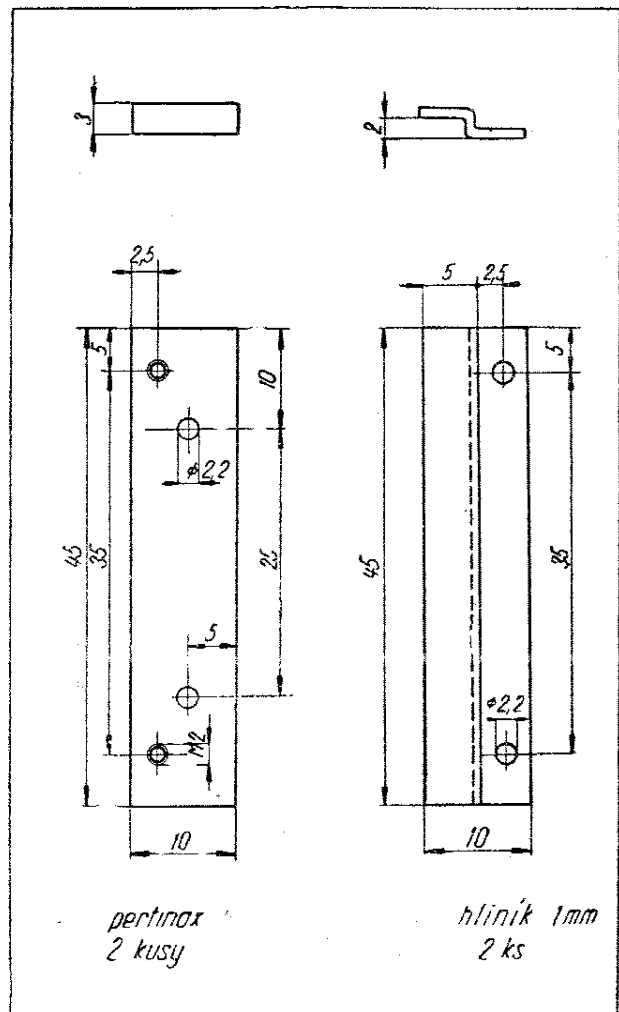


Obr. 19. Distanční mezikruží pod reproduktor.

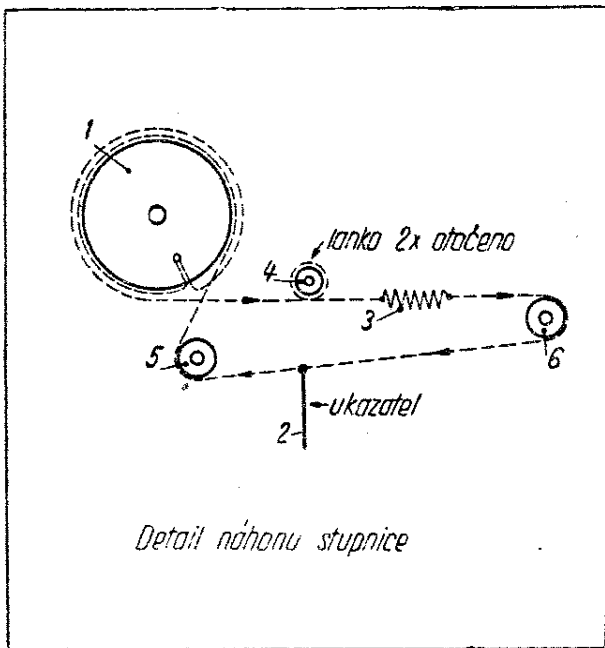
pak dobře uzemnit přes malou kapacitu asi 100 pF.

Pro zlepšení jakosti reprodukce je možno zavést negativní nízkofrekvenční vazbu. Uzemní se jeden konec sekundáru výstupního transformátoru a druhý konec se přes kondensátor 1k a odpor M5 připojí na řídicí mřížku elektronky 1AF33. Hodnoty výstupního transformátoru jsou: na jádře o průřezu  $15 \times 12$  mm má primární vinutí 2600 závitů smaltovaného drátu o  $\varnothing 0,15$  mm a sekundární vinutí 65 záv. smalt. drátu o  $\varnothing 0,7$  mm.

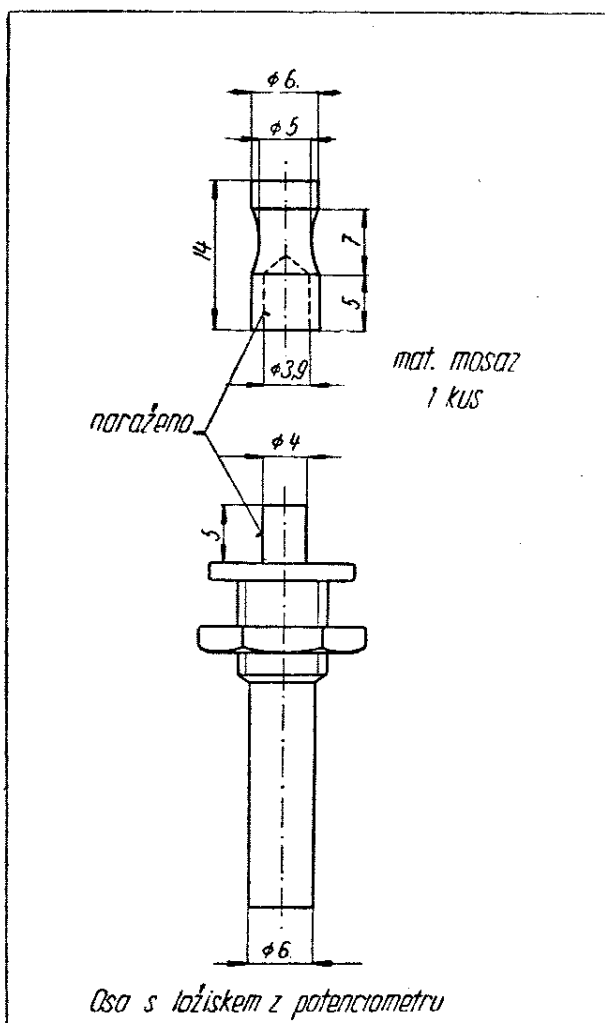
Celkové mechanické provedení vysvítá z připojených výkresů a fotografií. Na čelní nosné desce z pětimilimetrové překližky je uchycen celý přijímač. Hlavními nosníky zde jsou dva kovové úhelníky (obr. 16), na kterých je přinýtována jednak vlastní kovová deska tvořící montážní kostru (obr. 17) a přední stěna, taktéž kovová (obr. 18), která celou konstrukci vyztužuje a současně tvoří nosník pro stupnici. Aby přijímač měl rozumnou akustickou účinnost, bylo použito reproduktoru Tesla o průměru 12 cm. Při celkovém rozměru hlavní nosné desky  $25 \times 17,5$  cm vyvstal vážný



Obr. 20. Přichytky stupnicového skla.



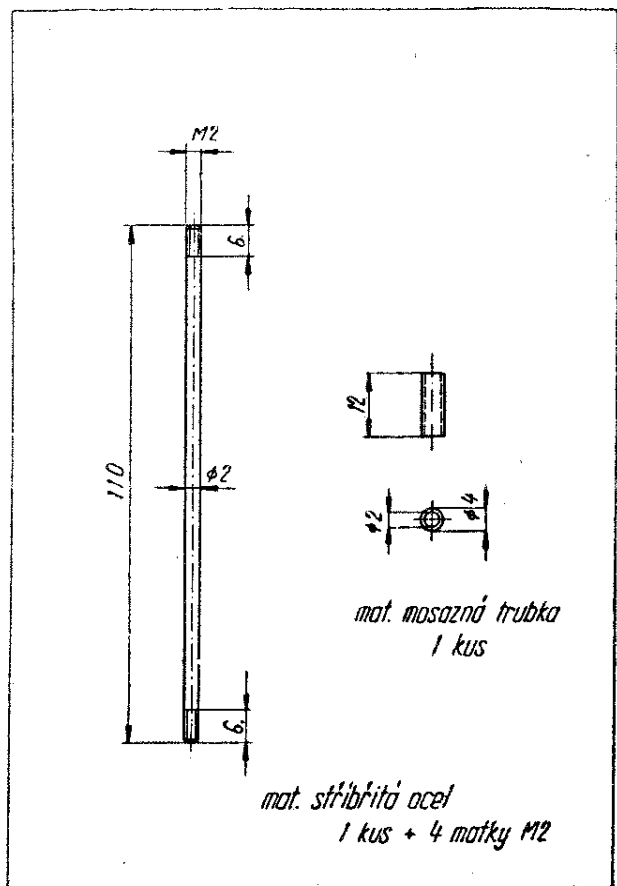
Obr. 21. Vedení lanka.



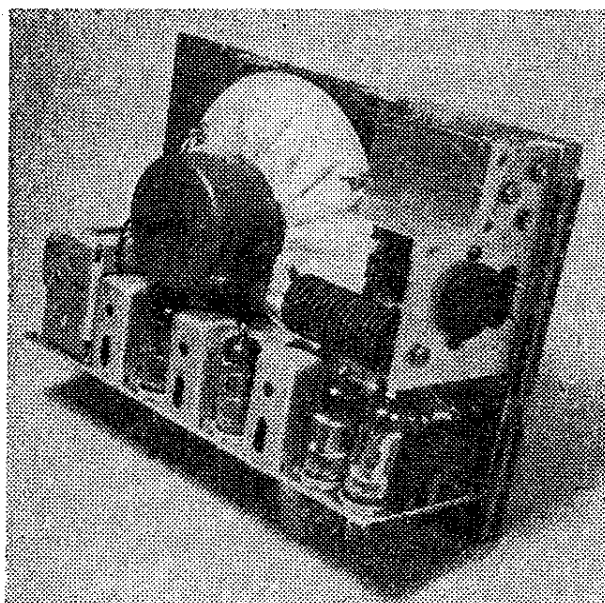
Obr. 22. Náhon lanka.

problém, kam umístit stupnici. Do zbývajícího prostoru kolem reproduktoru to nebylo možné a tak bylo nutné reproduktor přišroubovat na přední stěnu prostřednictvím distančního mezikruží (obr. 19). Toto distanční mezikruží je uchyceno na dřevěném předním panelu a má dva zapuštěné šrouby M 4, pomocí kterých se k mezikruží přišroubovává reproduktor.

Přední kovová deska (obr. 18) pak navazuje na toto mezikruží. Okraj reproduktoru přesahuje ještě přes přední kovovou stěnu. V prostoru mezi dřevěnou přední stěnou a vyhnutou přední kovovou stěnou je umístěna stupnice. Uchycení stupnice se provádí pomocí distanční pertinaxové vložky (obr. 20), která je přinýtovaná na kovovou stěnu (obr. 18). Vlastní uchycení stupnice obstarávají plechové úhelníčky přišroubované k pertinaxovým vložkám. Tímto způsobem vznikne 3 mm široký prostor mezi přední kovovou stěnou a stupnicí,



Obr. 23. Vodítka ukazatele.



Obr. 24. Čelní stěna síťového zdroje. Vlevo přepínač 120—220 V, vpravo kolíky pro připojení sňůry.

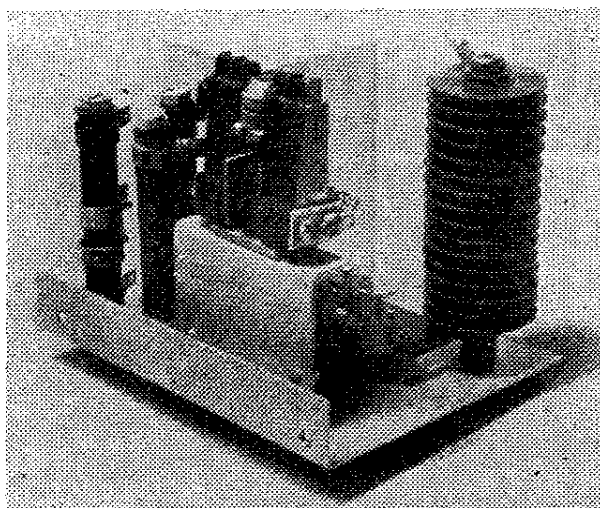
ve které se pohybuje ukazatel. Pohyb ukazatele je ovládán šňůrkovým náhonem, který prochází přes kotouč na ladicím kondensátoru (obr. 21) čís. 1 dále přes kladku čís. 5 na ukazatel, kladku čís. 6, pružinu 3, hřídel náhonu čís. 4 a zpět na kotouč čís. 1. Komu by se pružina 3 nevešla do prostoru mezi náhonným hřídel 4 a kladku 6, umístí ji na kotouč kondensátoru 1.

Náhonný hřídel, jehož rozměry jsou na obr. 22, získáme snadno z vadného malého potenciometru průměru 25 mm, který rozebereme. Náhon stupnice unáší ukazatel, který klouže po tyčce z 2 mm stříbřité oceli (obr. 23). Tato tyčka je přišroubována mezi vyhnuté patky na přední kovové stěně. Dvě malé kladky o průměru 15 mm mají jako osičky 2 šroubky M 2, pomocí kterých jsou přišroubované k přední stěně. Na přední stěně je dále uchycen náhon stupnice z potenciometrového ložiska a regulátor hlasitosti, potenciometr  $R_{10}$ . Aby lanko mohlo volně procházet mimo potenciometr  $R_0$ , je k přední stěně uchycen pomocí dvou matic, tak aby mezi ním a přední stěnou vznikl volný prostor asi 4 mm.

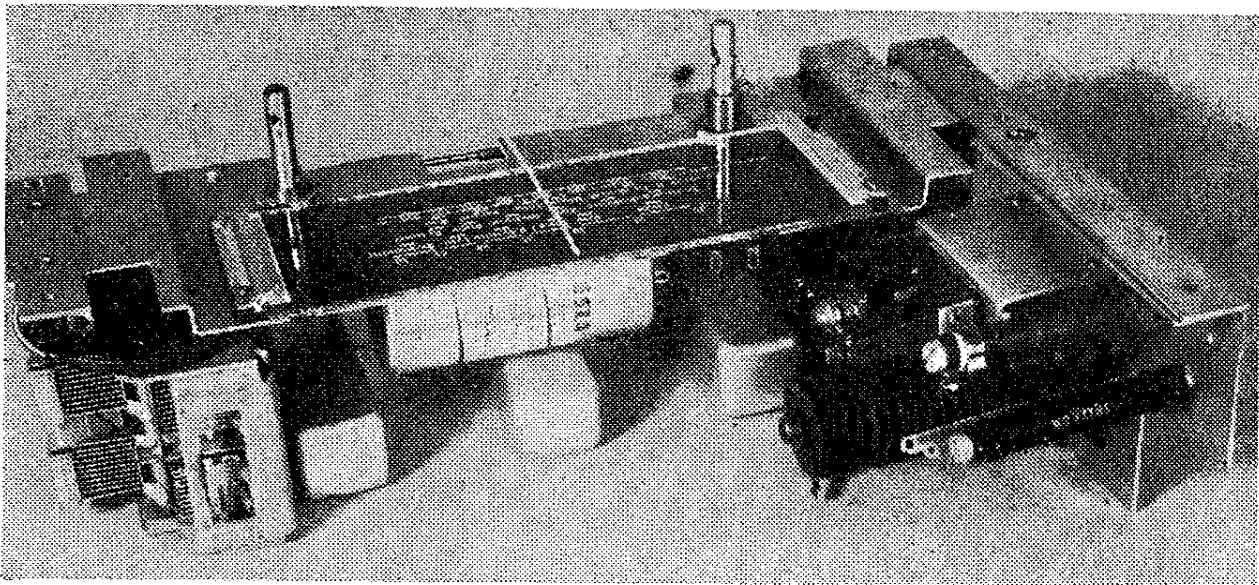
Základní nosná deska (obr. 17) nese

všechny důležité součástky, jako otočný ladicí kondensátor duál Tesla, objímky elektronek, mezifrekvenční transformátory i výstupní transformátor. V prostoru za první a druhou mezifrekvenční elektronekou je uchycen elektrolytický kondensátor  $C_{19} - C_{20}$ . Aby mechanická pevnost právě popsaného celku byla co nejvyšší, i když je zhotoven jen z 1 mm hliníkového plechu, jsou jak přední tak i základní nosná deska asi uprostřed své délky vzájemně splynutované. Navíc je základní nosná deska (obr. 17) na zadní straně přehnutá po celé délce v šíři asi dvou milimetrů. Těmito zákroky značně stoupne mechanická pevnost, takže je pro daný účel postačující.

Na delším kovovém úhelníčku je dále přinýtována kovová stěna (obr. 25), která tvoří nosník pro síťový přívod a přepínač síťových napětí. Dále jsou v této desce přichycené srážecí odpory  $R_{16}$ ,  $R_{19}$  a  $R_{20}$  a selenový usměrňovač. Jelikož jde vesměs o součástky, které značně hřejí, je k této stěně přinýtován ještě krátký krycí plíšek, který chrání žhavicí monočláanky před sálavým teplem. Aby bylo zajištěno dostatečné ochlazování, je spodní stěna skřínky a dřevěný nosný panel (obr. 15) opatřen dostatečným počtem větracích otvorů. Na vrchní dřevěné desce zůstanou tyto otvory neviditelné, protože je po celé své ploše po-



Obr. 25. Síťový napájecí zdroj. Uprostřed tlačítkový přepínač baterie — síť.



Obr. 26. Kostra bez čelní nosné desky se zamontovanými velkými součástmi.

tažena ozdobnou látkou. Aby při provozu měl vzduch možnost proudit spodními otvory do přijimače, postaráme se vhodnými nožičkami o to, aby skříňka přijimače měla určitý odstup od plochy, na které stojí.

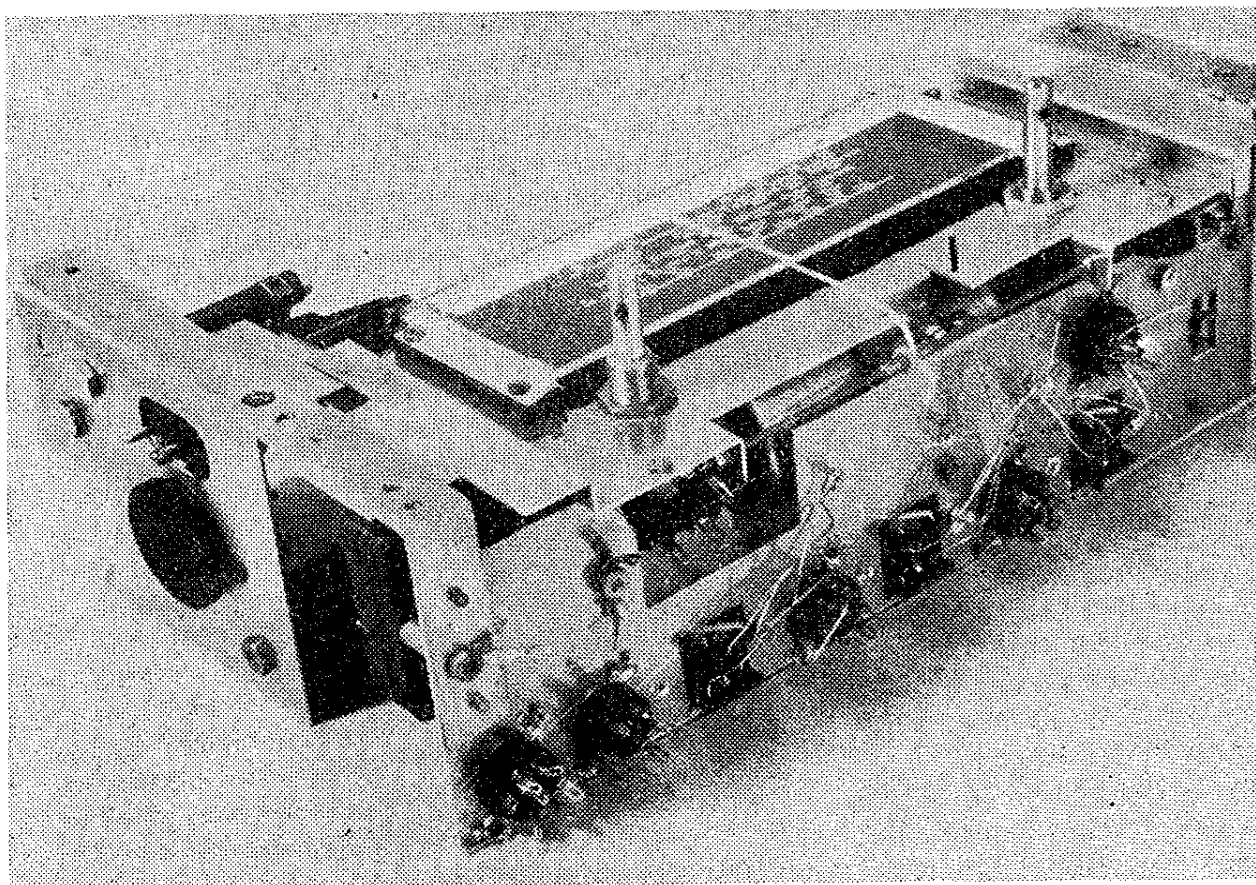
Přepínání funkce provádíme tak, že zasunutím síťové zástrčky se přijimač samočinně přepne na síť. Používáme k tomu tlačítkového spínače, jaký je obvyklý v telefonních zařízeních a který se ve výprodejním materiálu vyskytuje často v různých obměnách. Síťovou zástrčku tvoří dvoukolíková kabelová spojka se vzdáleností kolíčků 14 mm. Mezi kolíčky prochází spojkou trn, zašroubovaný do hlavičky telefonního spínače. Při zastrčení přívodní zástrčky vysune se automaticky tento trn, a tím provede přepnutí ve svazku per, které ovládá. Při vytažení síťové zástrčky navrátí pružina tlačítko i trn do původní polohy a tím přepne zpět na bateriový provoz.

Uvedenou montáží tvoří přijimač včetně reproduktoru samostatný funkční celek, který uvolněním dvou úchytek z ocelové planšety lze ze skřínky vyjmout. Po elektrické stránce je takovéto uspořádání v pásku, t. j. kde jednotlivé elektronky postupují v jedné ose za sebou, nanejvýš výhodné, neboť poskytuje

možnost jednoznačného zemnění jednotlivých stupňů přijimače. Celá montáž od směšovače až po síťovou část, má tak naprosto logický sled.

Bateriové zdroje jsou umístěny na dně ve skřínce tak, jak je patrné z fotografie. Miniaturní anodová baterie má polohu vymezenou na jedné straně malým úhelníčkem a na druhé, podélné straně ocelovou planšetou ohnutou do přiléhajícího tvaru. Žhavicí baterie leží mezi dvěma nosičky z pertinaxu, které tvoří koncové dotyky. Jeden dotyk je pevný, kdežto druhý je na pružině, která tak zajišťuje dokonalý dotek. Správnou polohu monočlánu udržují opět jednotlivé, vhodně ohnuté kovové planšety. Spojení mezi bateriemi a přijimačem je možno provést libovolným způsobem buď vícepólovou zástrčkou nebo přímo přívody, které ponecháme dostatečně dlouhé, aby bylo možné přijimač vyjmout a pak teprve je odpojit od bateriových zdrojů.

Jedinou, poněkud choulostivou záležitostí je přívod od rámové antény, který musí být ohebný, aby dovolil otevírání a zavírání víka. V tomto přijimači byl proveden tak, že víčko bylo spojeno s vlastní skřínkou dvěma tenkými ocelovými planšetami, které byly pevně přichyceny na jedné straně k víku a na



*Obr. 27. Přístroj připravený pro montáž drobných součástí.*

druhé straně procházely v krabičce mezi dvěma kovovými plíšky. Konec planšet je opatřen dorazem, který udržuje víko skřínky v poloze téměř kolmé. Přívod mezi planšetou a přijímačem je proveden nejprve krátkými kousky ohebného kablíku a odtud je pak veden buď přímo, nebo prostřednictvím rozpojovacích dotyků na vstup přijímače. Aby rámová antena svou proměnnou polohou a v důsledku toho se měnící indukčností příliš neovlivňovala laděný vstupní okruh, je nejvýhodnější, když má asi polovinu celkové indukčnosti. Při menší indukčnosti klesá citlivost přijímače, při indukčnosti větší se může projevit rušivě rozlaďující účinek proměnné polohy přívodu rámové anteny i anteny vlastní.

Po dokončené montáži ještě jednou zkontrolujeme, zda všechny spoje jsou správně provedené. Při uvádění přijímače v chod začínáme u žhavení.

Zapojení žhavicí baterie na svorku přes seriový odpor asi  $20 \Omega$  nám dovolí zjistit, zda na všech svorkách žhavicích

vláken jsou správná napětí. Seriový odpor zapojujeme proto, že v případě nějakého defektu, na př. zkratu, bychom plným napětím 4,5 V žhavili třeba jen jednu elektronku. Ta by to asi nesnesla.

Předpokladem pro uvádění v chod je ručkový měřicí přístroj s vlastní spotřebou  $1000 \Omega/V$  nebo lepší (Avomet). Protože jde o přístroj, který je prvním předpokladem pro práci v amatérské dílně a protože bateriové elektronky je nutné při nastavování přijímače soustavně kontrolovat, aby některá nebyla přetížena, doporučuji každému, kdo se chce pouštět do stavby bateriového přístroje, aby si podobný měřicí přístroj nejprve opatřil anebo zhotovil sám. Síťový přijímač, kde elektronky jsou mnohem méně choulostivé, lze uvést v chod při trošce opatrnosti za použití různých náhražek, jako žárovíček a doutnavek. U bateriového přijímače, obzvláště takového, kde elektronky jsou žhaveny seriově, je takovéto počínání pouhým hazardováním.

Po prvním ověření žhavicího obvodu lze odpojit pomocný seriově zapojený odpor v přívodu baterie a přistoupit k zapojení anodového napětí. Také zde postupujeme pomalu a opatrně. Anodovou baterii připojujeme přes dostatečně veliký seriový odpor, na př. potenciometr 10—15 k $\Omega$ , zařazený v kladném přívodu anodové baterie. Nyní postupně snižujeme hodnotu seriového odporu a měřicím přístrojem stále kontrolujeme napětí na elektrodách elektronek a hlavně na žhavení. Napětí na stínících mřížkách ručkovým měřicím přístrojem naměříme podstatně nižší, než jak je uvedeno na obr. 13. Kdybychom chtěli tato napětí měřit přesně, museli bychom použít voltmetru s dostatečně velkým vnitřním odporem, t. j. elektronkového. Shledáme-li vše v pořádku, můžeme připojit anodovou baterii bez ochranného seriového odporu a jako první nastavíme velikost odporu  $R_{17}$  na takovou hodnotu, při které je anodový proud koncové elektrony asi 7 mA. Nyní můžeme seřídít vyrovnávací odpor ve žhavení na takovou hodnotu, kdy všechna vlákna jsou žhavana 1,4 V, při napětí baterie 4,2; je-li při čerstvé baterii napětí o něco vyšší, pak je malý seriovým odpůrkem upravíme na žádanou hodnotu). Protože velikosti anodových proudů a proudů stínících mřížek jsou závislé na velikosti žhavení a na druhé straně je žhavení závislé na velikosti anodového proudu jednotlivých elektronek, je třeba zkontrolovat znova, zda napětí a proudy všech elektronek jsou v toleranci.

U směšovací elektrony závisí anodový proud a proud stínící mřížky na amplitudě oscilací pomocného oscilátoru. Proto je třeba uvést nejprve tento oscilátor do chodu, ovšem prozatím bez ohledu na kmitočet.

Jako další bod je uvedení do chodu a seřízení síťové části. Jsou zde možné dvě cesty. Buď pomocí pomocného zdroje o napětí přibližně stejném jako je napětí anodové baterie, zapojeném paralelně ke kondensátoru  $C_{19}$ , vyrovnáme nejprve odpor  $R_{16}$  na správnou hodnotu, nebo zapojíme samotnou síťovou část bez připojeného přijímače na síť. Za přijímač zapojíme náhradní zá-

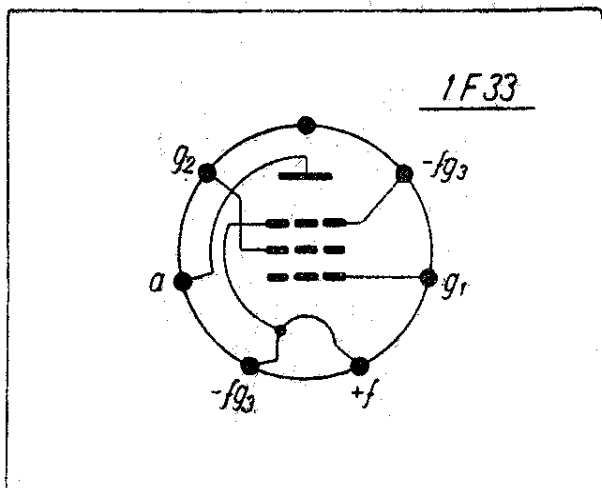
těže. U žhavení zapojíme mezi zemní přívod a odpor  $R_{16}$  pomocný odpor 90  $\Omega$ , který nahrazuje odpor vláken elektronek a paralelně ke kondensátoru  $C_{19}$  odpor 4,7 k $\Omega$  nahrazující odběr anodového proudu. Pak seřídíme nejprve odpor  $R_{19}$ , případně odpor  $R_{20}$  tak, aby při jednotlivých síťových napětích bylo napětí na kondensátoru  $C_{19}$  právě 70 V. Tento druhý postup je výhodnější, protože v našem síťovém usměrňovači máme velké filtrační kapacity a neznámou veličinu, dynamický vnitřní odpor selenového usměrňovače. V závislosti na selenovém usměrňovači, který použijeme, podle velikosti jeho vnitřního odporu, bude usměrňované napětí jednou vyšší a podruhé nižší. Proto síťový zdroj zatěžujeme náhradní zátěží z odporů, které nahrazují odběr anodového proudu a žhavicího proudu. Jelikož jde o odpory, které beztržně můžeme přetěžovat, máme tak možnost si síťový zdroj předběžně seřídít tak, že po zapojení přijímače místo náhradních odporů bude třeba jen nepatrných korekcí hodnot odporu  $R_{20}$ ,  $R_{19}$  a  $R_{16}$ .

Teprve když náš přijímač pracuje správně po stránce stejnosměrného odběru, můžeme přistoupit k jeho sladování. Signální generátor nastavíme na kmitočet 452 kHz a připojíme na řídicí mřížku první mezifrekvenční elektrony a vyvážíme nejprve MF 2 a MF 3. Pak přepojíme signální generátor na třetí mřížku směšovací elektrony a naladíme MF 1. Při ladění a provozu ze sítě nezapomeňte na to, že jde o universální přijímač a že je třeba zvýšené opatrnosti proti doteku s kostrou, která je pod plným síťovým napětím. Nejlépe je zde použít isolačního transformátoru s převodem 1 : 1.

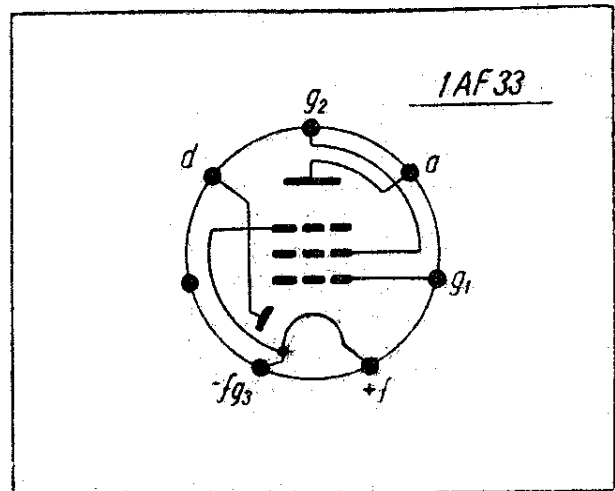
Signální generátor normálním způsobem modulujeme stálým tónem a výstupní napětí měříme na primáru výstupního transformátoru, ke kterému přes kondensátor 1  $\mu$ F a kuproxový usměrňovač (šváb) připojíme jako indikátor výstupního napětí náš ručkový měřicí přístroj. Až potud je sladování a zkoušení stejné jako u rozhlasového přijímače. Aby však náš bateriový přijímač pracoval opravdu optimálně, je nezbytné zajistit co nejpřesnější souběh.



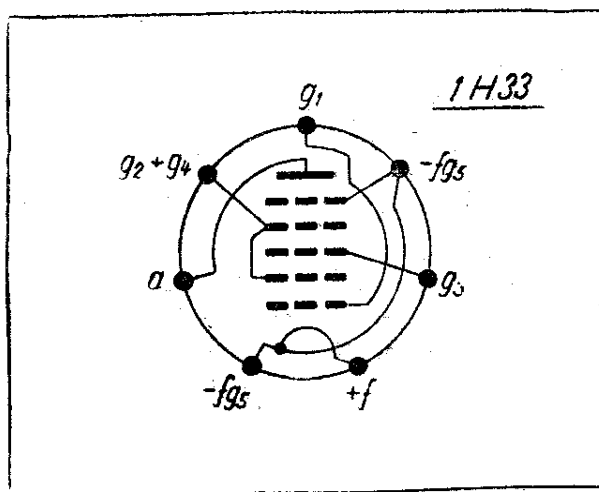
# PROVOZNÍ HODNOTY BATERIOVÝCH ELEKTRONEK



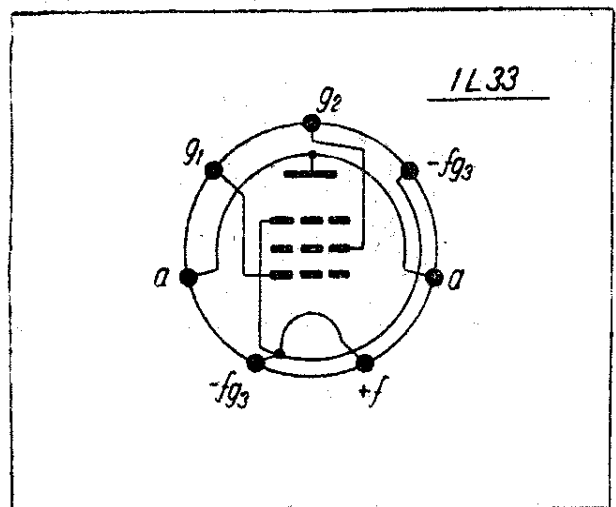
$U_f$	1,4 V			
$I_f$	25 mA			
$U_a$	45	67,5	90	90 V
$U_{g2}$	45	67,5	45	67,5 V
$U_{g1}$	0	0	0	0 V
$I_a$	1,7	3,4	1,8	3,5 mA
$I_{g2}$	0,7	1,5	0,65	1,4 mA
$S$	0,65	0,75	0,7	0,75 mA/V
$R_i$	350	250	800	500 k $\Omega$



$U_f$	1,4 V			
$I_f$	25 mA			
$U_a$	45	67,5	90	90 V
$U_{g2}$	45	67,5	90	90 V
$U_{g1}$	0	0	0	0 V
$R_a$	1	1	1	1 M $\Omega$
$R_{g2}$	3	3	3	3 M $\Omega$
$R_{g1}$	10	10	10	10 M $\Omega$



$U_f$	1,4 V			
$I_f$	25 mA			
$U_a$	45	90		V
$U_{g2+g4}$	45	67,5		V
$U_{g3}$	0	0		V
$R_i$	600	600		k $\Omega$
$R_{g1}$	100	100		k $\Omega$
$I_a$	0,5	1,15		mA
$I_{g2+g4}$	1,6	2,7		mA
$I_{g1}$	124	200		$\mu$ A
$I_k$	2,2	4		mA



$U_f$	1,4 V			
$I_f$	50 mA			
$U_a$	45	90		V
$U_{g2}$	45	67,5		V
$U_{g1}$	-4,5	-7		V
$E_{g1}$	3,2	5		V <sub>ef</sub>
$I_a$	3,8	7,4		mA
$I_{g2}$	0,8	1,4		mA
$R_i$	100	100		k $\Omega$
$S$	1,25	1,4		mA/V
$R_a$	8	8		k $\Omega$
$p$	65	230		mW

# JEDNODUCHÝ PŘIJIMAČ NA CHATU

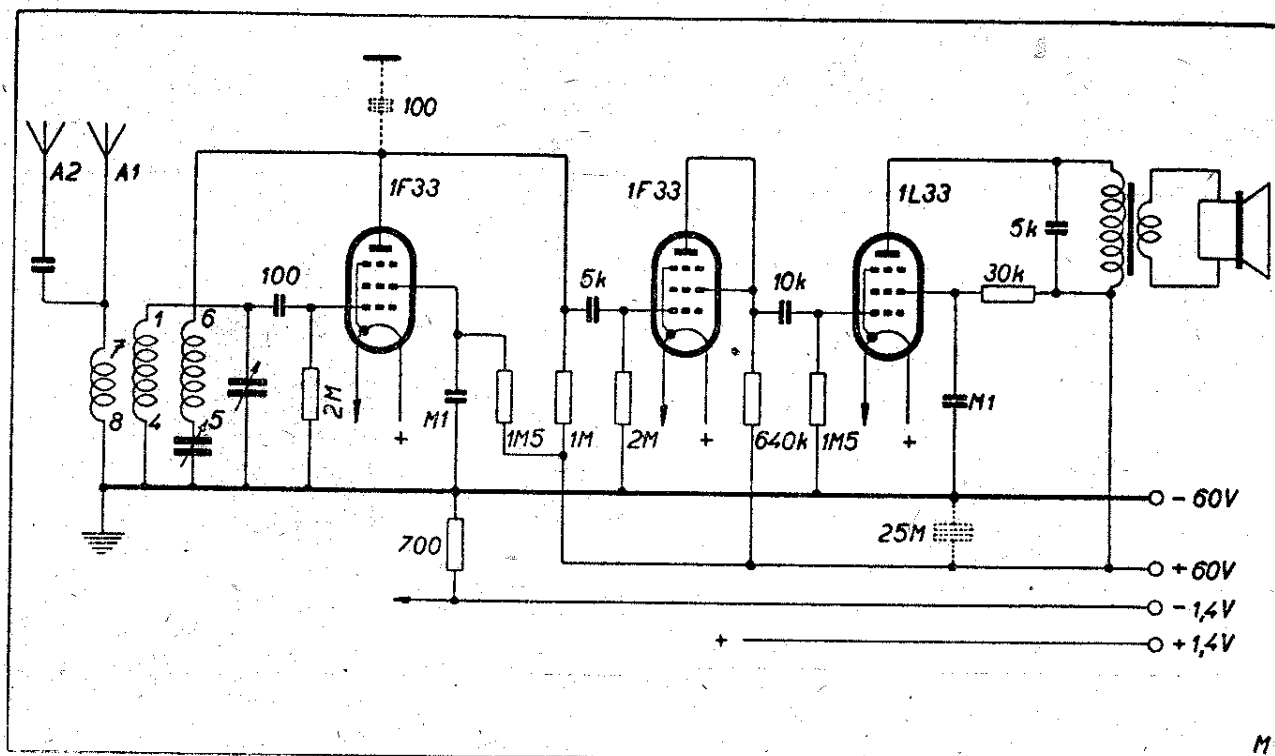
Hleděl jsem zhotovit přijímač co nejjednodušší a levný jak v součas-  
tech tak v provozu a přitom dávající  
dostatečnou hlasitost. Těmto poža-  
davekům dobře vyhoví tři elektro-  
nky. Spotřeba žhavicího proudu je velmi  
malá (0,1 A), takže tři monočlánky po  
Kčs 1,20 vydrží až na tři týdny poslechu.  
Na anodě stačí napětí 60 V. Anodovou  
baterii můžeme sestavit z 20 kulatých  
baterií po Kčs 0,80, takže přijde jen na  
Kčs 16,— a vydrží celé léto.

V přijímači jsem použil dvou elektro-  
nek 1F33 a jedné 1L33. První 1F33 pra-  
cuje jako vf pentoda, druhá jako trioda,  
aby se zamezilo vzniku parazitních osci-  
lací. 1L33 je koncová pentoda, která  
pracuje do výstupního transformátoru  
VT33, který je pro miniaturní bateriové

elektronky speciálně konstruován, je  
maličký a stojí jen Kčs 12,—. Upozor-  
ňuji, že je nutno dodržet předepsané  
hodnoty odporů, protože jinak se objeví  
mikrofonie (zvonění) první elektronky.  
Rovněž je užitečné použít kovové kostry,  
kterou si můžeme snadno ohnout z hli-  
nikového plechu.

Cívkovou soupravu nebudeme vinout,  
použijeme hotové středovlnné za Kčs  
5,60. Krátké vlny by bylo možno též  
zamontovat, pro jednoduchost a pro  
zmenšení rozměrů skříňky jsem od nich  
však upustil. Kdo by si nechtěl dát práci  
s výrobou zvláštní malé skříňky, může  
použít kufříku na gramodesky, který se  
prodává v různých barvách za Kčs 17,50  
v Gramofonových závodech a v prodej-  
nách Bazaru.

*Mir. Růžička*



RADIOVÝ KONSTRUKTÉR SVAZARMU, návody a plány Amatérského radia. Vydává Svaz pro  
spolupráci s armádou v NAŠEM VOJSKU, vydavatelství n. p., Praha. Redakce Praha I, Národní 25  
(Metro). Tel. 23-30-27. Řídí František SMOLÍK s redakčním kruhem (Josef ČERNÝ, Vladimír DANCÍK,  
Antonín HÁLEK, Ing. Dr. Miroslav JOACHIM, Ing. Alexander KOLESNIKOV, Ing. Dr. Bohumil  
KVASIL, Arnošt LAVANTE, Ing. Oto PETRÁČEK, Josef POHANKA, laureát státní ceny, Josef SEDLÁ-  
ČEK, Vlastislav SVOBODA, laureát státní ceny, Zdeněk ŠKODA). Administrace NAŠE VOJSKO n. p.  
distribuce, Praha II, Vladislavova 26. Tel. 22-12-46, 23-76-46. Vychází měsíčně. Ročně vyjde 10 čísel.  
Cena jednotlivého čísla 3,50 Kčs, dvojčísla 7 Kčs, předplatné na rok 35,—Kčs. Rozšiřuje Poštovní  
novinová služba. Objednávky přijímá každý poštovní úřad i doručovatel. Tiskne NAŠE VOJSKO n. p.  
Praha. Otisk dovolen jen s písemným svolením vydavatele. Příspěvky vrací redakce, jen byly-li vyžádány  
a byla-li přiložena frankovaná obálka se zpětnou adresou. Za původnost a veškerá práva ručí autoři pří-  
spěvků. Toto číslo vyšlo 10. května 1955. VS 130.292, PNS 319.

# ČTĚTE RADIOTECHNICKOU LITERATURU

---

## **A. V. Batrakov - A. J. Klopov: JAK ZACHÁZET S TELEVISNÍM PŘIJIMAČEM**

Autoři vysvětlují zařízení televizního přijimače a uvádějí, jak jej správně vyladit a seřadit, abychom dosáhli nejlepšího obrazu. Doplněno mnoha vyobrazeními. Kart. 3,50 Kčs.

## **A. D. Batrakov - S. Kin: ZÁKLADY RADIOTECHNIKY**

Kniha zasvěcuje srozumitelným způsobem do základů radiotechniky, dává praktické pokyny k sestavování přijimačů a popisuje jejich vybavení i všechny součástky. Množství vyobrazení. Váz. 12,95 Kčs.

## **V. G. Borisov: MLADÝ RADIOAMATÉR**

Úvod do elektrotechniky a radiotechniky, vysvětlení všech druhů rozhlasových přijimačů a návod k jejich stavbě i k stavbě měřicích přístrojů. Přehledné tabulky a obrázky. Váz. 13,75 Kčs.

## **S. E. Chajkin: SLOVNÍK RADIOAMATÉRA**

Slovník vysvětluje základní i speciální termíny z oblasti radiotechniky a pomáhá radioamatérům, aby se vyznali v odborných názvech a pojmech. S nákresy a obrázky. Váz. 13,75 Kčs.

## **V. G. Korolkov: MECHANICKÝ ZÁZNAM ZVUKU**

O vývoji mechanického záznamu zvuku od prvního fonografu až po dnešní systém stránkového zápisu zvuku – dále o základech akustiky, způsobu mechanického zápisu zvuku i o tom, jak sestavit nahrávací a reprodukční zařízení. Množství nákresů. Kart. 5,97 Kčs.

## **V. A. Zarva: MAGNETICKÉ JEVY**

Autor vysvětluje fyzikální podstatu magnetismu i elektromagnetismu a možnosti využití magnetických jevů v radiotechnice a elektrotechnice. Hlavní pozornost je věnována střídavému magnetickému poli. Publikace seznámí čtenáře také s elektromagnetickou indukcí a ukáže na možnosti jejího použití v technice. Přeložil Zd. Novák. Kart. 9,27 Kčs

záznam zvuku	110	Mikroskop elektronový	119
zesilovač	111	Modulace	119
zpětná vazba	111	Modulátor	119
		Motórky	120
		Multivibrátor	120
		M — různé články	120
			*
Ladění, ladící obvod	111	Náčíní, nářadí, nástroje	120
Lepidla a tmely na patice elektronek	111	Napětí	121
Lístkovnice amatéra	111	Navíječky	122
Logaritmické pravítko	111	Nomogramy	122
L — různé články	111	N — různé články	122
			*
Magnetismus a magnetovací stroje	112	Obrazovka	122
Mechanismy pohyblivé	112	data obrazovek	123
Měření	112	Obvody	123
kondensátorů	112	Odpory	124
magnetických činitelů	112	Opravy radiosoučástek a přijímačů	124
modulace	113	Opravy přijímačů a uvádění do chodu	124
napětí	113	Oscilátory	124
odporů	113	Otázky a odpovědi pro zkoušky RO a OK	126
různé	113	O — různé články	126
Měřidla	113		*
ampérmetr	113	Pájedla a pájení	126
kmitočtoměr	114	pokyny pro spájení	127
měřič	114	Panoramatické přístroje	127
metronom	114	Počty a počítačí stroje	127
modulometr	114	Polní den	127
multivibrátor	114	Poruchy a jejich odstranění	128
můstky	114	zařízení pro omezení poruch	128
měřidla pro nevidomé	115	přístroje pro hledání poruch	128
ohmmetr	115	sledovače signálu	128
oscilátor	115	Potenciometry	128
oscilograf a osciloskop	115	Povrchová úprava	129
oxymetr	116	Pračka	129
pasivní pulsový čtyřpól	116	Předpisy a zákony o radiotechnice	129
pomocný vysilač	116	Přepínače	130
Q-metr	116	Přijímače — viz též superhety	130
reflektometr	116	amatérských pásem	130
resonance	116	s přímým zesílením	131
S-metr	116	jednoelektronkové	131
telekomunikační	116	dvouelektronkové	131
termostat	116	tříelektronkové	132
vlnoměr	116	čtyrelektronkové	132
voltmetr	117	pro zvláštní účely	132
voltampérmetr	117	Přístroje pro nedoslýchavé	133
wattmetr	118	P — různé články	133
všeobecné články o měřidlech	118		*
normály	118		
Mezifrekvenční transformátory	118		
Mikrofony	119		

Q-činitel jakosti	134	Transformátory	145
QSL	134	síťové	145
	*	vazební, převodové a výstupní	145
Radiolokace (radar)	134	všeobecné články o transformátorech	146
Radiotechnika	134	T — různé články	146
škola radiotechniky	135		*
škola radiotechniky pro začátečníky	135	Urdoxy	146
Relé	135	Usměrňovače	146
Reproduktor	135	výbojky	147
Rozhlas	136	U — různé články	147
Rušení	136		*
R — různé články	136	Vakuum	147
	*	Vedení	147
Ředidla	137	Vektory	147
	*	Vibrátor	147
Sluchátka	137	Vlny	148
Směšování a směšovače	137	Vlnoměr	148
Spínač	138	VKV	148
Spoje	138	Vrták a vrtání	148
SSSR	138	Vynálezy	148
Stabilisátory a stabilisace	138	Vysilače	148
Stínění	139	všeobecné články o vysilači	149
Stupnice	139	Vysilači-amatéri a vysílání	150
Superhety — viz též přijimače	139	V — různé články	150
Tesla — schemata a popisy	141		*
S — různé články	141	X-paprsky	151
	*		*
Šroubky	142	Záznam zvuku	151
Štítky	142	Zdířka	151
Š — různé články	142	Zdroje	151
	*	Ze zápisníku amatéra-vysilače	152
Telefon	142	Zesilovače	152
Telefonie	142	všeobecné články o zesilovačích	153
Telegrafie	142	Zeslabovače	154
přístroje telegrafní	143	Zkoušečka	154
Televise	143	Zpětná vazba	155
přijímače televizní	143	Zrcadlové kmity	155
všeobecné články o televizi	143	Z — různé články	155
Thermo	145		*
Tlumivka	145	Žárovky	155
Tón	145	Železová jádra	156
Tónová clona	145	Žhavení	156
		Ž — různé články	156

#### REJSTRÍK ČLÁNKŮ Z RADIOTECHNIKY. Opravte si laskavě tyto chyby:

str. 98 generátor obdélníkového průběhu E 1/49-6	str. 132 univerzální dvouelektronkový přijímač RA 5-6/45-42
str. 100 příjem a počítání impulsů E 3/49-54	str. 134 radiolokace - laboratoř RA 10/47-273
str. 114 měřič nemagnetického povlaku železa E 10/51-231	str. 149 kontrola chodu vysilače AR 12/52-280
	str. 154 zesilovače třídy B - výpočet souměrných AR 11/52-250