



无线电 4
WUXIANDIAN 1962

赵雪



①



②

北京电视台

北京电视台是我国的第一座电视台，它是从1958年9月起开始正式广播的。现在，上海、天津、哈尔滨、长春、广州、武汉等大城市也都已建立了电视台。它们经常播送各种节目，以丰富人民的文化生活。

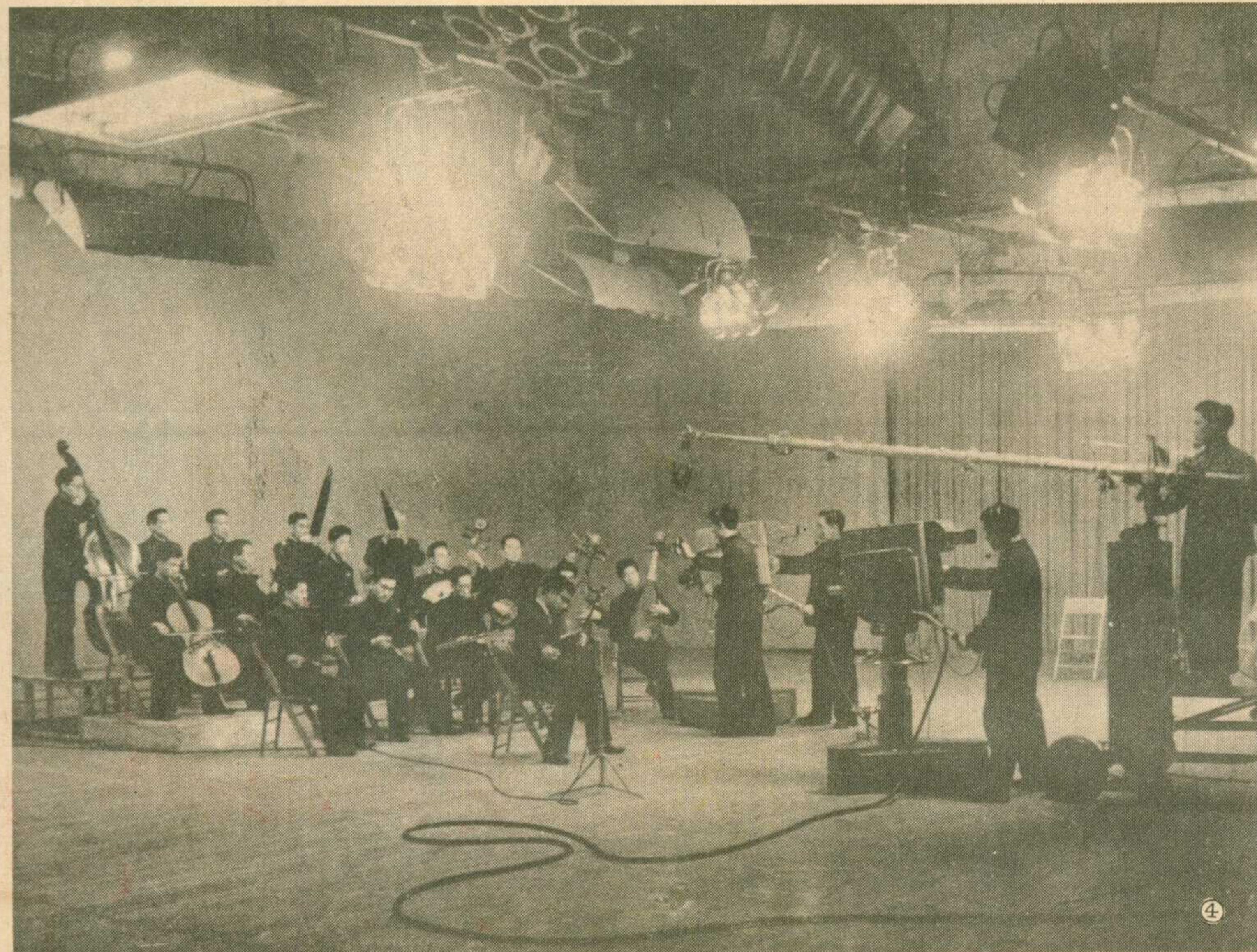
北京电视台的全部设备都是我国自己制造的，除了播送国际、国内新闻外，还有电影、音乐、舞蹈、戏剧以及体育比赛等方面的节目。同时也播送科学技术知识以及为少年儿童编排的专门节目。

从1960年起，它又和北京市教育局共同开设了电视大学，吸收广大的工人、技术人员、教师、机关干部和解放军军官在业余时间参加学习。

本刊记者摄影



③



④

①小播送室，
是专为广播员报
告节目等所设置
的。

②机关干部在
电视机前听课

③儿童剧“送
盐”正在播出中

④北京电影制
片厂乐团在大播
送室里播送民间
音乐板胡独奏

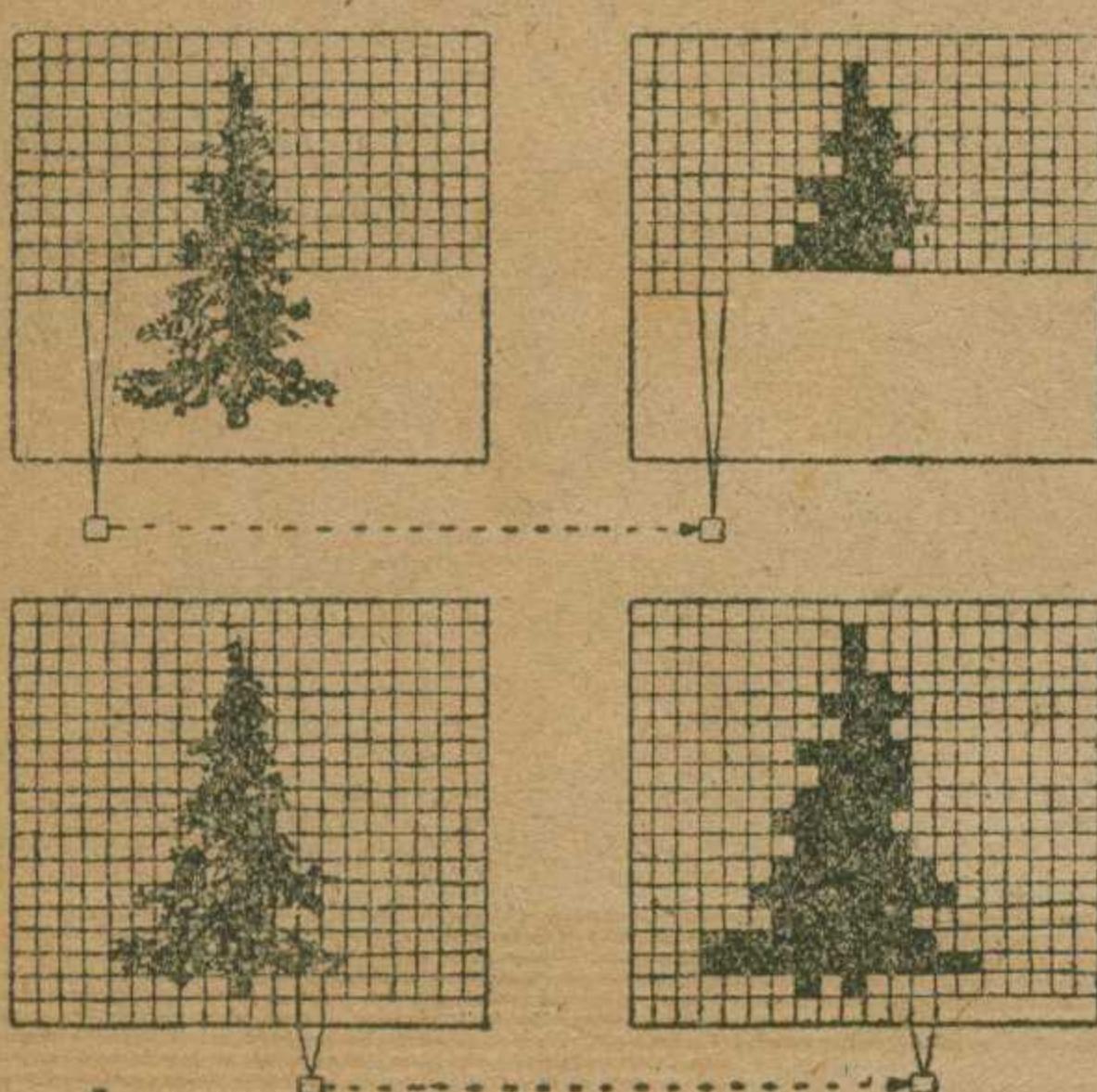
我們在电视机面前看过电影，欣赏过芭蕾舞，听过相声，上过电视课，可是这些电视广播节目是怎样传过来的呢？在这篇文章里打算粗浅地谈一谈这个问题。

首先我們來研究怎样才能把一幅靜止的图画傳到远处去。这可以用小孩子喜欢玩的积木来打比方。例如把許多黑的、白的积木块按一定的規律排列起来，就能拼出一幅图画来，图1上的一顆松树就是这样拼起来的。要把这幅图画送到远处去，并不一定把积木块装在箱子里运走，只要把黑、白积木块的排列次序告訴对方，对方就能用另一套黑、白积木块拼出这幅松树的图画来。但是这个排列次序又怎样才能让对方知道呢？在电视技术里是用电的方法来完成这个任务的。下面用一种很简单的图象做例子來說明。

假定被傳送的图象是图2上画出的一个长方形，上、下两部分小方块都是白的，中間小方块是黑的。当有光

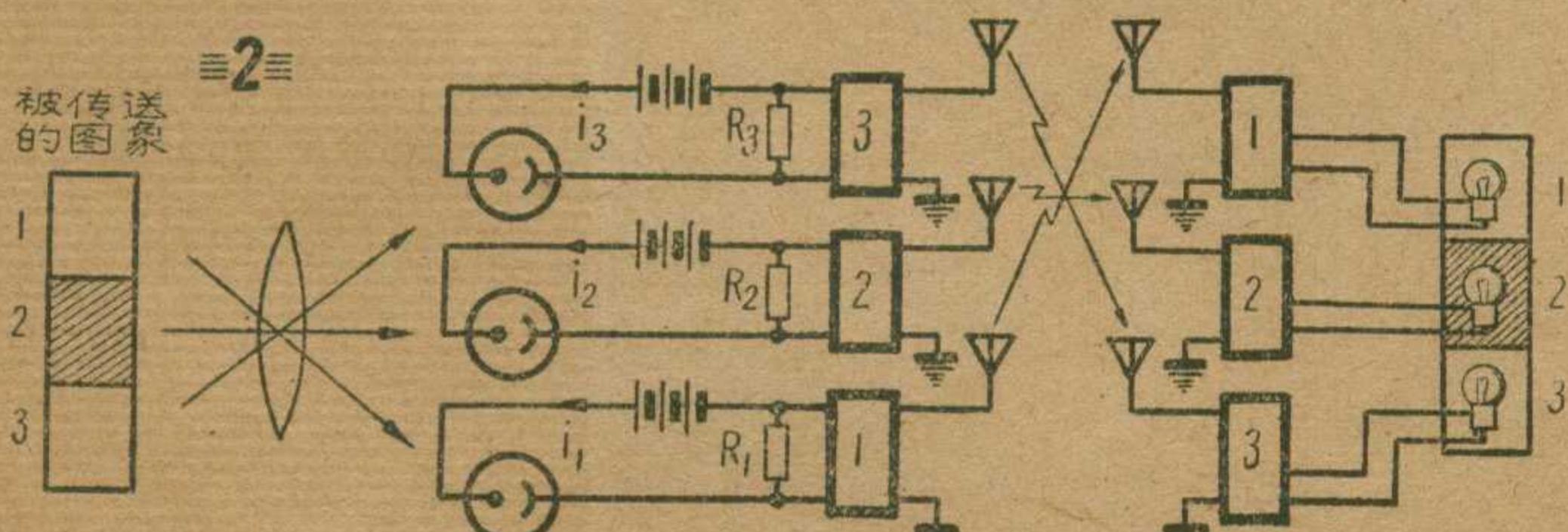
線照射着这个图象时，第1、3两个小方块上反射出来的光，通过透鏡后，分別射到光电管1、3上；小方块2上反射的光通过透鏡射到光电管2上。三个光电管受光照射后，

它的阴极有电子发出来（光电效应），飞到阳极，光电管导电，因而在三个电路中分別有电流 i_1 、 i_2 、 i_3 流通，由于小方块1、3都是白的，反射到光电管1、3上的光線很强，由光电管阴极飞出的电子多，所以电流 i_1 、 i_3 很大；而小方块2是黑的，反射出来的光很微弱， i_2 就很小。这些大小不同的电流流过电阻 R_1 、 R_2 和 R_3 后，将相应地在它們上面产生大小不同的电压降，它們將作为电信号，經過发射机1、2、3和所連接的天綫发射到空中，傳播到接收地点，被接收天綫收下来，再經過接收机1、2、3后加到三个小灯泡上，把小灯泡点亮。因为发送端电阻 R_1 、 R_3 上送



三

发出來（光电效应），飛到阳极，光电管导电，因而在三个电路中分別有电流 i_1 、 i_2 、 i_3 流通，由于小方块1、3都是白的，反射到光电管1、3上的光線很强，由光电管阴极飞出的电子多，所以电流 i_1 、 i_3 很大；而小方块2是黑的，反射出来的光很微弱， i_2 就很小。这些大小不同的电流流过电阻 R_1 、 R_2 和 R_3 后，将相应地在它們上面产生大小不同的电压降，它們將作为电信号，經過发射机1、2、3和所連接的天綫发射到空中，傳播到接收地点，被接收天綫收下来，再經過接收机1、2、3后加到三个小灯泡上，把小灯泡点亮。因为发送端电阻 R_1 、 R_3 上送



——朱邦俊——

出的信号强，相应地小灯泡1和3很亮；但 R_2 送出的信号弱，小灯泡2很暗。如果我們把三个小灯泡放在尺寸与发送图象中三个小方块一样大的三个小方格子里，那末上、下两个小方格很亮，中間的很暗。这样图象就通过小方格里光線的亮、暗显示出来，也就达到了傳送图象的目的。

任何一幅图画，不管它多么复杂，都是由很多的小方块組成的，有的小方块是白的，有的是黑的，有的是深淺程度不同的灰色的，只不过这些小方块非常小，小到只有一小点。不信你把一張很清楚的照片放在放大鏡下去看一看，就会发现，原来它是由許許多很小的黑白点子构成的（图3）。通常我們叫这些小点子为“象素”，也

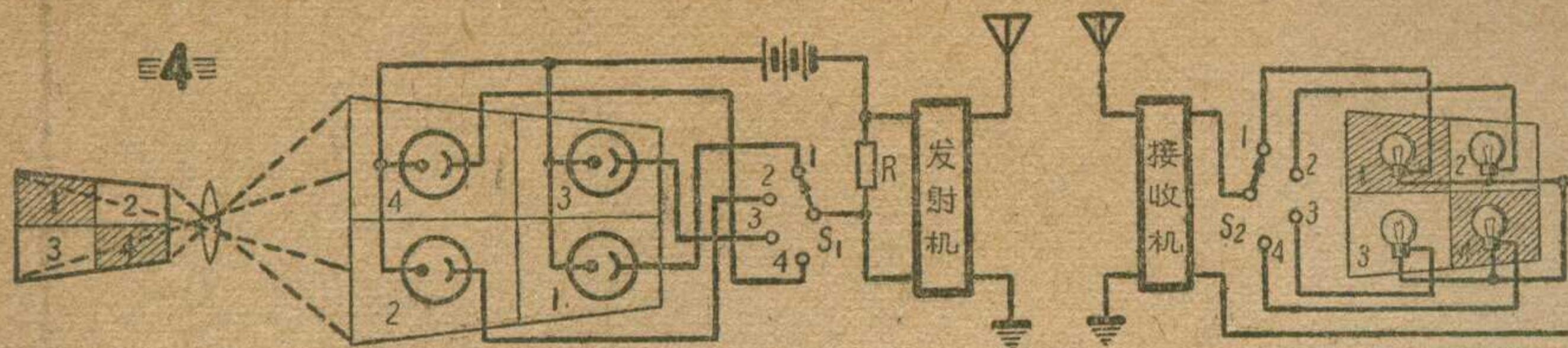


三

就是构成图象的元素。从这里我們就想，是否能用上述方法来傳送复杂的图象，也就是把每个象素上的光各通过一个光电管和一套发射机和接收机傳到对方去。但是这样一来，需要的光电管和发射机、接收机等設備将是多得惊人，例如，目前电视技术中采用的分成625行的一幅图象上大約有50万个象素，这就需要有50万套傳送設備，显然是办不到的，需要另想别的法子。

如果把一支点着的紙烟在黑暗中很快地划一个圈，就会看到一个亮的連續的光圈。这是因为眼睛能把看到的景物保留一段短暫的时间，大約 $1/10$ 秒。从这个現象我們得到了启发，在上述傳送简单图象的方法里，小灯泡不必同时点亮，只要构成图象的所有小灯泡在 $1/10$ 秒時間內依次点亮，这样最后一个小灯泡点亮时，第一个小灯泡在眼睛里留下的发亮的感觉还未消失，結果看到的仍是一幅完整的图象。用来点亮各小灯泡的信号，在時間上既然可以先后依次到达，那末发送图象也就不必把各个象素上的光同时变成电信号，可以一个接一个地依次变换。这些在時間上有先后的电信号在傳送过程中相互并不混杂，因此只要用一套发送和接收設備，就能完成信号的傳送了。

例如图4上的一幅图象是由1、2、3、4四个小块构成。将它反射出来的光經過透鏡分別投射到四只光电管上。各光电管的电路閉合与断开受轉換开关 S_1 的控制。当 S_1 依次从接点1轉換到2、3、4时，光电管1、2、3、4将依次和电池接通，产生信号电流。这些信号将依次經過发



射机和天綫傳到空中；被接收天綫收到后，送入接收机，受轉換开关 S_2 的控制，依次加到小灯泡1、2、3、4 上。如果 S_2 和 S_1 同步地轉動，也就是同时轉到1或2等接点上，那末小灯泡将依次点亮。由于前述視覺暫留現象，它們看起來还是一起点亮的。

因为組成图象的小方块有白有黑，所以反射出来投射到光电管上的光也有强有弱，从而信号电流有大有小，那末到达接收点点燃小灯泡的电流也不一样，它們的亮度也就不同。象素1、4是黑的，小灯泡1、4发光很暗；象素2、3是亮的，小灯泡2、3也很亮。这样图象就傳到了对方。

說到这里为止，我們还只能把靜止的图象傳到別处，至于我們在电视机屏幕上看到的歌舞、話剧、球場

比賽等活動的图象又是怎样傳送的呢？原来这就是利用电影的道理實現的。

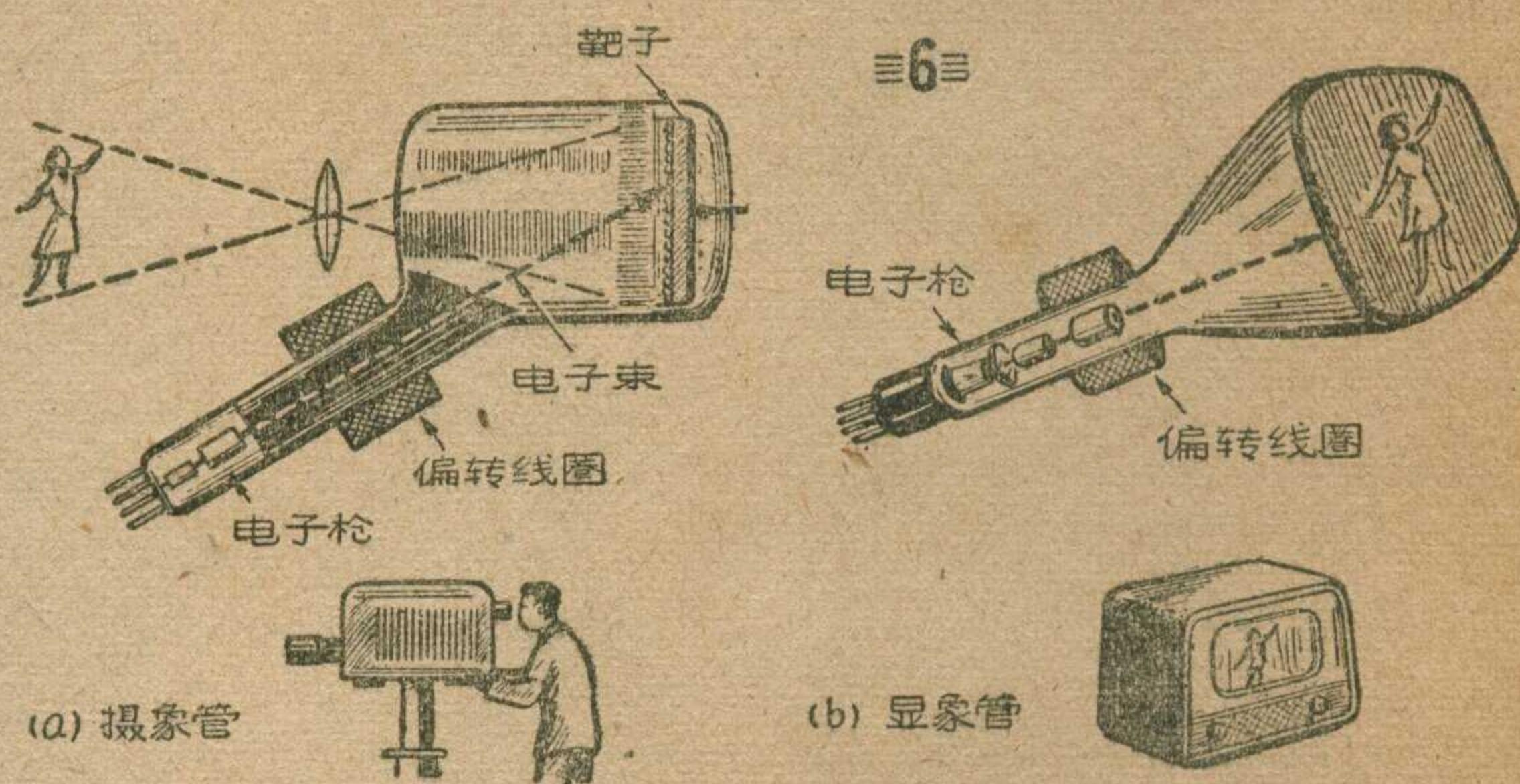
如果我們很快地在一秒钟內把25張連續拍成的活動影象的胶片（例如图5就表示一个溜冰动作中的各个步骤）在电影机放映镜头前傳过，那末这些不同状态的靜止图象，由于視覺暫留，使我們在銀幕上看到一个平稳而自然的溜冰动作。利用这个道理，如果我們很快地用上述方法把一系列連續的靜止图象傳送到对方，电视机接收机的屏幕上就出現了活動的图象。但这时傳送象素的速度要非常高才行，在 $\frac{1}{10}$ 秒钟內要傳送125万个象素。这相当于上述的轉換开关要有几十万个接点，而且轉換速度需要非常快。这在目前的電視技术中，是用一种专门的电子射綫管——攝象管（图6，a）来實現的。最简单的攝象管是一个形状很象水勺的真空管泡，在管子的一端装有一块云母板，上面布滿了很多直徑小到 $0.05\sim0.01$ 毫米的光电小銀粒，彼此互不相靠，通常叫它“感光嵌鑲板”；在板的另一面还有一片金屬导电体称“信号板”，它們通常合起来称为“靶子”。靶子上面的这些小銀粒就起了上述光电管的作用，有光綫射上

去它能发射出电子。攝象管的細长部分（管頸）的一端装有不断发射出成束电子的电子枪。管頸外面套着一些“偏轉線圈”，能使电子射束沿纵向和横向偏轉，因而在它的控制之下，

电子束从电子枪射出以后能在不同時間打到靶子的不同点上。采用專門的电路，使偏轉線圈通过某种鋸齒状的电流，就能使电子射束按照图7 ①②③……次序射到靶上各点。当电子射束依次打到靶面各个小銀粒上时，这些“小光电管”将使电路內不断有电流流通。因此电子射束好象起了上述“轉換开关”的作用。

攝象管前的图象的各象素有亮有暗，射到靶面各小銀粒上的光綫也就有强有弱，因此电路內流通的电流将时大时小，这决定于各小銀粒受光的强弱。例如第①点是亮点，电子射束射到这点时电路里的电流就大；若第②、③点都是暗点，电流就小。这样，各点光綫强弱不同的一幅图象就被变换成为一系列大小在变化的电信号。

在电视接收机中是用一种專門的电子射綫管——显



象管（图6,b）来显示图象的。显象管里也有一个电子枪，不断发射出电子；也有一些偏轉电子射束用的綫圈。在显象管的另一端装有一个螢光屏。电子枪和偏轉装置的作用和攝象管中的相同。螢光屏在电子束的轰击下会发光，它的作用相当于很多如前面說的小灯泡。

如果显象管內电子射束的偏轉也和攝象管一样，以致电子射束也是按图7的次序，并且与攝象管电子射束同时开始，打到第①、②、③……各点上，那末不同强度的信号电流經過发射机、发射天綫和接收天綫送入电视接收机后，便加到显象管上，显象管的螢光屏上将显示出和攝象管前面一样的图象。电视节目中的声音（通常称为“伴音”），是随电视影象信号一起傳送的。

实际上，还需要播送室、控制与監視設備、发射机、发射天綫、接收天綫等設備，这里就不一一介紹了。

如何提高无线电收发报的质量

书 龙

无线电收发报运动是我国开展較广泛的国防体育运动项目之一，早在1952年就已开始。自从1956年以来，我国的收发报运动水平提高很快，特別是速度的提高尤为显著。从前，报务工作者們一般认为收报速度达到每分钟140~160字的水平，已經是技术不錯的了。但是收发报运动员們的成績表明，只要掌握正确的学习方法，在不长的学习時間內，抄收即可达到分速200字以上。不仅长碼、短碼可以，就是难度較大的字碼也可以。近两年来，一些优秀的收发报运动员們，抄收水平已达分速300字以上。当速度达到每分钟300字以上时，运动员在一秒钟之内，要反应出电碼符号5个以上，同时要准确迅速地抄录（或打印）在紙上，因此要求具有高度的听辨反应能力和娴熟的抄收技巧。虽然如此，优秀的收发报健儿并不认为这已到极限，仍要改进技术，挖掘潜力，准备向更高的速度前进。收报如此，发报也如此，我国优秀的自动鍵手們，拍发速度已达分速200字以上，这时，一份50組字（每組4个电碼）的短碼电报报文，在自动鍵手的手下，只要一分钟時間即可拍发完毕。目前，发报的速度仍在繼續提高。

可是，衡量无线电收发报运动的技术水平，不仅仅是只凭速度，质量也是非常重要的。我国的收发报运动员，过去在提高收发报速度方面取得了优良的成績。今后的努力方向，应在提高收发报速度的同时，大力提高收发报的质量。只有这样，才能促进无线电收发报运动水平得到全面的提高，使收发报运动更切合实际需要。此外，我們还应看到，在今后的国际比赛中，对质量的要求将更加严格。为了在未来的国际比赛中爭取新的胜利，大力提高质量也是必要的。

国家体委陆上运动司下发的1962年度收发报竞赛規則，就体现了要求质量从严的精神，这可以从新規則与1960年度旧規則（1961年度規則与1960年度的相同）的对比中明显看出。为了便于說明，現列表于下：

規則 年度	收 报				发 报		
	抄收 組數	允許 錯情	字体要求	提增 幅度	有无干扰	拍发 时间	允許 錯情
1960	50組	10个	裁判根据 报底校对	5个字	无干扰	5分钟	10个
1962	75組	2个 5个	自己誊写	10个字	无干扰 有干扰	5分钟	5个

新規則中增加了有干扰收报的項目；每次抄收的組数較前增加，而允許的錯誤数却較前減少了。此外每个速度的提增幅度也較前增大，对抄收字体方面也有了比

較严格的要求。在发报方面，允許的錯字也較过去減少了。从这些方面可以看出，新規則对质量的要求已大为提高。实行新的竞赛規則以后，可能在抄收速度方面会暂时下降一些，发报得分率也許会降低一些。但只要我們认识到提高质量的积极意义，改进学习方法，适应新的要求，在提高质量的基础上，注意提高速度，經過一段艰苦的努力，定可达到收发报又快又好的理想水平。

如何在經常的练习中貫彻新規則的要求，使收发报的质量迅速提高，并在保证质量的前提下來提高速度呢？这里提出几点意見，供大家参考。

一、严格掌握“循序漸进”的原則，稳收稳发，不急不躁，逐步提高练习速度。

有干扰收报是一項新的比賽內容，由于干扰比例較大（規則規定抄收信号音量与干扰信号音量的比例为2:1），加之学习經驗缺乏，更应耐心摸索，稳步适应。

对提速时机的掌握應該比以往更严一些。如果过去抄收經常保持錯情在5个以内时，即可考慮提速，那末現在却應經常保持在全对或偶尔錯1至2个的情况才能考慮提速。

二、“平时要求严，比賽成績好”的老經驗，在目前更显得重要。练习时組数可适当增多一些，最好采用100組。发报應該练习能坚持較长的时间。收发报的练习都作到心中有数，不抄糊塗报，不发低质报，力爭每一份都全对或少錯，在保证质量的前提下提高速度。

三、加强“基本功”的练习。实行新規則之后，基本功的好坏与收发报成績影响更为密切。如果说以往由于基本功不熟练，质量低一些，还能取得名次和較好成績；現在却常会因质量差而过早淘汰或不得分，結果造成个人成績大大下降和集体的失敗。因此，每个运动员都要加强基本功的练习。

手抄运动员的字体要力求区别明显，辨认容易，可适当增加练字時間和誊写次数。机抄运动员要加强回行和看打练习，利用窄紙面增加回行练习次数，并多练左手鍵位和短信号（例如E〔·〕、I〔..〕等字碼）鍵位的連打。发报常产生失真的字要重点练习，使失真減至最少。自动鍵发报应固定速度，大力稳发，以提高得分率。

四、每次练习的幅度不宜过小，可多练习几个速度，使头脑有新鮮的感觉，不致易于疲劳。练习速度也不要一味偏低，可經常有計劃地試抄（发）較高速度，一方面为提速創造条件，另一方面也可调剂学习情緒，增进学习效果。

灵敏度助敌人 噪声

徐群济

“放大量愈大，灵敏度愈高。”对吗？

无线电信号从发射台的天线出发，经过了长途跋涉，终于到达了接收地点。但通过长途的旅行，信号的能量已变得非常微弱了。接收天线抓住了这点微弱的能量，通过接收机的放大，在耳机或喇叭中仍能听到宏亮的声音。接收机对于微弱信号的接收能力，就叫做接收机的“灵敏度”。灵敏度常用微伏作单位，它表示当接收机能维持正常工作时（即保证正常的输出功率和规定的信号噪声比时），在接收天线上应该感应的最小信号电动势。灵敏度高的接收机，只要在它的输入端加上很微弱的信号，就能使接收机正常工作，所以它能收到远地的无线电信号，也就是能增大通信距离，或允许发射机的功率减小。

一般来说，接收机的放大量愈大，它的灵敏度就越高。但是当无限增加接收机的放大量时，灵敏度是否也跟着无限增高呢？实践的结果告诉我们并不是这样。当放大量增高到某一限度后，接收机的灵敏度就不再增加了，也就是说，灵敏度有一个最高的极限。为什么会出现这种令人奇怪的现象呢？原来在接收机内部及整个宇宙空间中都充满着灵敏度的敌人——噪声。由于噪声的存在，当信号很微弱时，到达耳机的噪声电压可能比信号电压还要大，这时我们要从杂乱的噪声中去听取所需要的信号就非常困难了，因为信号常被噪声所掩盖以致不能分辨。每一种通信方式都需要使输出端的信号比噪声大一定倍数，否则通信就要受到影响。表1中列出几种通信方式所需要的信号和噪声的比值。

在输入噪声很大的情况下，提高放大量是不会提高接收机的灵敏度的。因为在放大信号的同时也放大了噪

通信方式	听觉电报	波纹电报	印字电报	通信调幅电话	调幅广播	调频广播
信号/噪声	0.5 ~ 4	4 ~ 25	10 ~ 100	15 ~ 100	50 ~ 100	3 ~ 10

表 1

声，并且放大器本身也产生噪声，所以在接收机输出端，放大了的信号仍被放大了的噪声所掩盖，使我们不能鉴别信号和噪声。这时，接收机的灵敏度就不是决定于放大量而是取决于噪声的大小了。要想进一步提高灵敏度，就必须想办法来降低噪声。

噪声是从哪里来的？

对于不同的波段，噪声的主要来源是不同的。在长、中、短波段中，影响灵敏度的噪声主要来自外界的干扰。自然界中，闪电是一种严重的干扰，每一次闪电都产生能量极大的无线电辐射。据统计，地球上每秒钟要发生

100次左右的闪电。在城市中，各种工业用的或生活用的电器在不停地工作着，电动机、电焊机、电铃、汽车点火设备以及一切在工作中会发生放电和电火花的设备，都会产生无线电干扰，这些天电和电器设备使接收机不断产生喀啦喀啦哩哩剥剥的噪声。要减少这种讨厌的噪声影响，就必须使输入接收机的信号强度比噪声大许多倍才行。

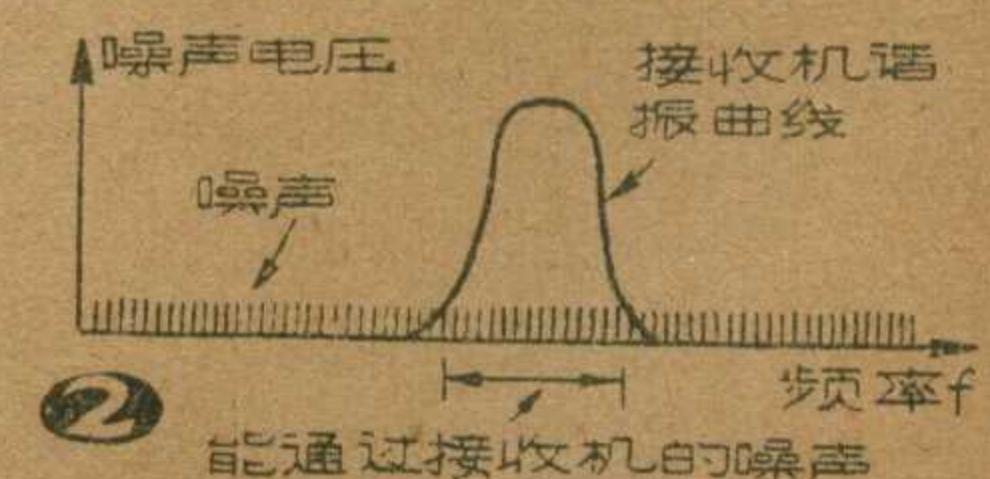
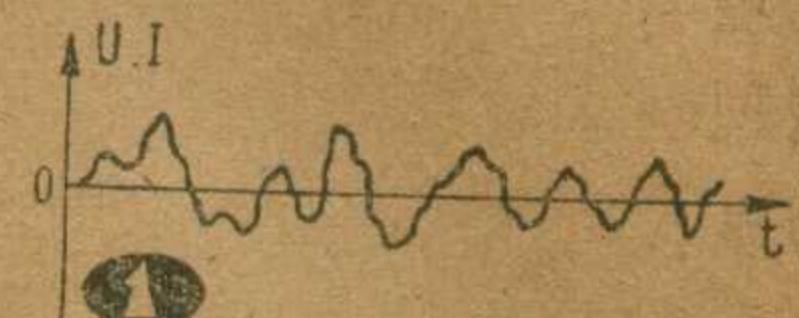
当频率高于30兆赫，也就是进入超短波段后，天电和各种电器设备的噪声影响就大大降低了，天空中相对地变得寂静起来。这时，潜伏在接收机内部的敌人——内部噪声，便成了我们的主要敌人。

我们知道，物质中的粒子都是处在不断的运动中。气体、液体的分子不断运动着和碰撞着，固体中的原子和分子也在不断振动着。在导体中，电子不像在绝缘体中那样被紧紧束缚在每个原子周围，而是可以自由运动的。于是导体中的这些自由电子也像液体和气体的分子一样，不断地作着杂乱的运动和碰撞。当温度升高时，这些电子获得更多的能量，杂乱的运动也就愈剧烈了。这种杂乱的电子骚动在导体中形成了一股大小和方向都作无规则变化的电流，这电流在电阻和回路上产生的电压降也是作无规则变化的（图1）。这些无规则变化的电压和电流就成为接收机内部噪声的一个来源。当温度增高时，随着电子骚动的变剧，噪声电流和电压也成正比地增加。这种由于电子热骚动产生的噪声，听起来是沙沙的連續声音，因此叫它起伏噪声，又因它是电子热运动产生的，所以也叫做热噪声。

接收机中另一个主要的噪声来源便是电子管。我们知道，电子管是依靠阴极不断发射电子来工作的，但是电子从阴极飞出的数量并不是每个时刻都相同的，有时多一些，有时少一些。并且从阴极到板极的途中还要经过控制栅、帘栅和抑制栅等电极，每个时刻落到这些电极上的电子数量也是不等的，因此到达屏极的

电子数量在每一瞬间都是不均匀的，所以在屏极电流中夹带着一种不规则的变化，这不规则变化的屏流就在屏极负载上产生了噪声电压。这就是通常所说的散弹效应。

由电子骚动而产生的噪声电压和电流中，包含着从零到无限大的频率成分。这样多的频率并不可能全部通过接收机，因为接收机是具有选择性的，它只能让一个频带通过。因此，在复杂的噪声中，只有和接收机通频带相同的那部分噪声能通过（图2）。由此可見，接收机的通频带愈宽，通过接收机的噪声就越多。也就



是說輸出端的噪声大小是和接收机的通頻帶成正比的。我們知道，電視接收机的通頻帶要比普通電話接收机寬得多，在其他条件相同的情况下，電視接收机輸出的噪声就較大，也就是說電視接收机比電話接收机的灵敏度要低。

在大气层之外，太阳和許多星体产生的无线电輻射也是噪声的来源，我們把这种噪声叫做宇宙噪声，它也具有起伏噪声的性质。其中最强的辐射来自銀河系中心附近的天蝎宮，干扰的频率約在 60 兆赫附近。

和噪声作斗争

在长、中、短波段，天电和各种电器的干扰要比接收机內部的噪声厉害得多，在这些波段，應該尽量避免和降低外部干扰的影响。

天电的发生具有强烈的地区性，它們大多数都发生在赤道附近的热带区域。为了避开它們的干扰，可以采用具有方向性的接收天綫（如环状天綫、磁性天綫等）。天电干扰主要对频率較低的无线电设备有严重的影响，所以在热带和温带的国家里，通常都不采用长波广播，而在緯度較高的苏联，由于那里雷电較少，仍使用着长波广播。

各种电器产生的干扰噪声可以通过直接辐射或通过电力网来傳播。根据研究，通过直接辐射的傳播距离是不大的，通常在数十至数百米的范围内。当接收机离开干扰源相当距离时，这种噪声对接收机的影响是不大的。但这些干扰却可以沿着电力綫傳播到很远的地方去。要避免由电力綫傳来的干扰，首先要避免天綫和电力綫之間的耦合，也就是说使天綫远离电力綫。当距离不能很远时，应尽量使接收天綫和电力綫处在相互垂直的位置。在接收机电源輸入端接上一套低通滤波器，可以大大减少由电源进入接收机的干扰（图 3）。

为了使电器设备不致对无线电接收产生干扰，应将产生干扰的电器适当地加以屏蔽，并在其电源綫路中接入低通滤波器，避免高頻干扰进入电力系統。

当到达超短波段后，所有的这些外部干扰就可以忽略不計了。要提高灵敏度，就應該在降低接收机內部噪声上努力。我們知道，接收机中每一个电阻、諧振迴路和电子管都是产生噪声的来源，但当它們处在接收机中的不同地位时，它們的噪声对接收机的影响是不同的。影响最严重的是接收机輸入端的各級，如高頻放大級、变頻級等。愈接近輸入端的元件，它們产生的噪声影响

就愈大。因为在接收机輸入端，信号还没有被充分放大，它們是非常微弱的，在这里，信号的大小可以和噪声相比拟，噪声和信号混合在一起后，一同在接收机的后面各級中被放大，因此到达輸出端的时候，信号和噪声都达到了很高的电平。在接收机的后面各級中，信号已被放得相当大，在那里产生的噪声和信号相比就显得非常微弱而不再影响信号了。所以，要克服内部噪声的影响，首先要減低接近輸入端各級的噪声。

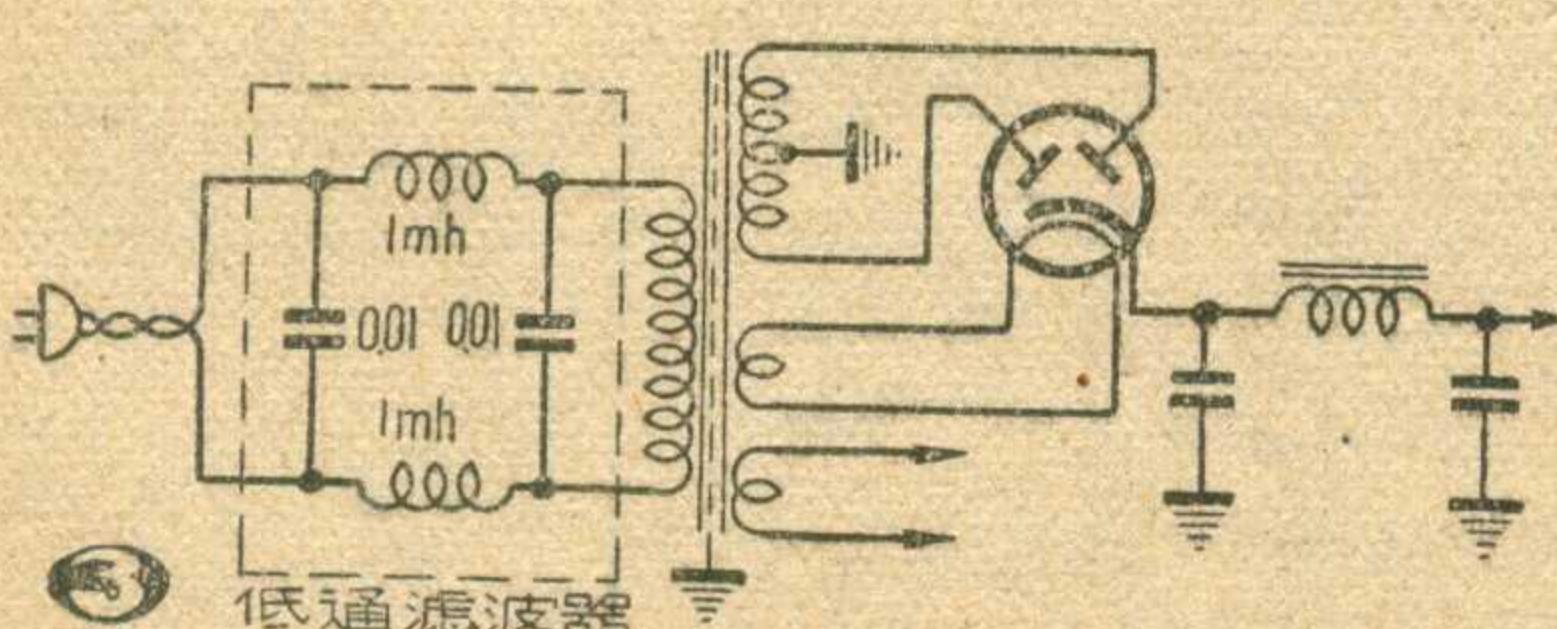
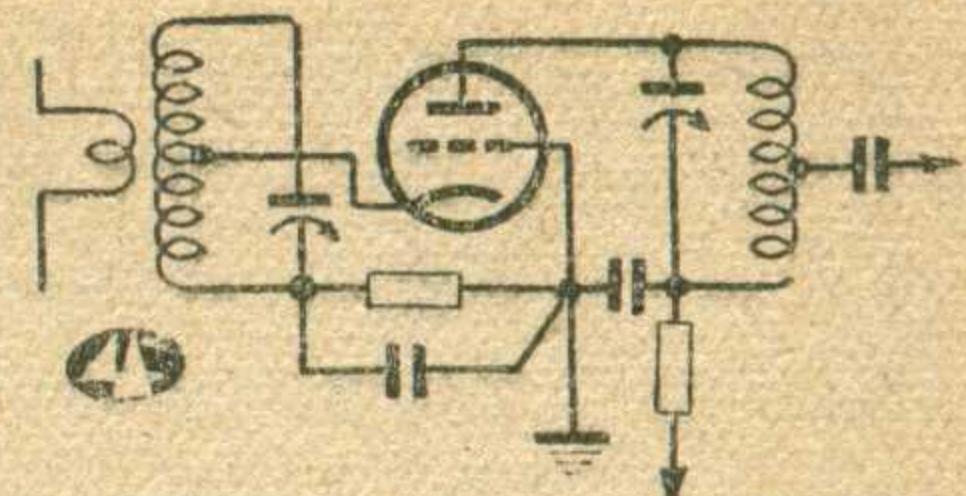
經過研究，变頻器产生的噪声要比一般高頻放大器大几倍。所以在超高頻接收机中，从天綫輸入的信号馬上进行变頻是不利的。若加上一級到二級高放，那么信号在到达变頻器时已变得很大，因而变頻器的噪声就变得可以忽略了。

高頻放大器位于接收机的第一級，它产生的噪声对接收机有着严重的影响。高放級采用什么电子管和什么电路才能降低噪声呢？我們知道，电子管的电极越多，电子在各电极上的分配也就越不均匀，产生的噪声也就越大。为了降低噪声，我們常采用电极最少的放大管——三极管来进行高頻放大。用三极管作放大时，如果仍采用普通栅极輸入信号、阴极接地的电路，由于三极管屏极和栅极之間的寄生电容很大，极易因反饋而产生自激振蕩，使放大器不能工作。因此常采用栅极接地的放大綫路（图 4）。在这种綫路中，栅极成了輸入和輸出端之間的屏蔽，減小了它們之間的耦合，这种綫路放大量虽然較小，但工作得非常稳定。在频率低于 100 兆赫时，采用特殊的高頻五极管（如 6Ж1П）作高頻放大，效果也是良好的。

电子管的跨导大小和放大器的噪声关系很大，跨导越大，电子管的噪声越小，所以作超高頻放大的电子管都具有极大的跨导（如三极管 6J4，其跨导达每伏 12 毫安）。

当频率更加提高时，用普通电子管来进行放大就變得越来越困难，因为这时它們的放大量太小，而噪声却很大。当频率高于 1000 兆赫时，用普通电子管来进行放大就變得毫无用处了。这时就不得不将輸入信号直接进行变頻。这样一来，由于变頻器成为接收机的第一級，降低变頻器和第一、二級中放的噪声就變得重要了。

我們熟悉的七极变頻管，由于它有很大的噪声和其他缺点，在超短波段中是完全不能使用的。在米波段（30—300 兆赫）采用普通高頻三极管和五极管作为变頻管还是令人滿意的。在分米波段（300—3000 兆赫）就必须采用特殊构造的塔形三极管或二极管进行变頻。当进入厘米波段时（大于 3000 兆赫），为了降低噪声，通常只采用一种特殊构造的晶体接触点来进行混頻了。



近年来，由于无线电技术的飞跃发展，人们利用无线电波的波长愈来愈短，对无线电接收设备灵敏度的要求也越来越高。例如，和宇宙飞船以及其它星球进行通信时，由于距离极远，收到的信号极弱，所以接收机必须具有极高的灵敏度。没有良好高频放大器的接收机，灵敏度是往往不能满足要求的。于是人们对于寻找新的超高频放大器进行了艰苦的不懈的努力，力图找到频率高、放大量大而噪声小的放大器。到目前为止已出现了许多较成熟的方法，它们的工作原理和我们所习惯的电子管有很大的区别，如行波管放大器、参量放大器、量子放大器和隧道二极管放大器等。它们都有自己的工作原理，可以工作在极高的频率并具有较大的放大量和极小的噪声，在这里就不可能用很多篇幅去讨论它们的工

作原理了。

除了创造新的低噪声的放大器外，人们还可以利用信号和噪声之间的差别（如时间上的差别和频谱上的差别）来接收有用信号而抑制噪声的影响，例如累积接收、相关接收、匹配滤波接收、统计接收等方法都是从这方面去考虑的。由于实际工作中向噪声斗争的需要，一门新的理论——信息论发展了，利用它的观点，详细地研究了信号和噪声的各种特性，从而可以想办法从很大的噪声中“提炼”出信号来，这是一个向噪声斗争的新途径。

可以相信，人们在和噪声作不懈的斗争中，必然会出现许多更新更好的方法，那时接收机的灵敏度将更加提高，于是我们的“千里眼”将变得更加明亮，“顺风耳”也变得更加敏锐了。

用万用表判别晶体管

觉 觉

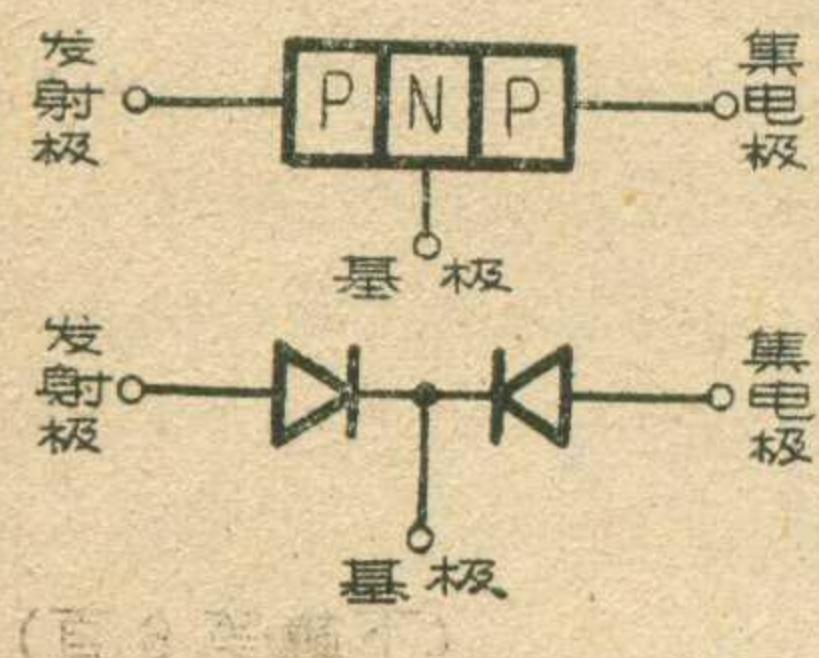
有一个型号不明的晶体三极管，怎样才能知道它是 PNP型的，还是 NPN 型的？又怎样区分它的发射极、基极和集电极引线呢？

利用万用表可以判别，方法如下所述。应当首先指出，在进行以下各种测试时，为避免晶体管因流过的电流过大而损坏，这个电流应限制在 1 毫安以下。用一般小型万用表（含 1.5 伏电池）放在测高电阻的那一档来测试是可以的，否则应加装限流电阻。

1. 正接和反接 把万用表拨至测电阻那一档上，电表上 \oplus 、 \ominus 两端所接表棒和晶体管任意两根引线相接，得一电阻读数；然后把 \oplus 、 \ominus 两根表棒对调一下仍测原来的两根引线，又可得一读数。以下我们称电阻值小的那种接法为正接；电阻值大的那种接法为反接。

2. 判别基极 晶体管共有三根引线，把这三根引线编上号（例如 1, 2, 3）。电表和其中任意两根相接，共有三种接法（即 1—2, 2—3, 1—3，每种又分为正接和反接）。测出其中正接电阻最大的那种接法，例如为 1—3，此时，余下的那根引线（在此例中为第 2 根引线）即为基极。

理由： 晶体管不论是 PNP 型或 NPN 型，都可视为两个二极管反向相接构成的（如图 1），当电表和基极及其他任何一极相接时，其正接电阻即一般二极管之正向电阻，很小。而当电表和发射极，集电极相接时，则不论所加电压极性如何，总是一正向二极管和一反向二极管串联，其阻值远大于一般二极管之正向电阻。



由图可知，当电表和发射极，集电极相接时，总是一正向二极管和一反向二极管串联，其阻值远大于一般二极管之正向电阻。

3. PNP 管和 NPN 管的判别 把电表 \ominus 端接基极， \oplus 端接剩下的任一个电极，此时若为正接则为 NPN 管；反接则为 PNP 管。

理由： 一个 PN 结，当 P 端接正、N 端接负时为正接，反之为反接。现在，因为电表之 \ominus 端实际上是接至电表内电池之正端，就是说基极是接到了电池正端，所以测得为正接表示基极为 P 型，晶体管是 NPN 型的；测得为反接表示基极为 N 型，晶体管是 PNP 型的。

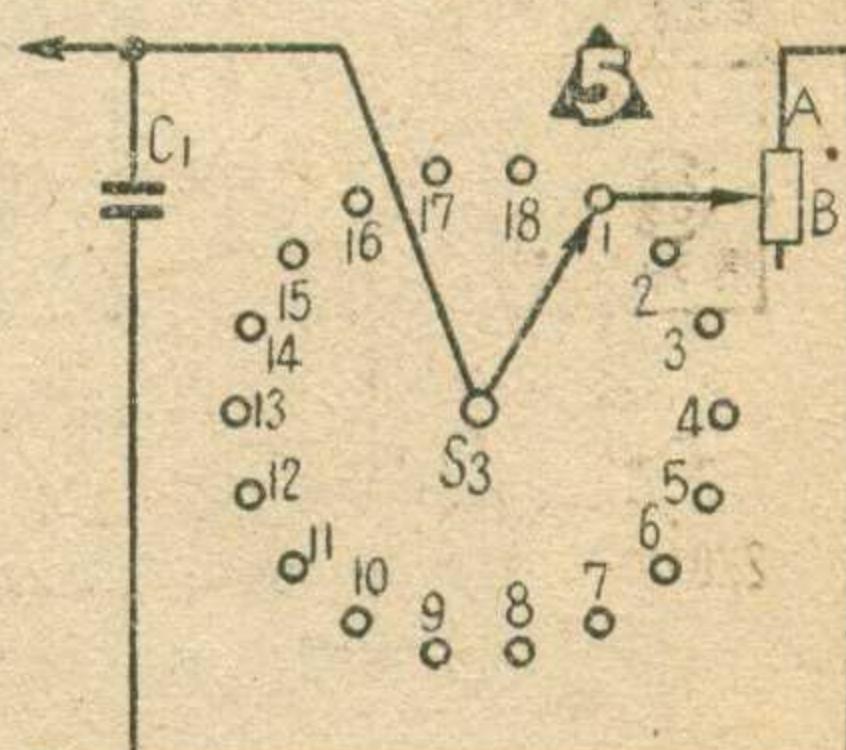
4. 发射极和集电极的判别 把电表接发射极和集电极，先判断是否正接。在正接时，对 PNP 管， \oplus 棒是集电极；对 NPN 管， \ominus 棒是集电极。

理由： 此时不論电压极性如何，发射极和集电极间总是有一 PN 结正向，另一 PN 结反向。电压大部分降落在反向的 PN 结上。发射结正向，集电结反向是正常的用法。当然也可以让集电结正向起发射作用，而让发射结反向起收集作用。但由于晶体管的结构不是对称的，因而正常用法时电流放大系数较大，通过的电流较大，所显示的电阻就较小。因此，正接表示正常用法，此时对 PNP 管，发射极是接电池正极，集电极是接电池负极，所以 \oplus 棒（电池负压端！）所接的是集电极。相反地，对 NPN 管， \ominus 棒接的是集电极。

（上接第 7 頁）

校准定时器时，用一个长三針电钟接到放大机插座上。如果是第一种线路，逐步调 R_2 ，对应 R_2 的每个位置，按一下电鉗 K，记下电钟走的时间，并将此数值刻在度盘上 R_2 电位計指针这时所指的位置上。如果是第二种线路，用一个可变电阻（1~5 兆欧），逐个代替 $R_1 \sim R_{18}$ 进行校准，见图 5。

在校准定时器和每次使用之前，必须按下 S_1 ，使电子管灯丝预热一段时间（约 20 分钟）。



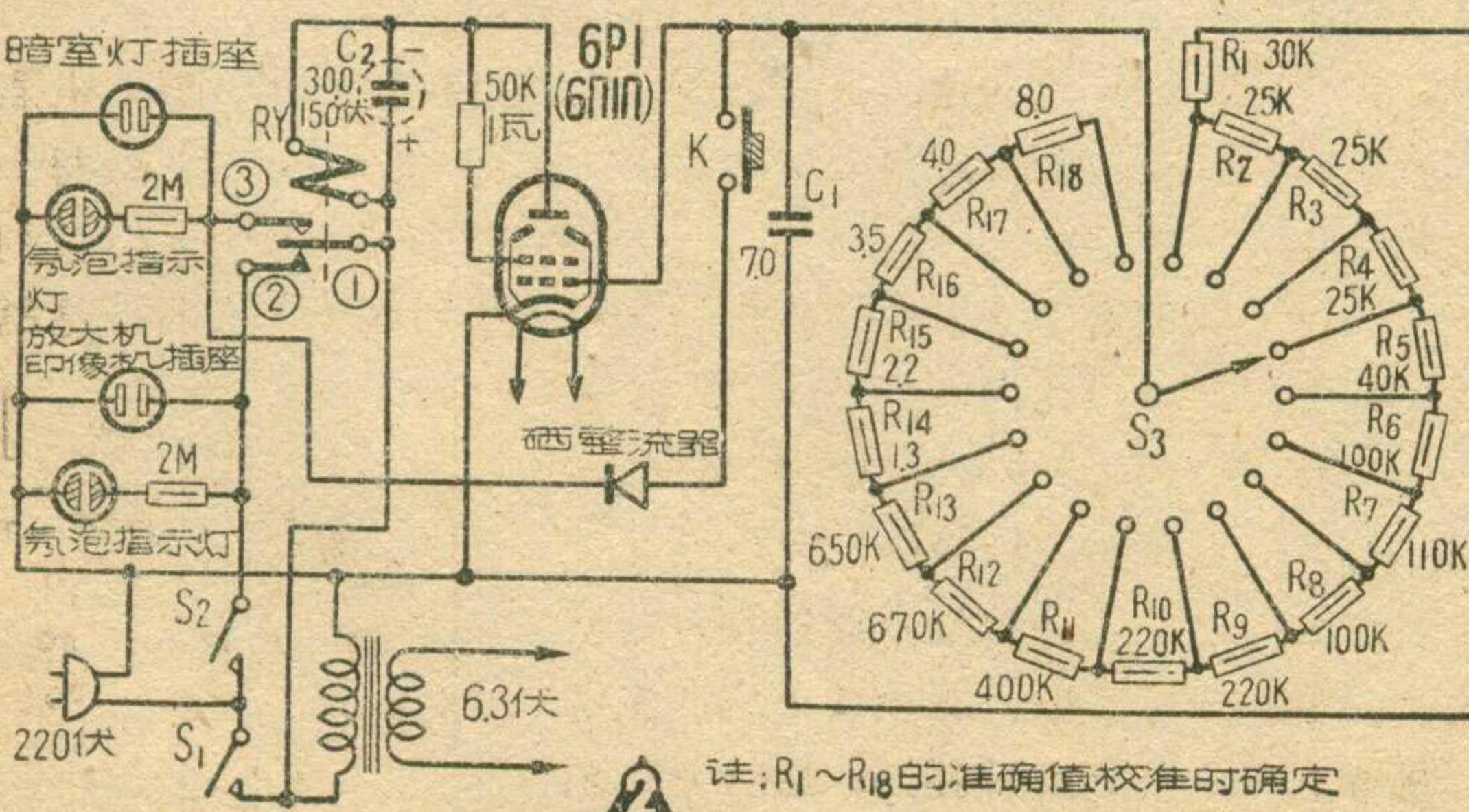
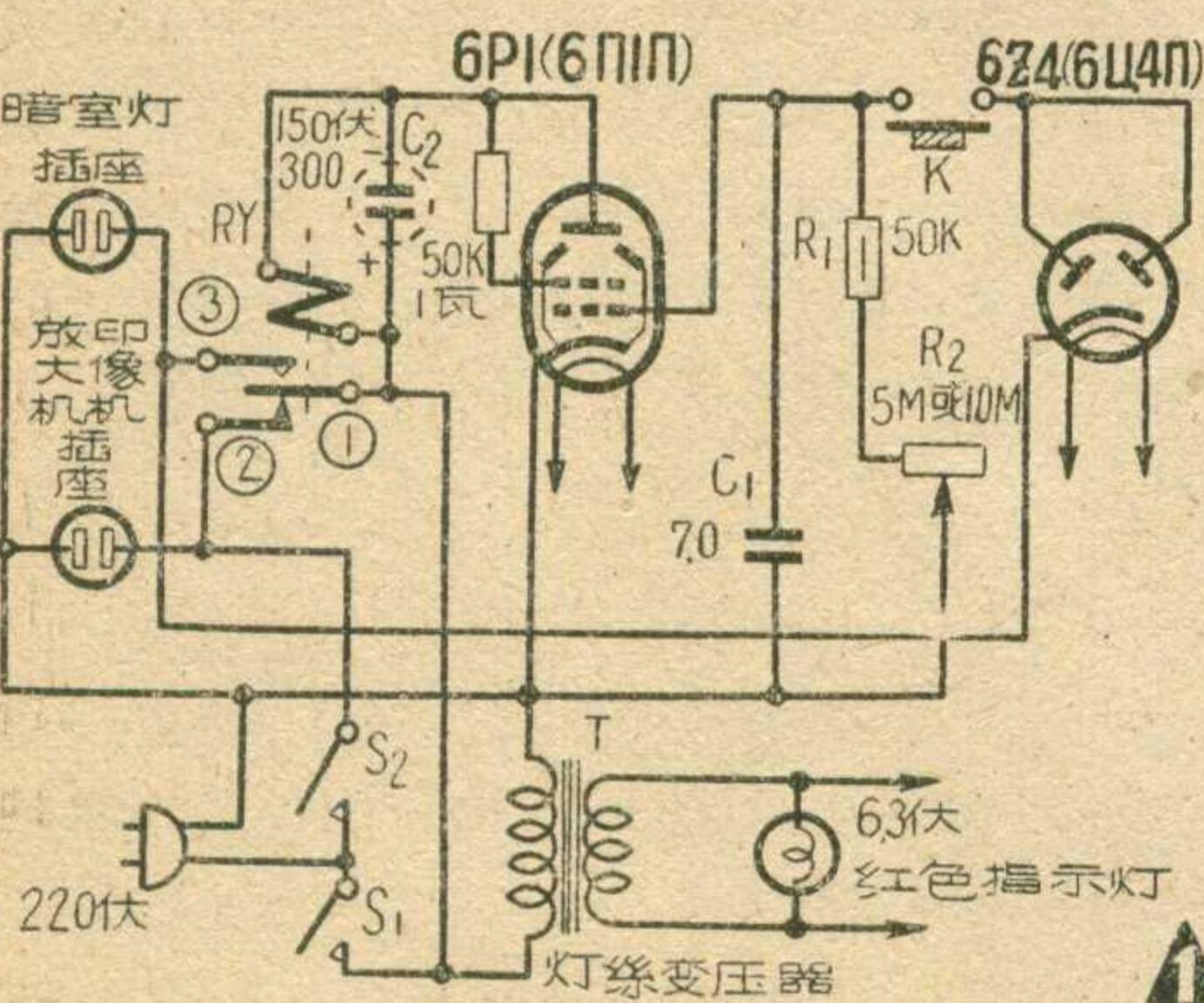
照片冲放用电子定时器

何理路

晒印或放大照片时，利用电子定时器来控制照象紙的曝光時間，可以保证每張照片的曝光程度一致。在大批复制同一照片或者放大厚薄相同的大批底片时，用电子定时器来控制放大机或印象机更是适宜，可以避免由于曝光時間不够准确一致而产生廢品，同时大大減輕了暗室工作人員的劳动强度。每印一張照片，只需按一下按鈕，不必經常注視钟表上的秒針来确定曝光時間了。翻拍資料、图纸时，利用定时器操纵灯光的点燃时间，就可以代替照象机的快門来控制底片的曝光程度。

图 1 和图 2 是电子定时器的两种線路。这两种線路的工作原理相同，都是凭借电容器的放电时间來达到定时作用的。定时器的工作原理如下述。

在第一种線路中(見图 1)，用 6P1 (6П1П) 整流，交流电压通过 C_2 加在这个电子管的屏极、阴极之間。整流后的直流部分通过继电器 Ry ，使继电器 Ry 动作。电容器 C_2 的电容量較大，它的作用是不让交流电流通过继电器，避免继电器接点颤动。另外用一个 6Z4 (6Ц4П) 电子管接成半波整流电路，当按鈕 K 按下时，整流后的直流电流对 C_1 充电，并通过电阻 R_2 、 R_1 ，給 6P1 电子



R_2 、 R_1 ，使 6P1 楞极上的负偏压仍保持一段时间，这段时间由 C_1 及 R_1 、 R_2 的数值决定，也就是定时器的定时时间。

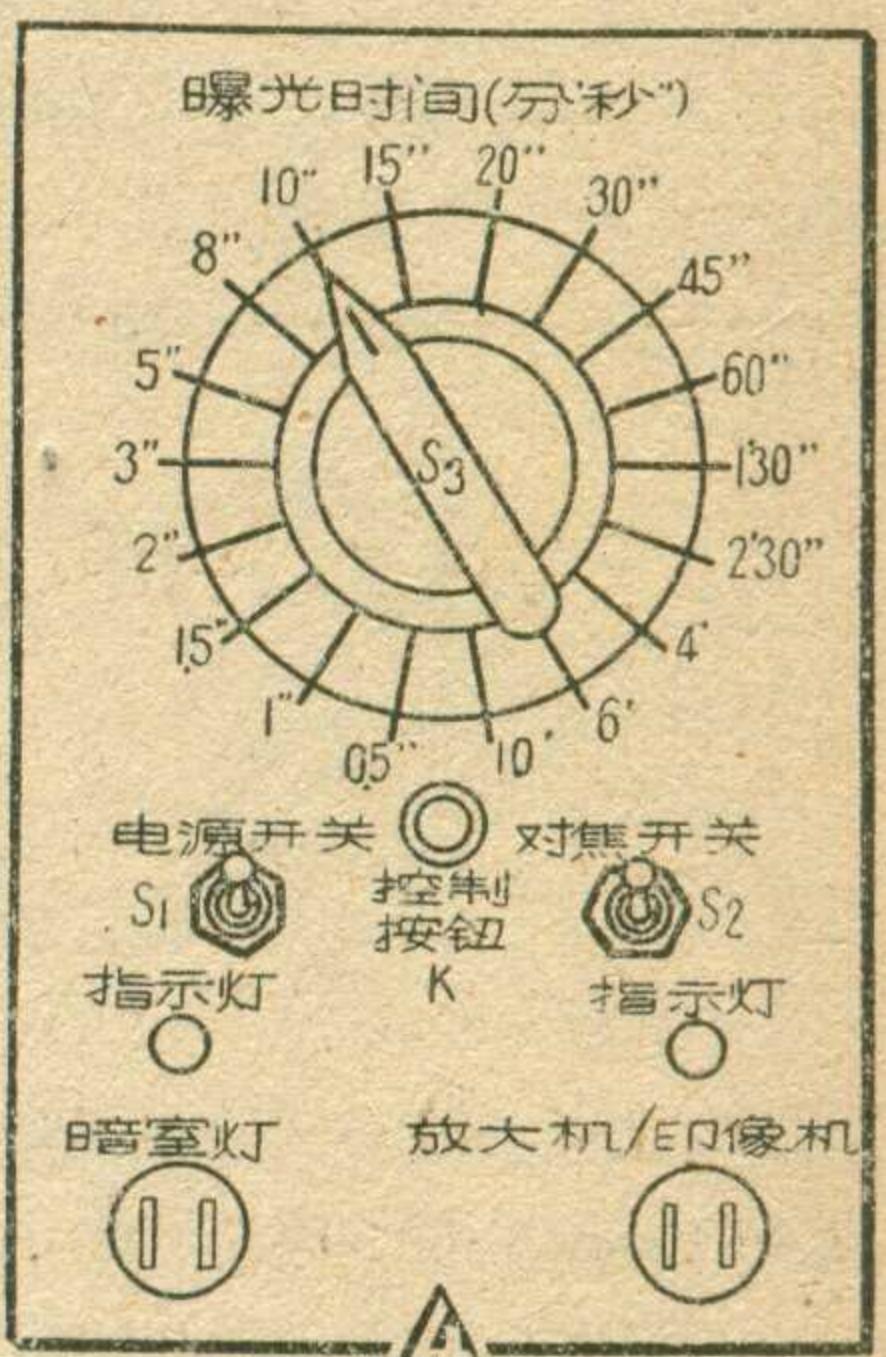
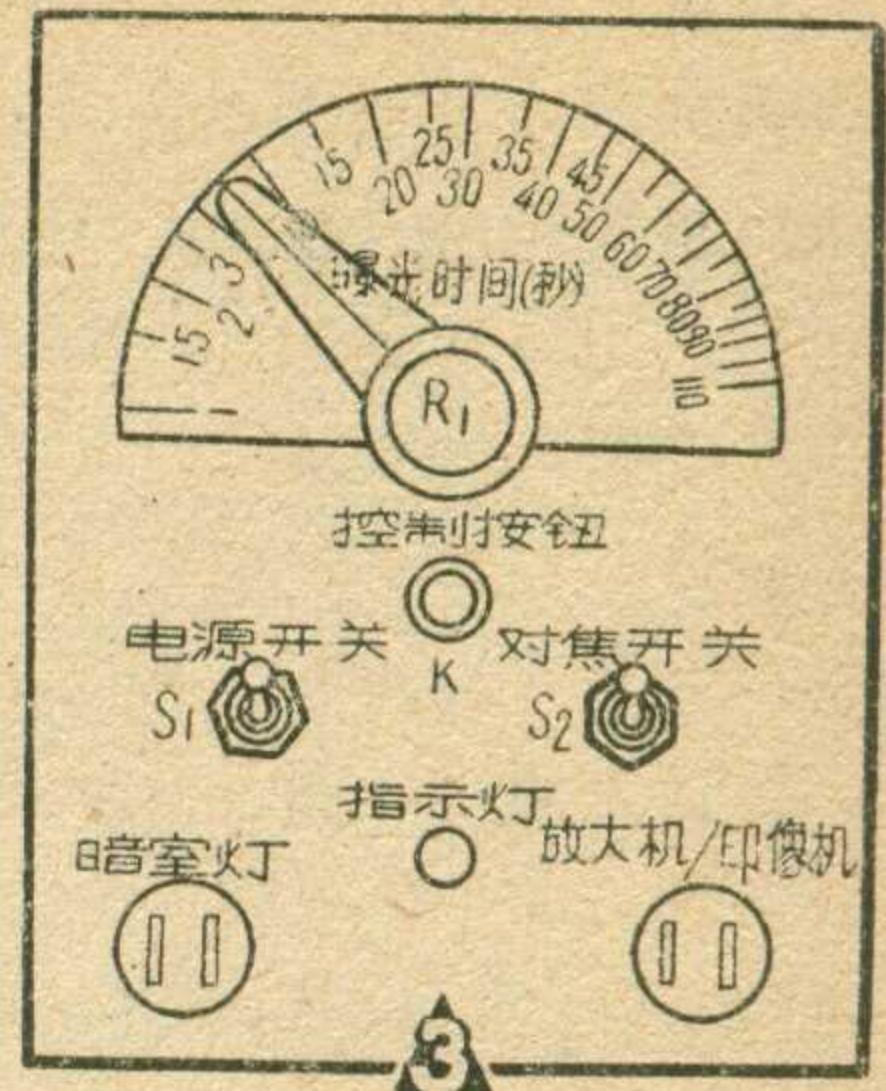
在第二种線路中(見图 2)，工作原理相同，只是电阻 R_1 、 R_2 用一组固定电阻和分线器 S_3 代替，6Z4 用硒堆代替。

这两种線路的使用方法也都相同。先閉合电源开关 S_1 ，待电子管 6P1 灯絲燒热后，继电器銜铁即被吸下，它的①及③接点閉合，接通暗室紅灯(或印象机內的紅灯)。对照象紙进行曝光时，先調 R_2 或 S_3 ，选定定时时间，然后很快地按一下控制电鈕 K 。这时，继电器立即釋放，它的接点 1、2 閉合，接通放大机(或印象机)，同时关闭暗室紅灯，使照象紙曝光。到限定的时间时，继电器又将銜铁吸动，接点 1、2 断开，接点 1、3 閉合，因此关闭了放大机，重新打开暗室紅灯。

在調整放大机焦距时，可按下电鍵 S_2 ，把放大机电源直接接通。对焦完毕，应注意把 S_2 切断。

这两个線路在装配时都比較簡單。在第一种線路中， R_2 用 5 兆欧或 10 兆欧的电位計。灯絲变压器 T 可用一个 6 伏电鈴变压器。这个变压器也可以自己繞制，参考数据如下：铁心截面积 $A = 4$ 厘米²，初級用 37 号(直徑 0.17 毫米)漆包綫繞 2500 匝，次級用 20 号(直徑 0.81 毫米)漆包綫繞 73 匝。继电器 Ry 可用 2000~5000 欧的

屏流继电器或 60~110 伏 30 毫安以下的中間继电器。 C_1 应用质量較好的紙介电容器，可用几个电容器并联得到所需要的电容量。在第二种線路中， S_3 是一个单刀 18 擲轉換开关，接在 S_3 上的各电阻(R_1 ~ R_{18})的准确数值，在校准定时器时才能确定，图中所示只是約值。硒堆可用 16×16 毫米的硒片 14 片串联組成，額定电流为 60 毫安。机壳不宜太小。图 3 和图 4 是这两种線路的面板布置。装置时線路中任何一点不得接机壳，以免机壳带电。





毛瑞年

1. 基本原理

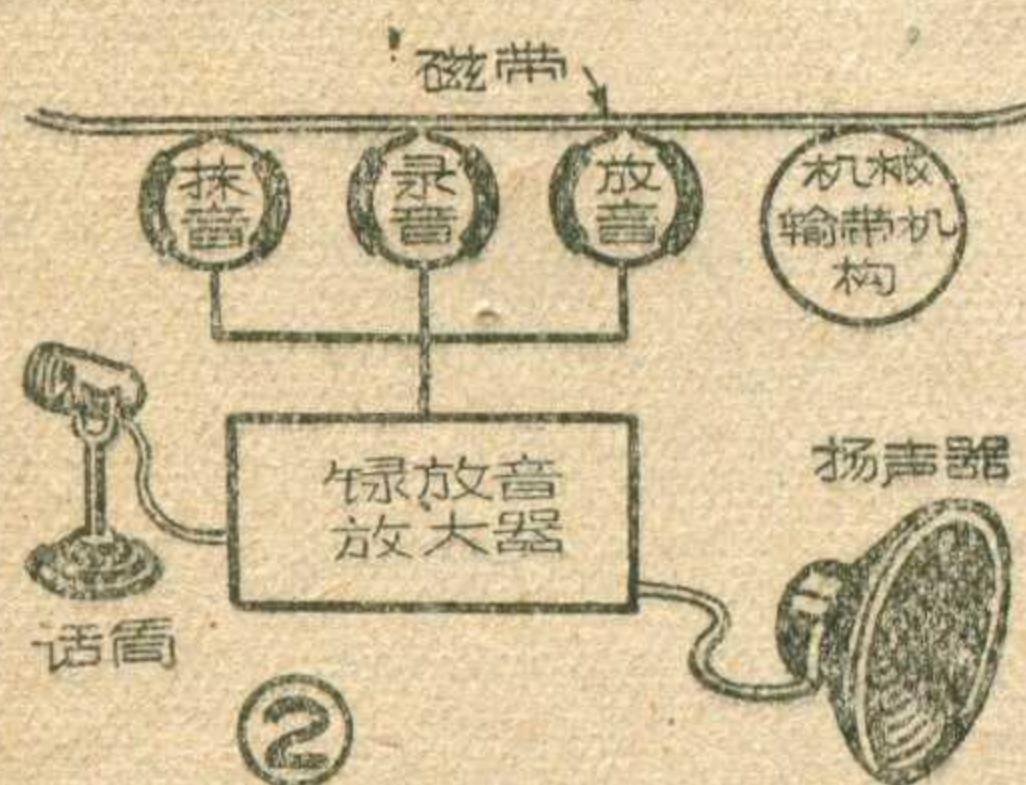
磁性录音是一种简便有效的录音方法。它是通过磁性物质的磁化作用和电磁感应原理实现的。如图1让一个音频信号电流通过绕在有隙缝环形铁心上的线圈，

铁心间隙处的磁场便随着这个音频电流变化而时强时弱。这时如果有

一条附有磁

性物质的磁带从铁心间隙处移过，那末磁带各小段受磁化的程度也就不同。这样音频信号就录在磁带上了。反过来，如果线圈上不加音频信号，并将录了音的磁带沿铁心间隙处移过，那末带上磁性强弱不同的各段将对磁铁的磁场起作用，使它的强弱作相应的改变，线圈中也将感应出大小随着改变的音频电流。这就是录音和放音的基本工作原理。

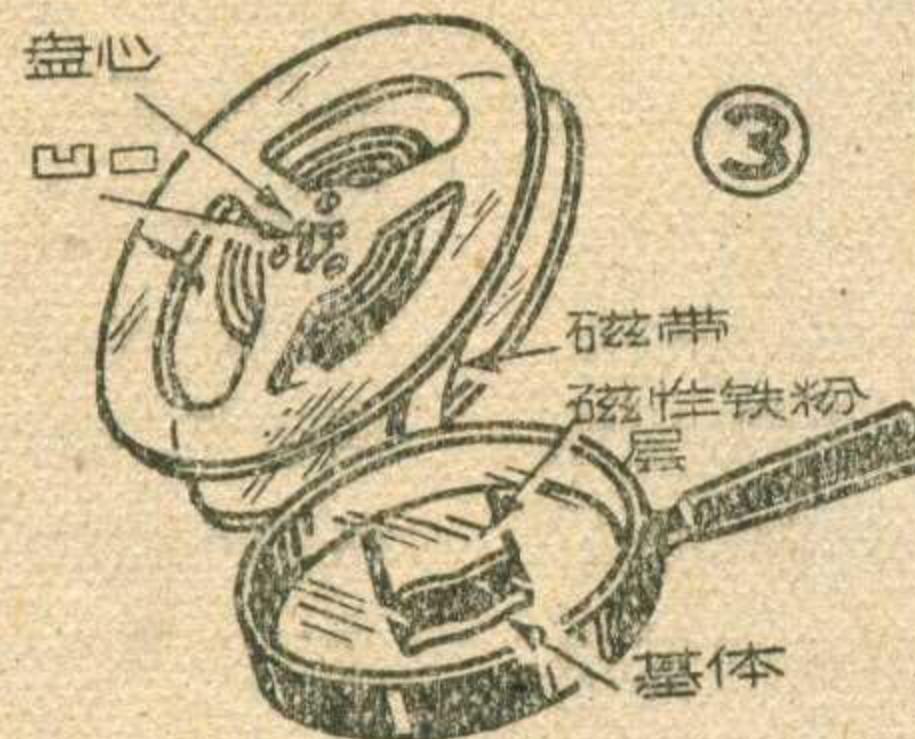
常见的磁录音机有磁带录音机和钢丝录音机两种。后一种由于使用不便，效果差，目前已很少应用。磁带录音机主要由磁带、几个磁头和录、放音放大、超音频振荡等电路，以及机械输带机构等几部分构成（见图2）。下面分别介绍各部分的结构和工作原理。



2. 磁带

磁带一般是用人造树脂、纸或专门的塑料作为带的基体，再以铁钴铁氧体等磁性铁粉末，掺入适当的胶合剂后用机械方

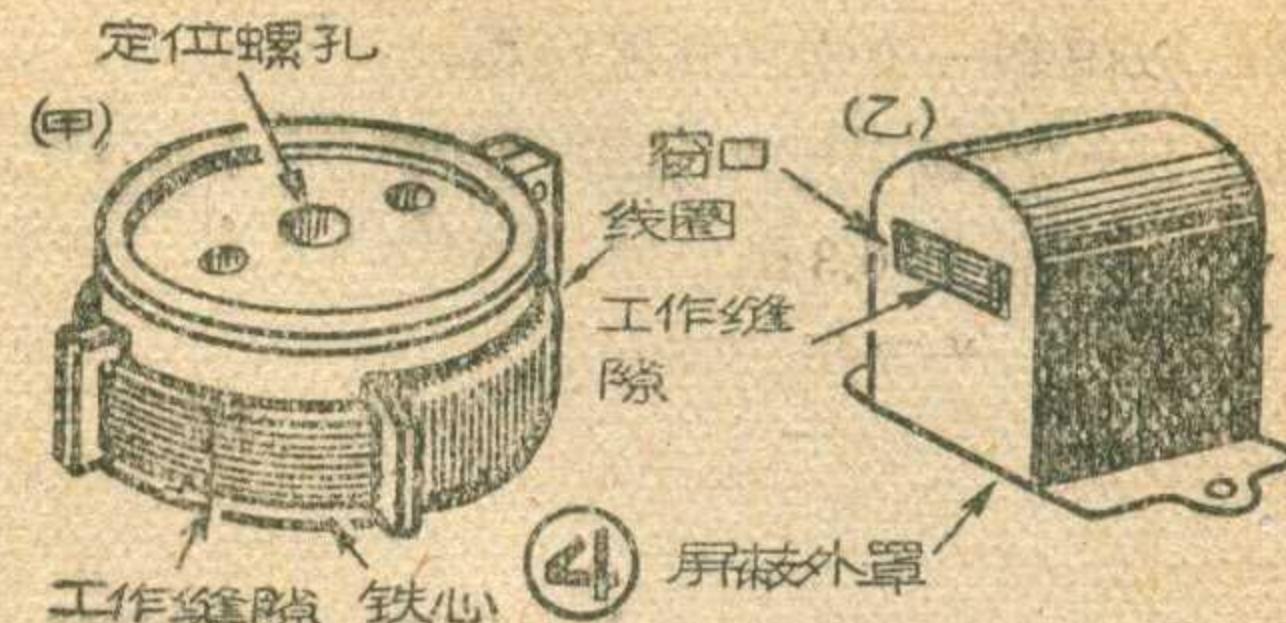
法均匀地涂抹在带基的一面，带基宽约几十厘米，经干燥磨光等处理后裁切而成磁带。磁带宽度一般在6.25~6.35毫米之间；厚度约为0.06毫米，其中磁层约占0.01~0.02毫米（图3）；成品磁带每盘的长度除作特殊用途的以外，一般有200米、500米或1000米等几种。



3. 磁头

磁头是录音机中的最重要的元件。根据它的用途不同，分有录音磁头、放音磁头和抹音磁头三种。在一些普通的录音机中，大多将录音和放音合用一个磁头，叫“录、放音磁头”。按照磁头上线圈的阻抗来分，又可分为高阻抗的和低阻抗的两种。有高阻抗线圈的磁头可以直接接到电子管的电路中，不需要耦合变压器，因此结构简单轻便，适宜在携带式录音机中采用。有低阻抗线圈的磁头需要通过阻抗变换变压器与电子管电路耦合，结构复杂，但频率特性好，适合在高级录音机中采用。下面分别叙述各种磁头的结构和性能。

录音磁头 简称“录音头”，它的铁心用0.2~0.35毫米厚的软磁性半圆环状坡莫合金片，叠成厚约6.8毫米（单音轨）或2.5毫米（双音轨）的两个半圆环，对合而成一个环状铁心。在铁心的两个接合处留有间隙，前面一个靠着磁带的叫“工作间隙”，大约宽0.02毫米，里面填有坡铜、黄铜、磷青铜、铝片等非磁性物质。间隙作成缺口状，因而在这里集中了大量的磁力线。由于填片的磁阻很大，磁力线绝大部分将不通过它，而是通过在它旁边走过的磁带完成磁路（见图1），使磁带磁化，



从而达到录音的目的。铁心后面的另一接合处也留有一个“辅助”间隙（大约0.3毫米），其中填有非金属物质，如纸片等；它的作用是避免铁心饱和而影响工作稳定。

录音头上套有线圈（图4，甲），它的电感高阻抗的为100~1000毫亨，低阻抗的为7~8毫亨。录音头和磁带相接触的工作面要十分光滑。工作间隙的两边要锐利平直。录音头外面要套上高导磁率合金做的屏蔽外罩，以防静电和杂散磁场的干扰，罩上开有小窗，以露出工作面（图4，乙）。

放音磁头 简称“放音头”。它也有高阻抗和低阻抗的两种。前一种的线圈电感约为200~1000毫亨；后一种约为70毫亨。它的线圈按双线圈平衡式绕制。铁心的构造和录音头基本相同，只是没有辅助间隙。工作间隙宽约为5/1000毫米，用坡铜箔或金箔作填片。工作面也要很光洁。放音磁头外面也要加装屏蔽罩。

录放音磁头 它是综合考虑录音、放音头的需要设计成的二用磁头。铁心用0.2毫米坡莫合金片叠成，厚度约为2.5毫米（双轨）和7毫米（单轨）两种。

将录音头或放音头铁心的叠厚从7毫米减小到2.5毫米，磁头的有效工作面就只占磁带宽度的1/3，磁带走过磁头时只有一半发生磁化作用，因此就可以用同一磁带的上、下两半边各作一次录音和放音，也就是录完一次后，可以将磁带盘反转过来，利用磁带的另一半边再作一次录音，磁带上的两半音迹互不干涉。这样一盘磁带就发挥了两盘磁带的效用。这种录音方法通常称作“双音轨”录音，以区别于普通的“单音轨”录音。

抹音磁头 抹音磁头简称“抹音头”也称“消音头”，它有交流和直流的两类。直流抹音可以用永久磁铁做抹音头，或在有隙缝的硅钢片环形铁心上绕了线圈，送入励磁直流电流，磁带在它旁边走过，便能抹去带上的音迹。这两种抹音头构造复杂，杂音大，目前已用得很少。

效果好而使用方便的是用交流超音频抹音磁头。它是利用录音机中偏磁用的

40~100千赫的超音頻電流，送入抹音頭線圈，以得到一個強的交流磁場，從而使經過抹音頭的磁帶上的剩磁反復磁化而消磁。鐵心大都用0.3毫米厚硅鋼片或鐵鎳合金片疊成。為了得到強磁場，工作間隙放寬到0.2~1毫米，其中也填有與錄音頭相同的非磁性金屬填片。

最新的抹音磁頭用鐵氧體的鐵心，製造方便，渦流損失小，效果更好。

還有一種直接用50赫交流市電抹音的磁頭，適合作大量磁帶抹音之用。

抹音頭除工作間隙外不應再有其它間隙。它的外面也要加裝屏蔽罩，以防止本身產生的磁場散發出去影響錄音機其它部分的工作。

4. 电路部分

一架錄音機除了機械部分外，通常都裝有一套完整的電路，其中包括錄、放音放大器、超音頻振蕩器、音調控制、錄、放音指示電路等幾部分。錄音和放音的信號大都經過二到三級的高增益電壓放大和一級功率放大。現以“鐘聲”810型磁帶錄音機為例，來說明錄音機電路部分的工作原理如下（見圖5）。

錄音 錄音時，開關S1的各接點接到“錄”位置。由話筒或電唱機、收音機等送來的音頻錄音信號，通過插孔J₂或J₁和C₅加到右邊三極管V_{1b}的柵極。經過

第一級電壓放大後，通過C₆、J₃、R₁₁加到V_{2a}的柵極，作第二級電壓放大。然後再通過C₈交連到V₃作末級功率放大。放大後的信號從輸出變壓器初級線圈取出，通過C₁₁、R₂₀送入錄、放二用磁頭H₂的線圈，進行錄音。同時由圖中虛線方框內的超音頻振蕩器產生一個34千赫的振蕩電壓，通過C₁₅也送入二用磁頭的線圈，作為錄音時所需的偏磁。偏磁的目的是使磁帶被磁化的程度與錄音頭磁化力的大小成直線地變化。磁帶從錄音頭旁邊走過，便錄上了信號。為了避免聲音回授，此時把揚聲器斷開，另換入電阻R₁₈，作為負載。錄音時輸入電壓較大，需要將V₁管左柵極接地，以免起振而引起雜音。

放音 放音時，錄有音迹的磁帶走過錄、放頭，使它的線圈內感應出音頻電壓，通過C₁輸入V_{1a}柵極電路。經它作第一級電壓放大後，再通過音調控制網絡R₃C₃、R₄C₄和交連電容器C₅加到V_{1b}柵極，作第二級電壓放大，然後再通過交連電容器C₆、音量控制電位器R₁₁輸入V_{2a}作第三級電壓放大。放大後通過C₈交連到V₃作末級功率放大。放大了的信號通過輸出變壓器由揚聲器放出。

為了減小放大時產生的失真和交流聲，由輸出變壓器次級引出負回授電壓，通過R₁₉加到V_{2a}陰極。該陰極的電路中未接旁路電容器，所以還有電流負回授的

作用。

在作慢速錄、放音時，為了減少對高頻的影響，閉合S₃使C₇、R₁₃並接到陰極，將高頻回授電壓旁路，從而提升高音。

輸出插孔J₃與音量控制電位器R₁₁並聯，但不受它的控制。放音信號如從這裡輸出，雖然較弱，但卻可避免通過下面幾級放大時帶來的失真。

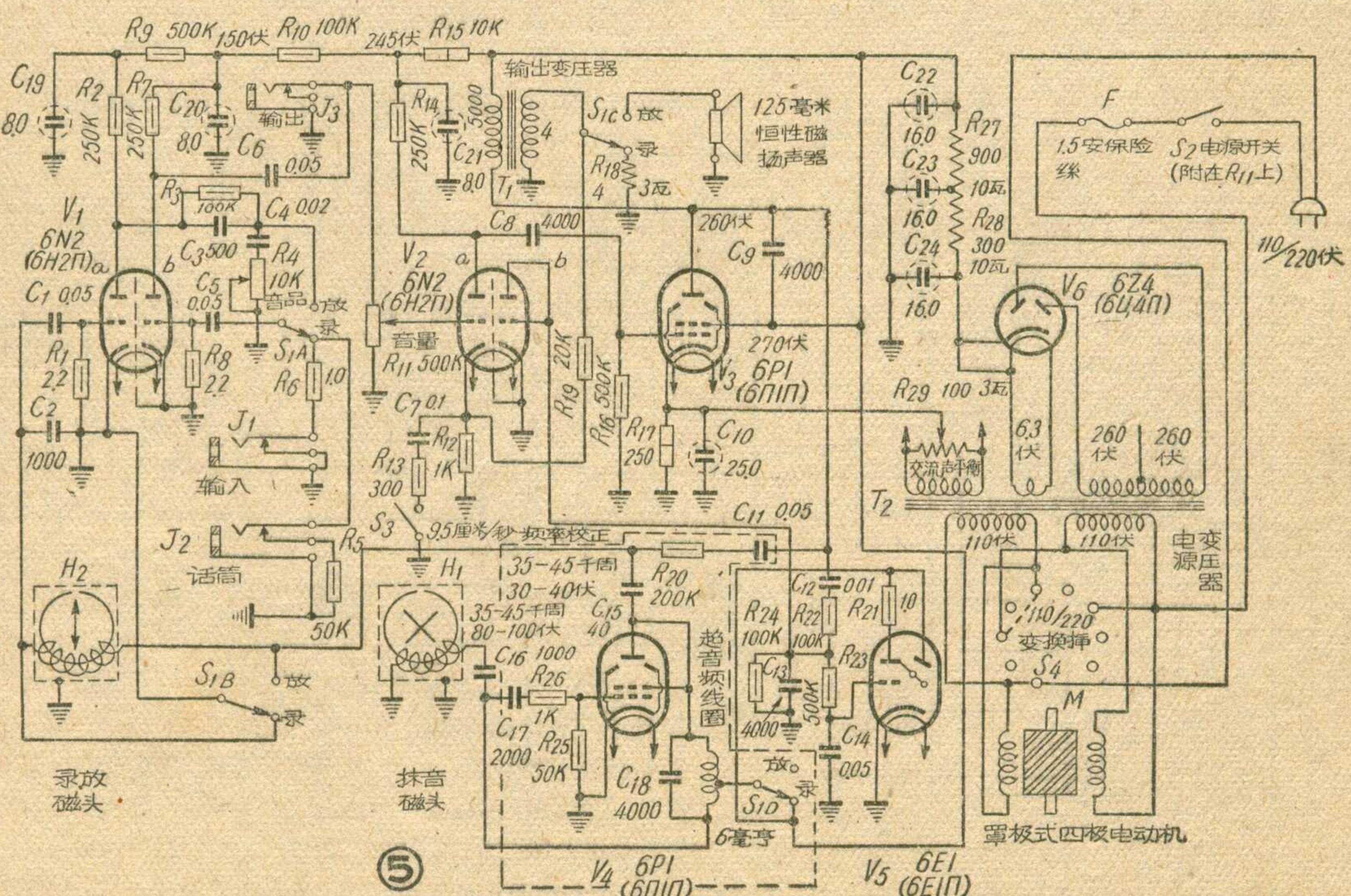
接在V_{1a}屏路中的音調控制電路僅在放音時起作用。

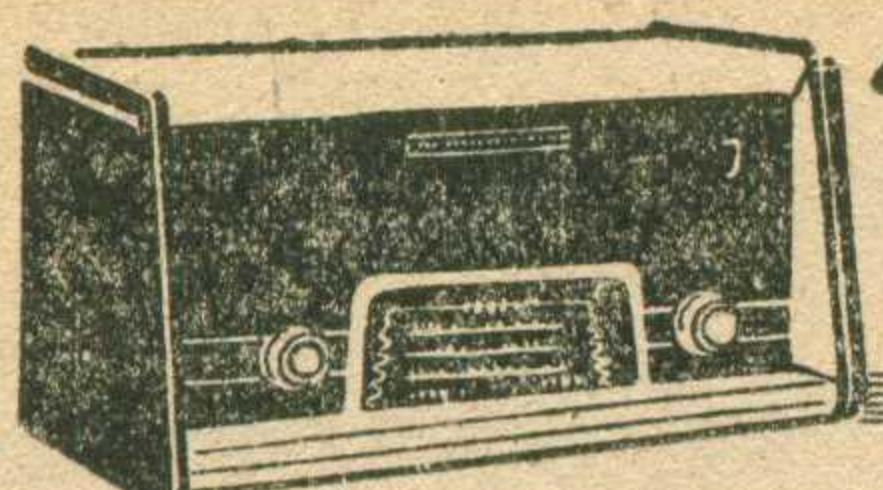
錄、放音指示 錄音或放音時，信號從V₃屏極取出一部分經過V_{2b}（接成二極管）整流和濾波電路後加到指示管V₅上。

抹音 由超音頻振蕩電路輸出的振蕩電壓由振蕩回路取出，經過C₁₆加到抹音磁頭的線圈，進行抹音。因為超音頻振蕩管的高壓由錄、放開關控制，只有錄音時才接通電源，這樣在錄音時抹音頭才能工作，磁帶在錄音機中先經過抹音頭抹去舊音迹，然後再經過錄音頭錄上新的音迹。如果只需要抹音而不要錄音，開關仍放在“錄”的位置，這時只要不送入錄音信號，就將磁帶上的音迹抹去了。在放音時，振蕩管高壓被切斷，沒有振蕩電壓輸出。這時磁帶雖然先走過抹音頭，也將不會被抹去音迹。

5. 机械輸帶機構

在高級錄音機中，主軸、卷帶軸和倒（下轉11頁）





“红星”612—1立流六灯收音机

“紅星”牌 612—1 型收音机是南京东方无线电厂的新产品。在去年 10 月第三届全国广播接收机評比中，曾荣获一等奖。这是一架交流六灯三波段超外差式收音机，可以滿意地收听国内外調幅广播电台的播音，并有拾音器插孔，可以另加电唱机放送唱片。本机采用直徑 168 毫米揚声器，加以机箱寬大，所以音质优美动听。机箱采用高級木材，經過精工处理。外形富有民族風格，美观大方。

一、主要特性指标

本机能接收下列三个波段：中波，520~1600千赫；短波1，4~9兆赫；短波2，9~18兆赫。

中波灵敏度不劣于 200 微伏；两短波段灵敏度均不劣于 300 微伏。額定輸出功率不小于 0.5 瓦。在額定輸出功率时，全机非綫性失眞系数在 200~400 赫頻率 范圍內不大于 9%；400 赫以上不大于 7%。最大不失眞輸出功率不小于 1 瓦。最大消耗功率約 45 瓦。

中頻頻率為 465 千赫。中頻通頻帶 寬度在 7~9 千赫範圍內。

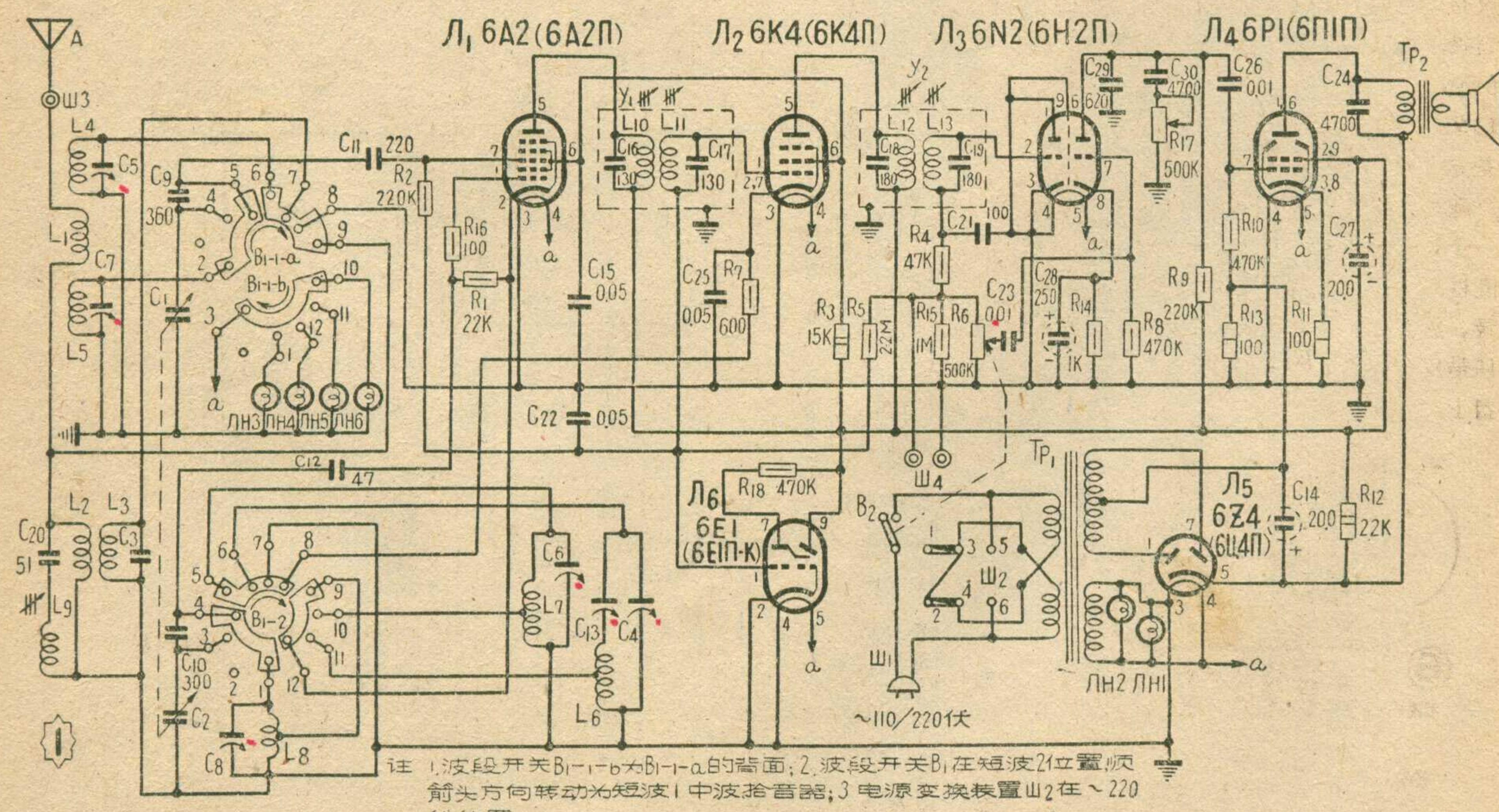
中波选择性在偏调士10千赫时不小于26分贝。中频波道衰减不小于20分贝。

全机性能指标符合国家标准中对三級收音机規定的技术条件。

二、工作原理簡介

变頻——由6A2担任。在图1电路图中，波段开关是停在短波2的位置。如按箭头方向轉动，将順次轉換到短波1、中波、拾音器几种工作状态；并将ЛН3~ЛН6四个指示灯中的一个点亮，以指示所处工作状态。在图1的状态时，短波2調諧綫圈 L_5 下端接地， L_5 上端經过接点2、5和电容器 C_{11} 接到变頻管的信号栅极(7)。振蕩綫圈 L_8 下端接地，上端通过1、4和电容器 C_{12} 等接到变頻管的振蕩栅极(1)； L_8 的抽头經过9、12接到变頻管的阴极(2)。此时开关并接短波1段和中波段的調諧綫圈和振蕩綫圈都短路接地，以免吸收正在工作的短波2段綫圈中的能量，影响工作。天綫綫圈 L_1 則通过9、8接点到地。如此便接成短波2波段所需要的变頻級电路，进行信号的变頻。

在轉換到拾音器工作状态时，收音机变頻管6A2和中放管 6K4 的阴极电路被切断，便不工作，同时并 将調諧回路的电容短路到地，这样收音信号不能进入，以防止干扰电唱机的工作。



1. 波段开关B₁-1-b为B₁-1-a的背面; 2. 波段开关B₁在短波2位置, 顺箭头方向转动为短波1 中波拾音器; 3 电源变换装置由2在~220伏位置。

变频管 6A2 振荡栅极上的电阻 R_{16} 是用以防止产生高頻寄生振荡。 C_{20} 和 L_9 是中頻干扰陷波器。

中頻放大——由 6K4 担任。在它前、后的两个中頻
变压器 Y_1 、 Y_2 ，都是采用調鐵粉心式的。

檢波和低頻电压放大——這一級采用一个6N2双三极管，其一半接成二极管作檢波；另一半作低頻电压放大。放大管屏极电路中的 C_{30} 和 R_{17} 用作音調控制。电位器 R_{17} 滑臂向下端移动时，被电容器旁路掉的高音頻分量增多，高音被削弱，低音突出，反之向上移則高音突出。

低頻功率放大——应用电子管 6P1。放大管所需要的栅偏压，是利用回到乙-端去的电流在电阻 R_{13} 和阴极电阻 R_{11} 上的二电压降之和。 R_{11} 旁边因为沒有用旁路电容器，所以放大管阴极电流的音频成分在它上面产生的电压降，将通过栅极电阻 R_{10} 回授到栅极，形成电流负回授，这样将使音质得到改善。

整流——采用 6Z4 作全波整流。整流后所得直流电流由整流管阴极输出。末級功率放大管的屏极电源就在整流管阴极取得，通过输出变压器初級綫圈加到屏极，因为整流输出电流中的一些脉动，对屏极 电 路 影 响不

大；而該管的帘柵极和其它各管的直流高压都是經過 C_{14} 、 R_{12} 和 C_{27} 組成的 π 型电源滤波器供給的。

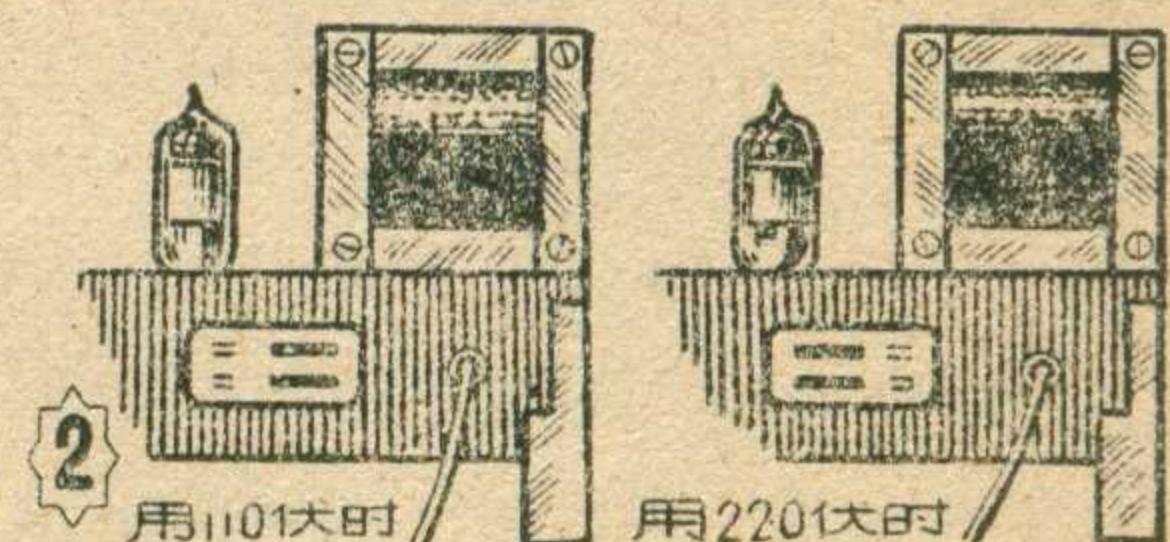
調諧指示——由諧調指示管 6E1 擔任。

三、使 用

本机面板上有各工作状态时的照明指示小窗。当轉換到某个波段上工作时，指示相应波段的小窗即明亮。右边的中心小旋鈕是波段轉換旋鈕；其外套大旋鈕用以調諧頻率，寻找电台。左边中心小旋鈕用以調节音量，并附有电源开关；外套大旋鈕用作音調調節。

本机适合用 50~60 赫的 220 伏（或 110 伏）交流市电供电。电源电压变换是利用改插保險絲位置的办法实现，具体請看图 2。

本机能在-5°C~+40°C的环境下連續使用8小时。可以耐受50~80%的相对湿度。

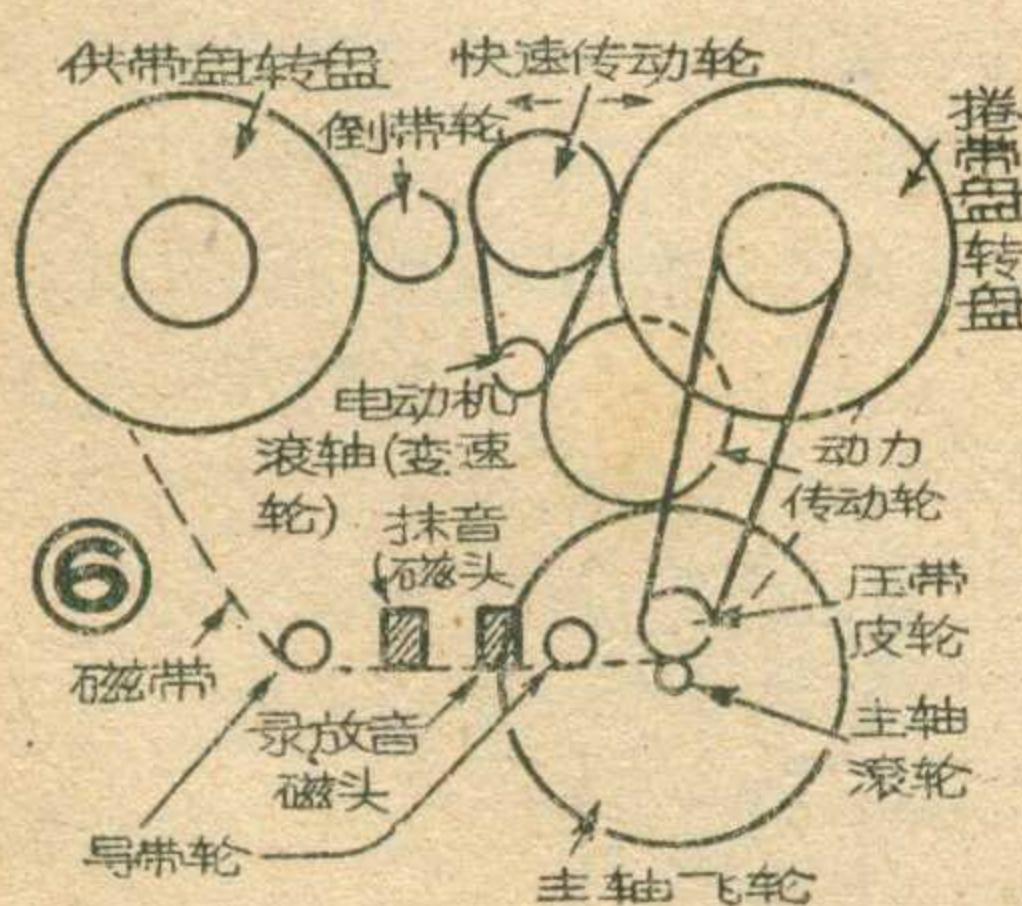


(潘瑤)

(上接第 9 頁)

帶軸都各配備一只電動機作獨立運轉。但在一般的錄音機中大都採用一個電動機，作間接傳動，帶動各部分。

图6是“钟声”810型录音机的机械传动机构示意图。当录音机的电源接通时，电动机转动，它的滚轴带动动力传动轮，从而又带动主轴的飞轮转动起来。这时如将录音按键按下，压带皮轮就贴紧在主轴上端的滚轮上，因而被带动旋转起来。压带皮轮又通过传动带把卷带盘的转盘带动，于是卷带轴上的卷带盘开始卷带，使磁带运行起来。磁带从供带盘放出以后，先经过一个导带轮（本机用的是一个固定的光滑圆柱），使磁带能够平稳地通过抹音头和录、放音头，以及另一个导带轮，然后从压带皮轮和主轴滚轮之间穿过，卷到卷带盘上。



飞輪的作用是产生惰性，使运转速度能稳定在一定限度内。快速传动輪由电动机滚軸通过传动带带动，并通过开关和連杆的控制，使它向右能貼靠在卷带盘的轉盤上，带动卷带盘快速正向运转；也可以使它向左貼靠在倒帶輪上，通过倒帶輪使供帶盤轉盤快速反向运转，卷回录音时放

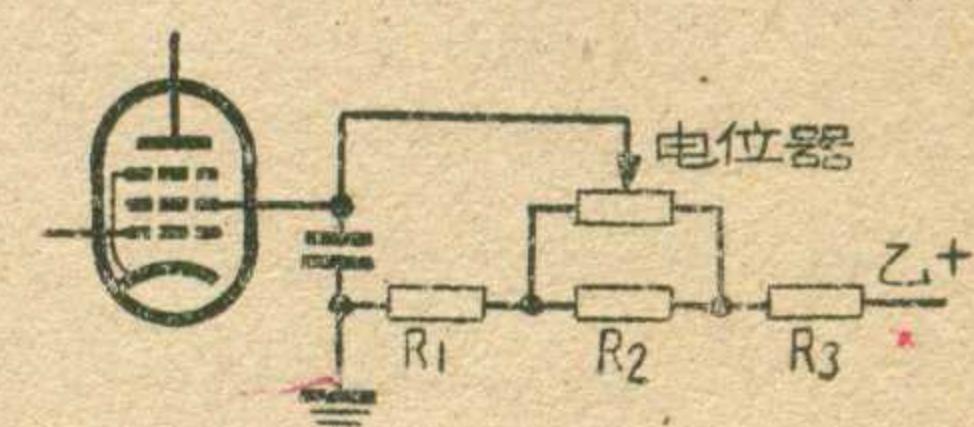
出的磁帶

需要停止磁带的运行时，可以用“停止”开关控制，使动力传动轮离开电动机的滚轮，各部分也就停止运转，但电动机还是继续单独在运转着的；此时制动器也随着贴紧卷带转盘或倒带轮的边沿，使各部分能迅速停下来。

帘栅压电位器接线的改进

用五极管檢波的再生式收音机，可以改变它的帘栅压来控制再生。这种控制方法一般是在乙电电源上并联一个电阻和一个电位器，帘栅压从电位器上取得。轉动这个电位器，帘栅压便有增減，从而調整再生。但是，电位器轉动时，电阻数值变化較大，不易找到最佳点。采用下图的接綫方法，就可減緩电阻的变化速度，当电位器轉动較大角度时，帘栅压的变化較小，容易找到最佳的一点。裝置时可以先不接入 R_1R_2 ，而把电位器（20K、50K的都可以）接在 R_2 的位置，調整电位器，得到較好的控制。

点，然后量得这时的电位器电阻，选一个固定电阻即 R_2 按图改接。如果还嫌变化速度过快，可串入 R_1 ， R_1 的数值一般为几千欧。 R_3 应根据所用电子管特性决定，如用 1K2 (1K2Π) 电子管作单管再生机， R_3 可选用 50K 的电阻。



怎样选用电子管

徐 疾

一、电子管的选择

电子管特性表上标明的电子管寿命一般是 500 小时(有些长寿命管标准可到数千小时)，这是指按规定值使用时，在这段期间内电子管的电参数不会发生变化。在普通收音机中用的电子管，要求并不那么高，通常可以用到数千小时以上。电池式电子管的寿命则比较短一些。在电子管测试器上作试验时，只要在放射试验中能达到标准，一般收音机就可以使用了。

再生式栅极检波用的电子管，最好是用高放大因数(μ)的三极管或锐截止式五极管(直流锐截止式五极管目前不易找到，一般只用遥截止式的)。因为它们是在零栅压运用的，所以要降低屏压和帘栅电压使用。放扬声器的单管机可以用输出功率管，其中集射四极管要比五极管灵敏一些。

高频或中频放大级多数都有增益控制(自动的或人工的)，所以要用遥截止式五极管，普通三极管在这些场合工作，很容易产生振荡，除了特殊电路之外，不宜使用。如果不需增益控制而输入又不大，可以使用锐截止式五极管，但是给这种管子加上自动增益控制而没有特殊措施时，将会发生失真。

音频电压放大可以用锐截止式五极管或高 μ 三极管。如果放大的级数较多， μ 值高的应放在前面，较低的依次往后排。高 μ 三极管输入电容较大，较高音频会略有损失，在高品质的放大器里是不采用的。

用音频变压器交连的电路，应用内阻较低的三极管才易于匹配(这种电路除了一些扩音机之外，收音机目前已很少使用了)。五极管的内阻很高，除非改接成三极管，否则不宜在这些电路里使用。

超外差式收音机的变频管在中波段使用时，各种管子的性能都是差不多的，但在频率较高的波段使用时，有的性能就比较差，这时采用独立振荡或是使用三极·六极管、三极·七极管、三极·八极管等才能有良好的效果。

用于整流的二极管，使用时要注意加在它屏极上的电压不能超过规定值，阴极所能通过的电流不能小于负载所需的电流，否则就很容易因过载而损坏。

直热式阴极的整流管(如半波的12F、全波的80、5Y3等)，能通过较大的负载电流，碰到短时过载也不致损坏，但是它起动较快，开启电源后，其它旁热式电子管的阴极还未完全工作，正如整流器的负载还未接上，而它已有电压输出，这时加在滤波电容器上的电压将很大，而有击穿电容器的危险。所以有的整流管，例如 5Z4P

(5U4C)，有一个连在灯丝上的旁热式阴极，就能够和其它旁热式电子管同时起动。也有阴极和灯丝分开的，除具有上述性能外，还可以和其它同电压的电子管共用一档灯丝线圈，如6Z4(6U4P)就是。

二、电子管的代用和换用

无线电爱好者在装配和修理收音机的时候，常常要将原来的电子管用别的现成管子代替，我们只要明了电子管的性能和电路的特点之后，代换起来就比较方便。

金属管、G式和GT式管同名称的互相换用，一般是没有什么问题的，原来的管座及它的接线不需要什么变动。但有个别管子要查对一下，如6SA7GT用6SA7代替时，前者的抑制栅已在管内连接，故第1脚是空脚，不一定有接线。但是后者的抑制栅是单独引出在第1脚上，必须在管座上和阴极相连，因此换用时最好先查一下它们的管座接线是否完全一样。

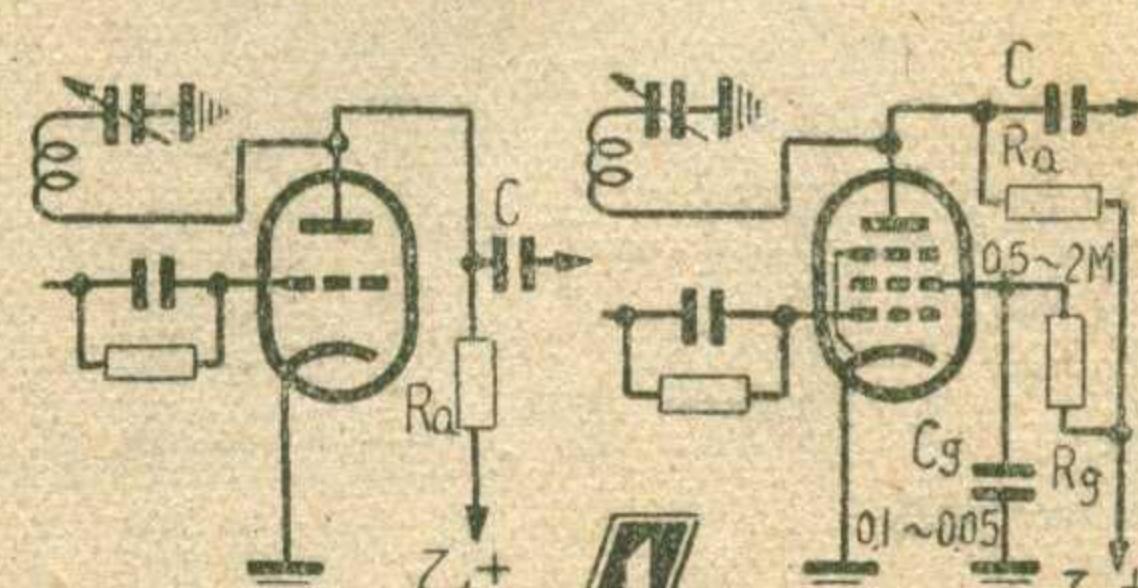
有的电子管虽然名称不一样，但是用途和管座接线却是相同的。例如全波整流管直热式的5Y3GT和旁热式的5U4C可以互相换插；不过使用后者时，高压应在第八脚(阴极和灯丝的连接点)输出，而前者在灯丝的任一端(第2或第8脚)都可以，习惯上焊接时也常从它的第8脚上输出整流电压。

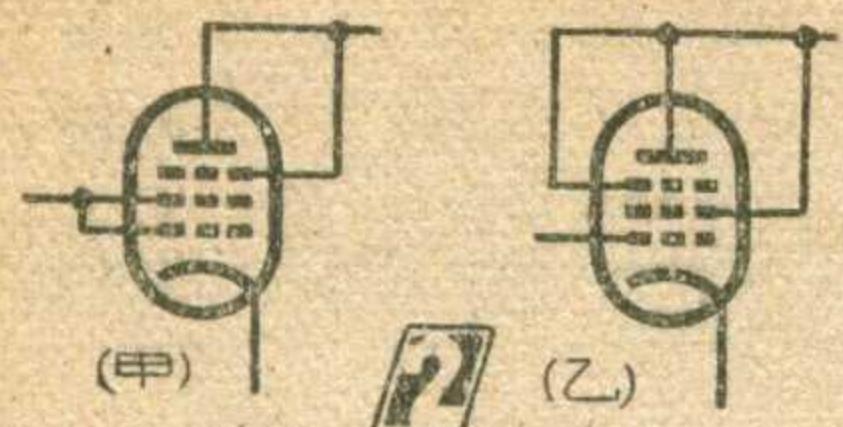
S式管——没有管顶的单端管和同类型有管顶的管子互相换用时，性能基本不变，但要更改管座接线。例如用6SQ7代换6Q7时，要将管座接线改接，原来栅极(管顶)接线也要下移到管座去。

再生式收音机用三极管检波的，可以用锐截止式五极管代用。除了更改管座接线甚或管座外，还要给帘栅极串入降压电阻 R_g 和旁路电容器 C_g (图1)。五极管作栅极检波时并不是按特性表运用的，这里的 R_g 阻值要很大，约自0.5~2兆欧， C_g 从0.05~0.1微法，因为这时检波管在低屏压下工作，所以帘栅电压应大为降低，以减小屏流，不让屏极负载 R_a 上产生过大的直流电压降。用三极管代用原电路上的五极管的时候，要将原有的 R_g 和 C_g 除去。从效果来说，五极管用在这种电路时，灵敏度和音量都比三极管好。

在音频电压放大级中，也可采用类似上面的方法将三极管和锐截止式五极管互换，但有时要按照特性手册上的要求适当地更换屏极和阴极的电阻。

五极管可以接成三极管使用，并且因接法不同而得到不同的三极管特性。例如6SJ7按图2甲的接法， μ 值可以降低到100；按图2乙的接法更能降到19，相应的内阻也降低了。抑制栅已在管内和阴极接好的五极管，不能将它并接到屏极。五极管或集

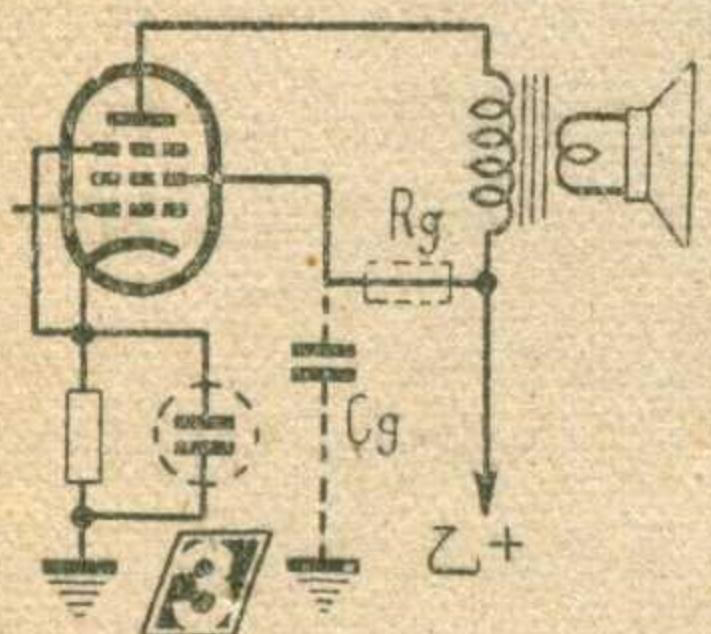




射功率輸出管也可以接成这样的三极管，可以使內阻降低，适应匹配，并且减小失真。

小电力收音机的末級輸出管可用低 μ 三級管或遙截

止式电压放大五极管（銳截止式由于这里的輸入电压很大，要发生失真，故不适用）。目前許多普及型的收音机，就是用6N1的一組三极作末級輸出的。用电压放大五极管作輸出管时，电路和功率管一样，帘栅极直接接在屏极电源（乙电）上，只有发生失真时，才需要在帘栅电路里串入一个2~5千欧的降压电阻及0.1~0.5的旁路电容器（图3）。电压放大五极管的內阻很高，應該給它匹配初級阻抗尽可能高的輸出变压器，或是直接接入高阻抗的舌簧揚声器，或晶体揚声器（加上适当的屏极負載电阻）也可以。有趣的是用6J5、6C2C等三极管



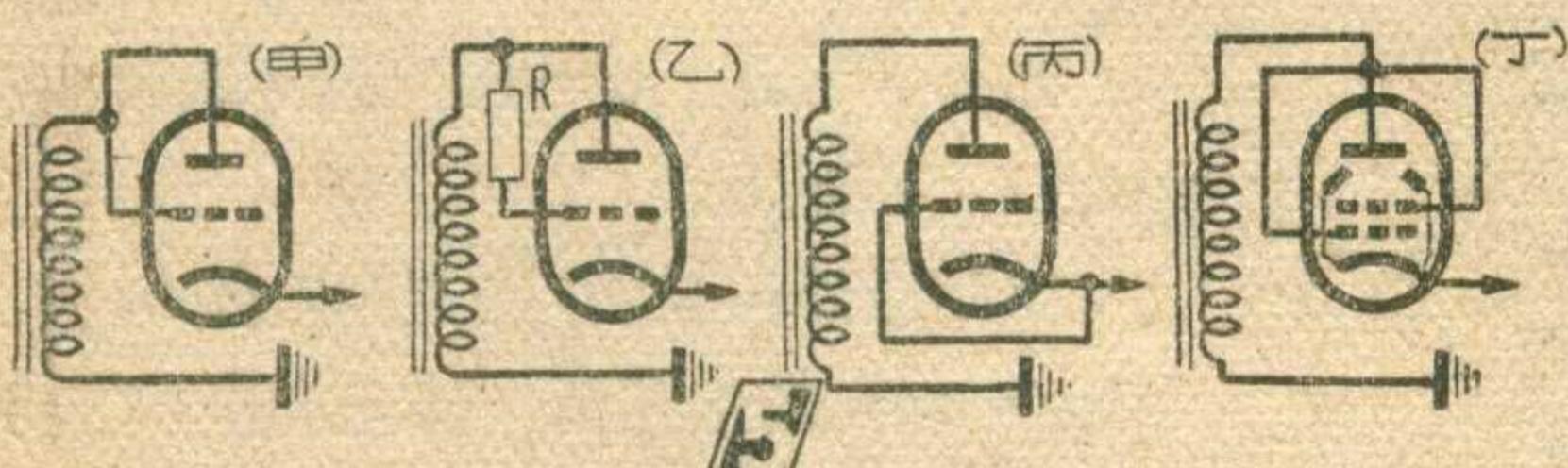
分別代替6F6、6V6等輸出管时，直接将管子插入原来的管座上就能使用，因为后者的帘栅恰是前者空脚的第4脚，其余管脚的位置相同。当然，为了得到良好的工作点，最好換上一个适当的阴极电阻。

全波整流管并联成单个二极管使用（图4），可以承受大一倍的輸出电流，但屏压仍不能超出額定值。

三极管也常被接成二极管作半波整流用，图5甲的接法是最常用的，栅极接到屏极去，可以得到比較高的輸出电压和較大的电流，但是使用时溫度較高，电子管容易衰老。图5乙的接法在屏、栅极之間串入一个数千欧（例如用6N1时，可用2千欧、2瓦）的电阻可以稍为改善，使电子管耐用一些。图丙的接法使栅极和阴极的电位相同，輸出电压較低，电子管則比較耐用；作这种用途的三极管應該选取 μ 值較低、屏流較大的管子。一般的阴极和灯絲間絕緣电阻都是不高的，所以灯絲

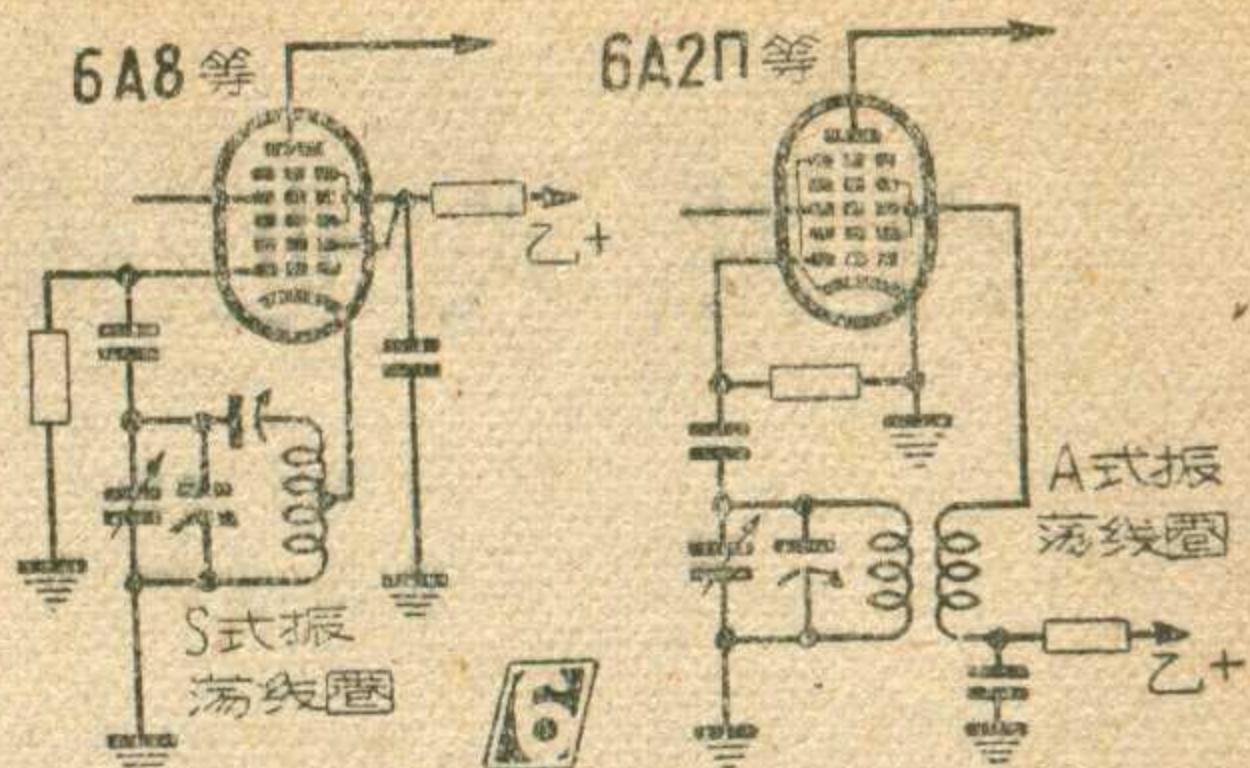
电路不能通地（乙一），以免阴极被高压击穿。双三极管6N1的一組三极部就常被用作半波整流（另一組三极部作檢波或放大），整流輸出可以达到数十毫安，可以供給少管收音机使用。

輸出五极管或集射四极管接成二极管整流时（图5丁），可以得到較大的輸出电流。



变頻管換

用时，一般大都要更动接綫甚或管座；并要查閱特性表是否需要更換振蕩柵极電阻。国产外差



式振蕩線圈分作两大类：其中回輸式（A式）是給6A8等变頻管用的，三点式（S式）是給6A2(6A2Pi)、6SA7等管子用的。如果換用的管子类型和原用的振蕩線圈不相同，仍然可以将原線圈电路改接使用，图6是改接过

的典型例子。1A2(1A2Pi)等直热式管子用S式線圈时，因需另加高頻濾波設備，应用較少，这里从略。

专用混頻管6L7(6Pi7)也可以权作变頻管用，利用它的第一柵产生本机振蕩，电路見图7。

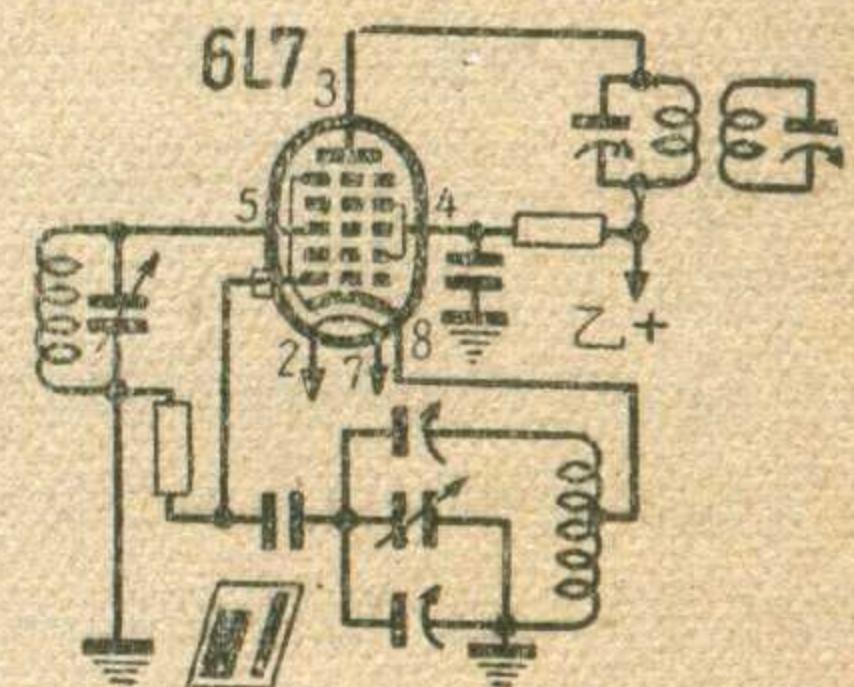
电子管的灯絲并联供电时，各管子的灯絲电压必須相等，如果要并上一个电压較小的，要在它的灯絲回路中串入一个降压电阻。例如图8甲，将电子管58并联到6.3伏的甲电上，灯絲降压电阻R可用欧姆定律算出：

$$R = \frac{6.3 - 2.5}{1.0} = 3.8\text{ 欧}$$

散热功率 $= I^2 R = (1.0)^2 \times 3.8 = 3.8\text{ 瓦}$ （可选用5~10瓦的）。

串联供电的灯絲电路，各电子管的灯絲电流要相等；当将一个电流不同的电子

管串入这种供电电路时，电流小的一段要給它跨接一个分流电阻。例如图8乙将6N2(6H2Pi)和6P1(6Pi1Pi)串連在12.6伏的甲电上使用时，6N2



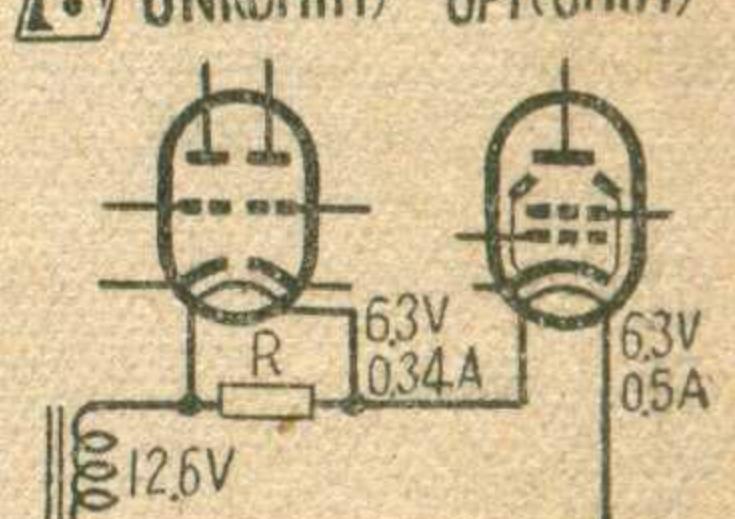
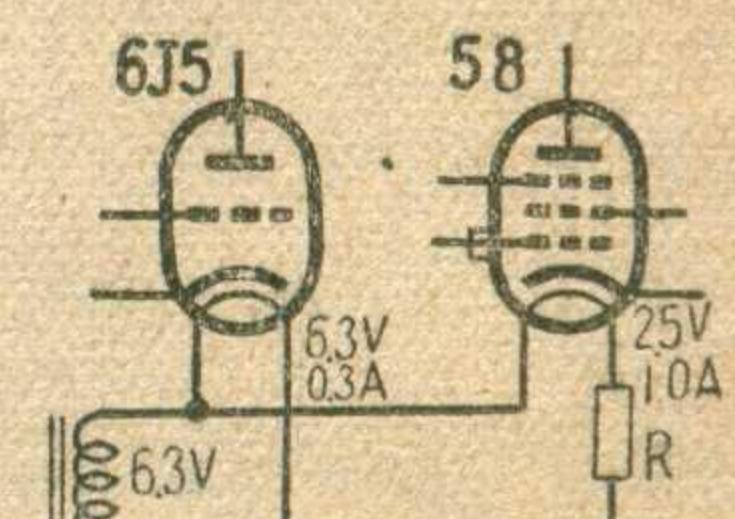
的分流电阻 $R = \frac{12.6 - 6.3}{0.5 - 0.34} = 39.3\text{ 欧}$ （取40欧），散热功率 $= (0.5 - 0.34)^2 \times 40 \approx 1\text{ 瓦}$ （取2~5瓦）。

修理交、直流两用电源收音机时，如果这种电子管一时不好找到，就可应用上面的方法换进灯絲电压电流和原来都不相同的电子管。例如图9用6SQ7代替原来的12SQ7，前者的灯絲电压較低而电流較大，所以要将其它管子电流較小的一段并連一个分流电阻 R_1 ，原来的降压电阻 R_2 也要改变。按照上面的計算方法

$$R_1 = \frac{12.6 + 12.6 + 35 + 50}{0.3 - 0.15}$$

$\approx 735\text{ 欧}$ ，

（下轉第22頁）



内热式电烙铁

苏联 И. 波馬扎諾夫
П. 季霍米罗夫

一般的电烙铁，都是把电热丝叠绕在铜管上，而烙铁头插入铜管内。这种加热方式，可以叫它做外热式。外热式电烙铁有以下几个较严重的缺点：

1. 电热丝绕在外面，表面层的热量向外逸散，加热效率不高；

2. 电热丝是叠绕的，中间层的电热丝不易散热，很容易过热而烧坏；

3. 由于电热丝绕在外面，电热丝本身还要用铁筒包起来，所以体积较大，焊接机盘内小角落的零件时，很不方便。

如果把加热部分伸入烙铁头内部，上述缺点基本上可克服。这种内热式电烙铁的构造如图1所示。加热器用一根陶瓷管，上面用表面氧化过的镍丝一圈挨一圈地绕一层。陶瓷管中间开有两个槽（图2甲）或一个槽（图2乙），用来引出电热丝。

这种内热式电烙铁加热效率高，15瓦的内热式电烙铁可以顶45瓦的普通烙铁用。加热时间也缩短了，加热到250°C只要3分钟，而一般烙铁需要六七分钟以上。此外，加热器与烙铁头的温度差较小，例如当用0.1~0.2毫米厚的云母片来作加热器外面的绝缘层时，加热器温度只比烙铁头的高30°~60°C。因此加热器的工作温度要比普通电烙铁的工作温度低，可以延长使用寿命。据试验，这种电烙铁能毫不间断地连续工作数个月。

由于内热式电烙铁传热快，电热丝只有一层，散热均匀，所以可以采用下述强热方法。按照图3加接一个晶体二极管D₁（图3甲）或一个电容器C₁（图3乙），这时110伏的电烙铁便可接入220V的电源。按下电键K₁，加热电流就增加到3倍左右，用来焊接大零件，十分方便。但是，要注意只能在进行焊接时才能按下电

键，以免烧坏电热丝。晶体二极管可以采用Д7型或ДГ-Д22型。电容器用密封金属膜纸介电容器（МБГП-2型）。

为了防止烙铁头烧死，可在烙铁头上镀一层铬或铝，或者涂一层银漆（铝质油漆），这些物质的辐射能力较铜小得多。

译者根据原文介绍的资料试制，结果比较满意。我在试制时，先考虑强热功率P_强，然后根据强热功率P_强、220伏电源按下式计算需要的电阻丝电阻R：

$$R = \frac{220^2}{P_{\text{强}}}$$

然后根据 $I = P_{\text{强}} / 220$ (安) 或 $I = 220 / R$ (安) 算出I，以便选取电阻丝直径。电流愈大，线径应愈粗。如果用镍铬电阻丝，电流I大于0.2安，线径d应大于0.08毫米。

确定电阻R和线径d后，如果用镍铬电阻丝，可参考下表估算电阻丝长度l（表中所列为1米长的电阻丝在温度为500°C时的电阻）， $l = \frac{R}{k}$ 米。

电阻丝长度l确定后，就可以估算绕组尺寸，烙铁头孔径及孔深。一般选用直径4毫米的磁管作绕组骨架比较合适。这样，可按下式计算出绕组匝数、长度和外径，

$$\text{每匝长度 } L_0 = \pi \times 4 \text{ (毫米)}$$

$$\text{绕组匝数 } W = \frac{l}{L_0}$$

$$\text{绕组长度 } L = Wd$$

绕组外直径D等于骨架直径D₀加2倍电阻丝直径d和2倍云母片厚度T，即 $D = D_0 + 2d + 2T$ (毫米)。烙铁头孔径应稍大于D，孔深应小于绕组骨架长度，而骨架长度应比绕组长4毫米左右。

计算串联的电容器的电容数值时，按串接电容器后加热器功率降低到强热功率的1/3来考虑（原文为电流降低到强热电流的1/3）。设串接电容器后加热丝部分的功率为P，电压为V_R，电流为I_R；电容器上的电压为V_C，电抗为X_C，通过电容器的

电流为I_C，很明显 $I_C = I_R$ 。
计算方法如下：

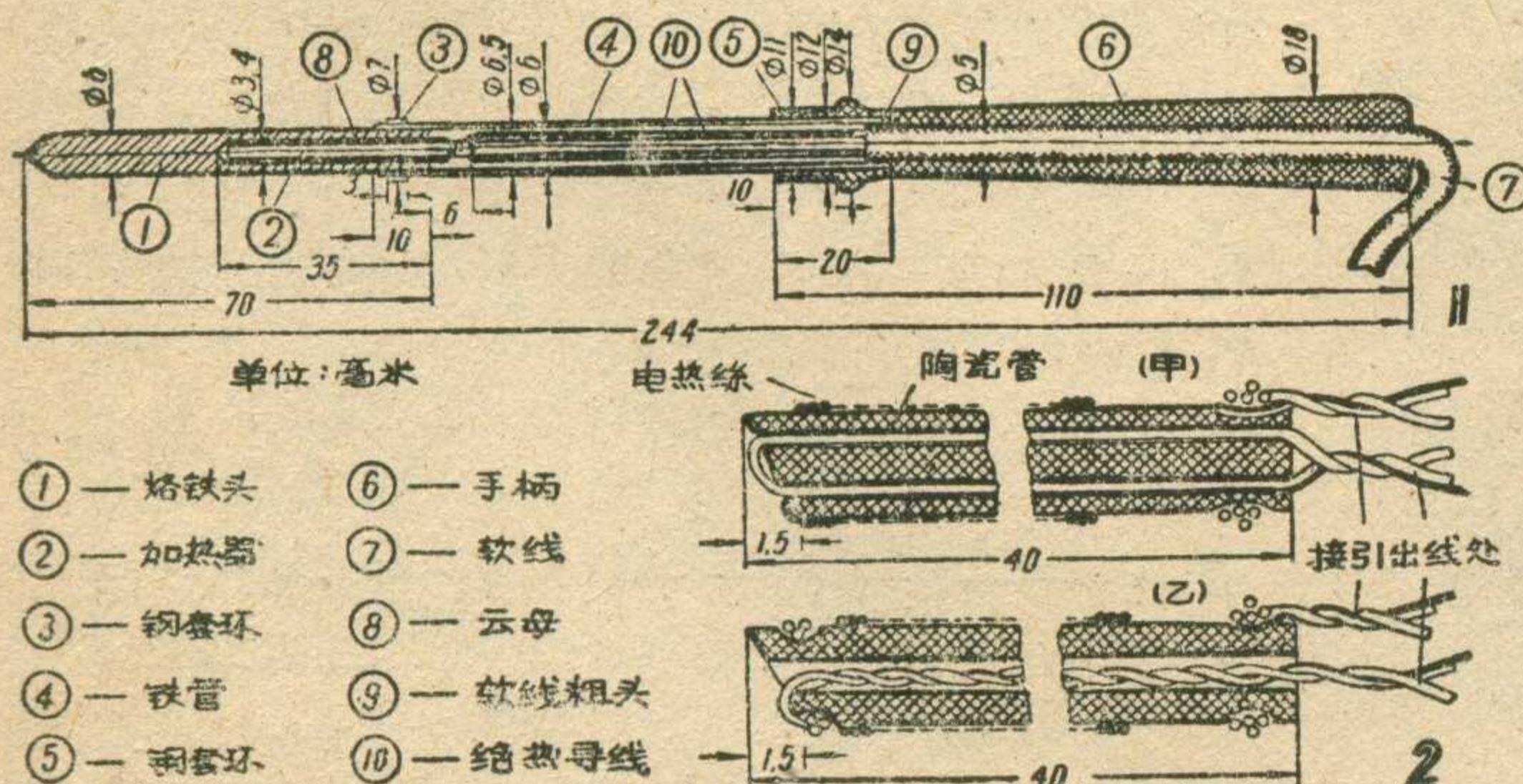
线径 d (毫米)	每米电阻 k (欧)
0.11	118
0.10	149
0.09	195
0.08	264
0.07	281
0.05	551
0.03	1530

$$P = P_{\text{强}} / 3; V_R = \sqrt{PR};$$

$$I_R = I_C = V_R / R, V_C = 220 - V_R;$$

$$X_C = V_C / I_C; C = 10^6 / 2 \pi f X_C = \\ 3180 / X_C \text{ (微法)}.$$

例如设计一只在强热状态为45瓦($P_{\text{强}}=45$)的电烙铁，电源用220伏。这时：



$$R = V^2 / P_{\text{强}} = (220)^2 / 45 = 1075 \text{ 欧}$$

$$I = V / R = 220 / 1075 = 0.2 \text{ 安}$$

选用 0.08 毫米直徑的鎳鉻絲，查表得每米电阻 k 为 264 欧，所以：

$$l = R / k = 1075 / 264 = 4.08 \text{ 米}$$

繞組骨架直徑 D 。选为 4 毫米，算得繞組尺寸如下：

$$\text{每匝长度 } L_0 = \pi \times 4 = 3.14 \times 4 = 12.6 \text{ 毫米}$$

$$\text{繞組匝数 } W = l / L_0 = 4080 / 12.6 = 324 \text{ 匝}$$

$$\text{繞組长度 } L = Wd = 324 \times 0.08 = 25.92 \text{ 毫米}$$

$$\text{骨架长度} = L + 4 = 25.92 + 4 = 29.92 \approx 30 \text{ 毫米}$$

选云母片厚度 T 等于 0.1 毫米，得繞組外直徑

$$D = D_0 + 2d + 2T = 4 + 2 \times 0.08 + 2 \times 0.1 = 4.36 \text{ 毫米}$$

因此，烙铁头孔徑可选为 4.5 毫米，孔深可选为 27 毫米。

計算串接电容器的电容量：

$$P = P_{\text{强}} / 3 = 45 / 3 = 15 \text{ 瓦}$$

$$V_R = \sqrt{P_R} = \sqrt{15 \times 1075} = 127 \text{ 伏}$$

$$I_R = I_C = V_R / R = 127 / 1075 = 0.118 \text{ 安}$$

$$V_C = 220 - V_R = 220 - 127 = 93 \text{ 伏}$$

$$X_C = V_C / I_C = 93 / 0.118 = 788 \text{ 欧}$$

$$C = 3180 / X_C = 3180 / 788 = 4.05 \text{ 微法}$$

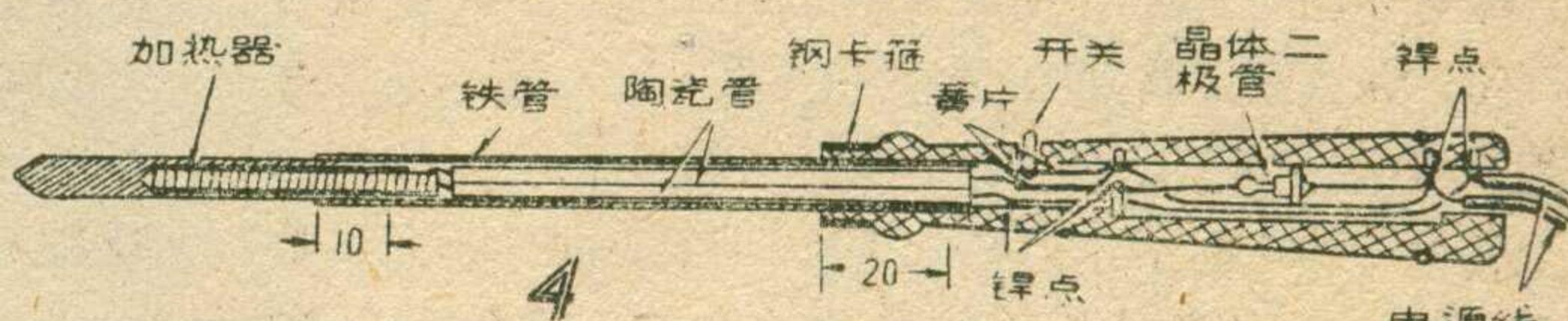
可选用电容量等于 4 微法的电容器，工作电压应大于 100 伏。

以上計算数据，在实际制作时可根据具体情况考慮，可允許有些誤差。

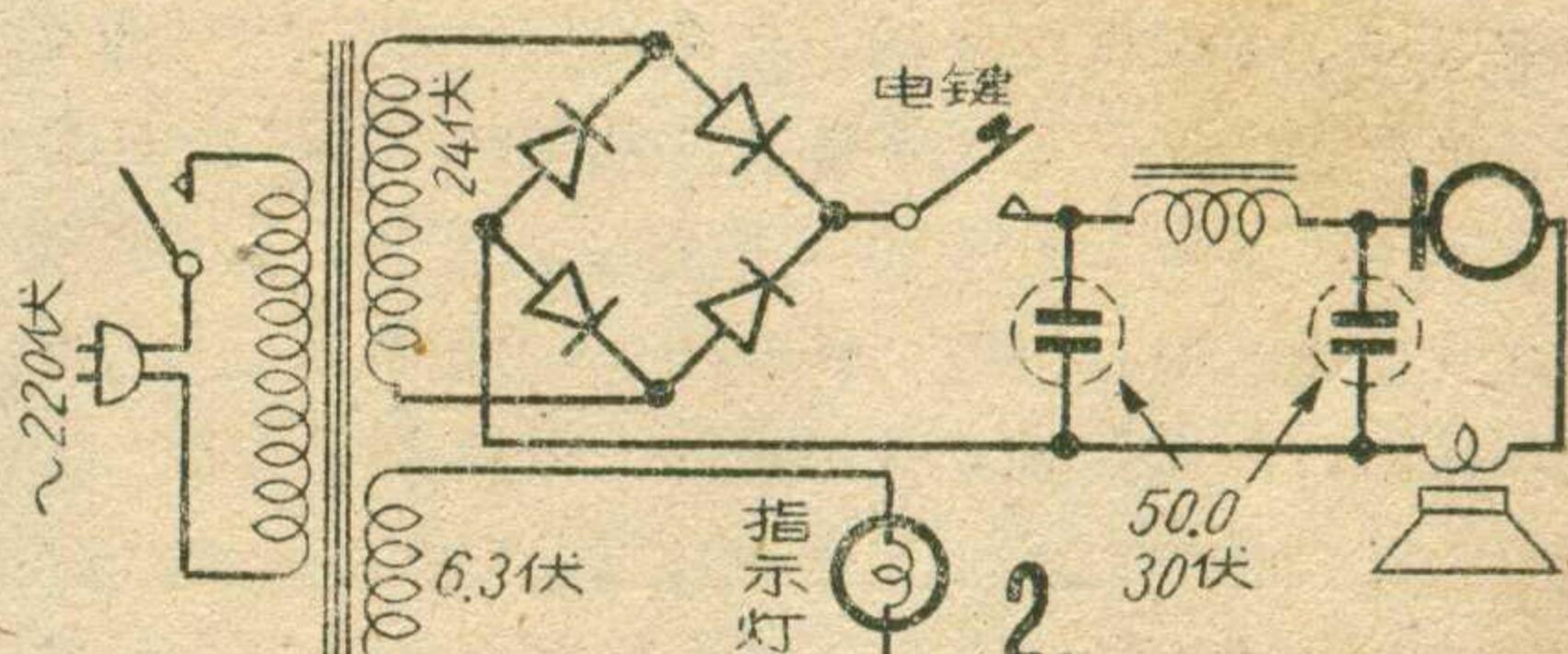
如果沒有現成的鎳鉻絲，也可用一只 20 瓦 5 千欧左右的綫繞电阻，放在火炉中燒，待电阻保护层燒成灰白色像炉灰一样，即可取出，迅速在自来水管下冲洗，

即露出完整的电阻絲。把电阻絲拆下，繞在預先准备好了的烙铁加热器骨架上就行了。經過燒制的电阻絲，表面上已有一层絕緣的氧化物，繞制时匝間距离可以减小。注意截取的电阻絲长度要比計算值較长 2 厘米左右。繞組前半部最好繞密一些，后半部可繞稀疏一些，这样加热器的热量更集中在烙铁头上，效率更好。

如果用晶体二极管代替电容器，从图 3 甲可以看出，这是一个以电阻为負載的半波整流电路。負載(即电阻絲)上的电压只有电源电压的 0.45 倍。例如电源电压为 220 伏，那末电阻絲上的电压只有 $0.45 \times 220 = 99$ 伏。如果接入晶体二极管，仍希望烙铁加热器有 15 瓦的功率，那么电阻絲的电阻值就应选为 $99^2 / 15 = 666$ 欧。这样一来，强热时功率就比上面例子中的增大了，不是 45 瓦，而是 75 瓦左右了。二极管可选用 ДГЦ—22～ДГЦ—24 型或 Д7В～Д7Г 型的，安装时可以装在烙铁手柄內，如图 4 所示。如果用电容器，可設計一个烙铁架，把电容器装在烙铁架上，控制开关仍可装在手柄上，但是要注意加絕緣罩，避免操作时触电，发生事故。电容器应选质量好的，一般电解质电容器不能直接接交流电源，不能用。



如果不需強热，可按功率 15~25 瓦設計，这时加热絲电阻仍可按上述公式計算，只要把 $P_{\text{强}}$ 換成选定的 15 到 25 之間的数值就行了。
(楊志民 編譯)



器和低頻扼流圈是自己繞制的。各元件数据如下：

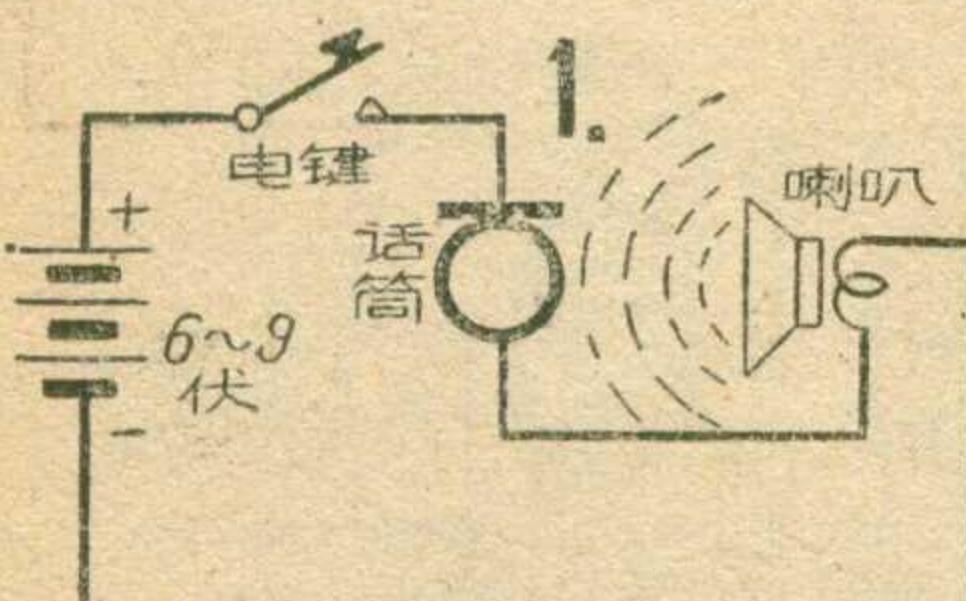
变压器：铁心面积为 $1.5 \times 1.5 \text{ 厘米}^2$ (可用一只廢輸出变压器铁心)，初級用 38~40 号綫繞 4400 圈，次級用 22 号綫繞 480 圈，再繞 120 圈供电源指示灯用。

低頻扼流圈：铁心面积为 $1 \times 1 \text{ 厘米}^2$ ，可以用半只輸出变压器铁心，每片对剪成 Π 形，然后合裝成 \square 形。用 24 号綫繞 2000 圈左右，其直流电阻应小于 30 欧。

整流片：用 8 塊氧化銅片或 4 塊硒整流片均可，其截面积应在 6 厘米 2 以上。

这种振蕩器制作和維护都容易，声音和諧，可供 30 余人收报和单人发报用。

(張光坦)



可以改变发出的音調。

用交流电整流来供电就可以制成使用交流电的音頻振蕩器，它的綫路如图 2。次級整流綫圈为 24 伏，变压

串联乙+供电线路

潘 钟

打开电视接收机和收音机的线路图一看，我们会发现有些电子管的乙+电压是250伏，而另外一些电子管的乙+电压较低。一般电视机的中放级乙+电压较低（125伏）。收音机前面几级在100多伏的低乙+电压下，工作得也很好。在普通情况下，125伏的低乙+电压都是由250伏经降压电阻获得（图1）。降压电阻一方面消耗电源功率，同时还产生热能，使机器温度提高，影响不耐热零件的寿命。最近国外出现了一些采用“串联乙+线路”的电视机，把用125伏低乙+电压的级串联起来接到250伏乙+线上。取消了降压电阻，既可节省电源功率和电源变压器容量，又可降低机器造价，延长机器寿命。

图2和图3是这种串联乙+线路的方框图。在图2中，两个中频放大级串联起来用250伏乙+电压供给，如果两级的工作情况相似，则每级的乙+工作电压都是125伏。图3是把音频输出级和其他几级串联起来，组成一个分压器，音频输出级作为分压器的一边，另外三级并联起来作为分压器的另一边。每个中放级的屏流和帘栅流大约是15毫安，同步线路屏流10毫安，加起来是40毫安。音频输出级屏流也是40毫安左右。这个分压器平分乙+电压，每边得到125伏。

电视机的两级中放串联乙+线路如图4所示。线路图中的箭头表示直流电流的方向。电流从乙+250伏点出发，经过R₄后，分成两路，到达JL₂阴极后，在R₅中重新汇合，再经过R₃后，又分成两路，在R₂上又重新汇合，入“地”后通过电源内部完成回路。R₃C₁和R₄C₄分别组成去耦电路。假如在×处把线路断开，①点接较低的乙+电压，②点连到乙-，R₄的电源接头连到较低的乙+电压，这样线路就变成一般的中频放大器线路（图5）。在图4中，①点是低乙+点，这点的直流电位是125伏。由于电容C₃的存在，这点的交流电位与地相同，所以对交流信号来说，图4线路与图5线路是一样的。

图4中放级的自动增益控制电压通过R₁加在JL₁的栅极上，JL₂栅极直流电位很高，自动增益控制电压无法加上去。但是JL₂也有寄生的自动增益控制现象。当收到较

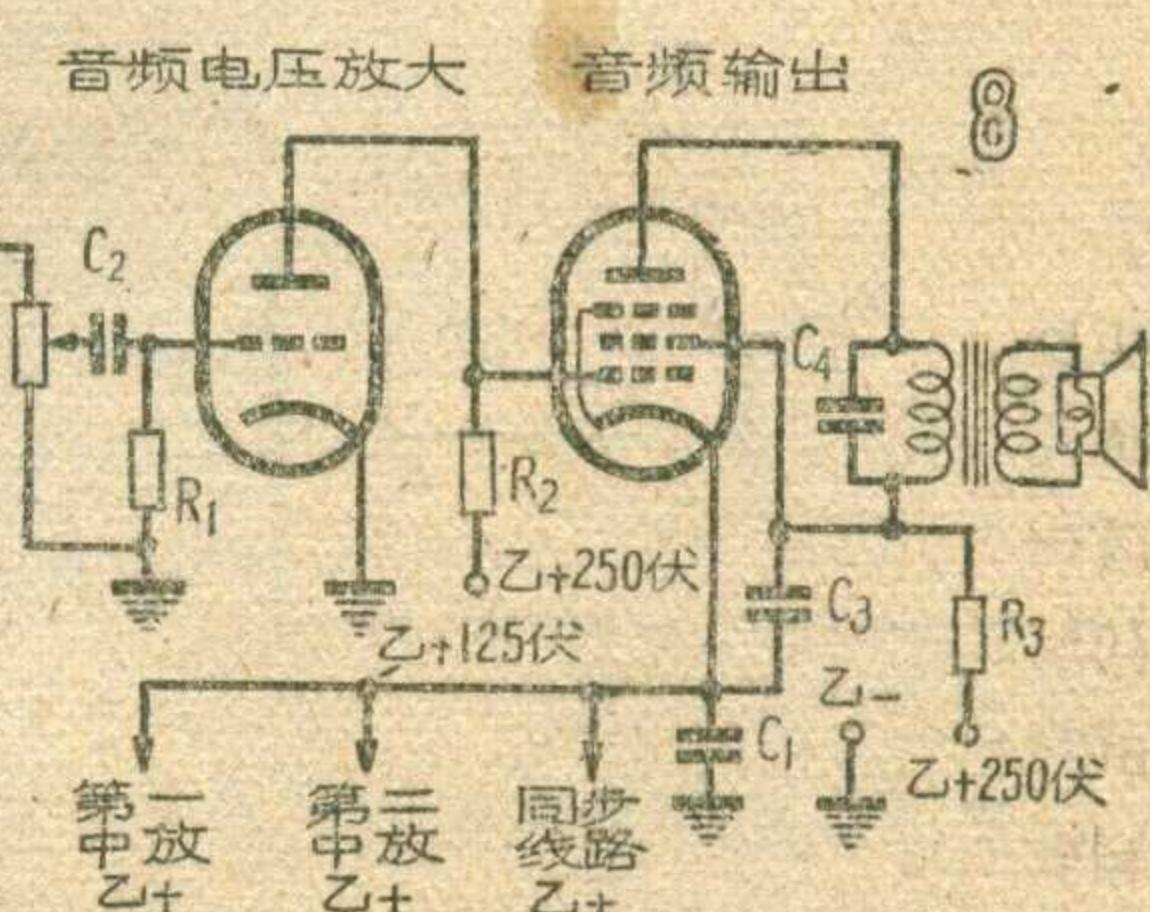
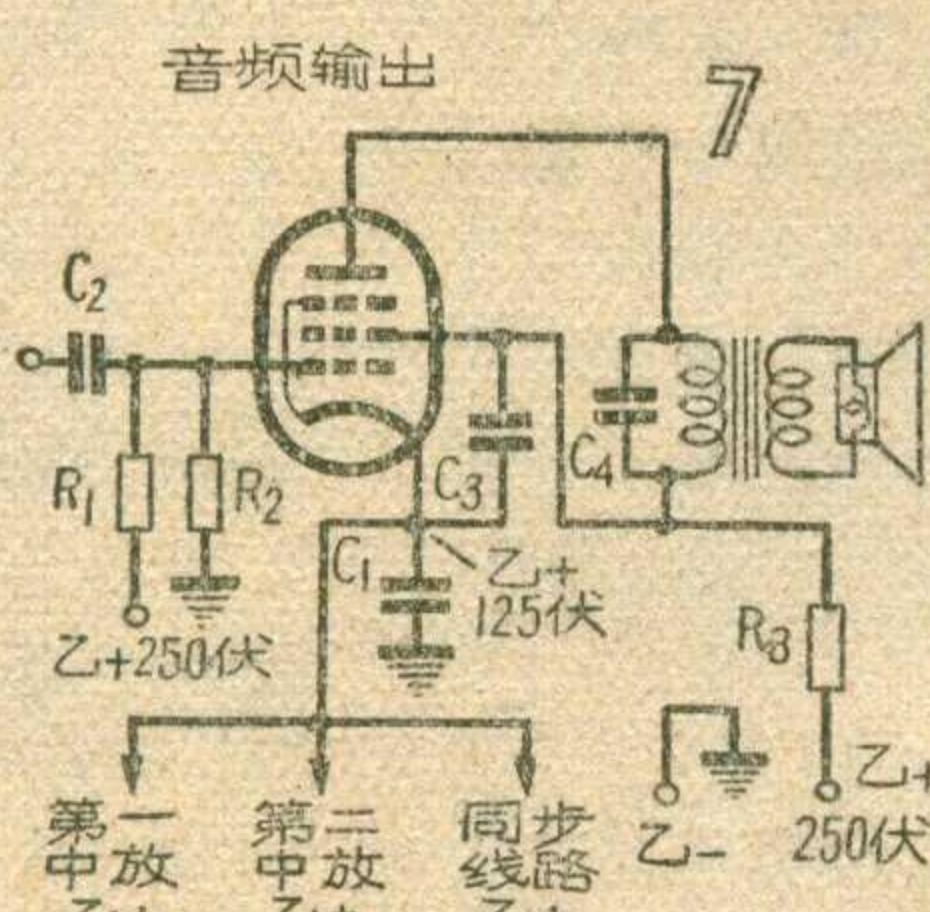
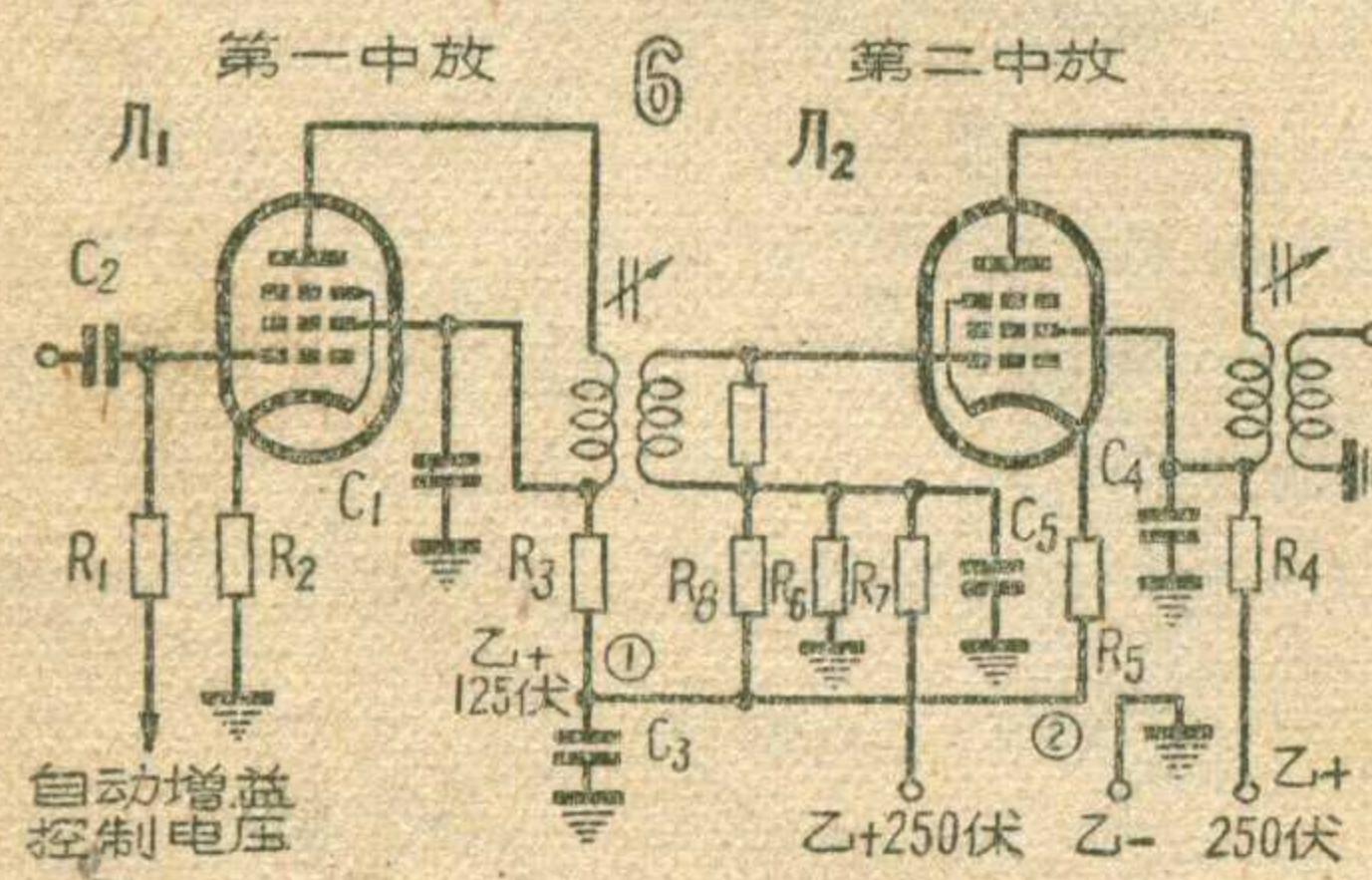
强信号时，自动增益控制电压很负，JL₁电流减小，JL₁相当于一个较大的电阻，①点电位提高，加于JL₂的工作电压下降，因而JL₂的增益也下降。

上述线路有一个缺点，JL₁和JL₂工作情况是相互牵制的。如果JL₂老化，发射电子能力下降，JL₂管压降增加，JL₁工作电压就减小，往往由于一个电子管出毛病就影响其他电子管的工作。

图6线路能部分克服上述缺点。R₆和R₇组成分压器供给JL₂栅极固定偏压。

当收到信号较强时，②点电位上升，JL₂栅极电位相对地下降，JL₂增益下降，这就加强了自动增益控制作用。当JL₂老化时，②点电位下降，栅极电位相对提高，可以使JL₂电流增加，供给JL₁足够的电流，使工作趋于正常。这种补偿作用是图5线路中所没有的。

图7是另外一种串联乙+线路图。音频输出级工作电压只有125伏。由R₁和R₂分压供给固定的栅偏压。图8是另外一种线路，其中由音频电压放大管和负载电阻R₂分压供给音频输出级合适的栅偏压。这些线路都很简单，读者掌握串联乙+线路的特点以后，就不难设计出类似的线路了。



灵敏度和选择性

——乐蜀 郁文——

在国家无线电专业标准里对收音机的电气电声性能规定有灵敏度、选择性、整机频率特性、整机谐波失真、交流声和不失真输出功率等十七项指标。从使用的要求来衡量，前面这六项是最主要的指标。由于各项指标之间互有牵连，如果过分提高某项指标，可能导致另一项指标降低，从而使总的效果不好。也有些指标提得过高，还会产生副作用，或是不经济，或是没有实用意义。因此为了均衡照顾总的效果，各项指标都从合理或是最佳设计来考虑确定的。

本文将结合普遍使用的三级交流收音机（五、六管机）来谈谈灵敏度和选择性的意义，以及国家标准中对这两项指标规定的具体要求。

灵敏度

灵敏度用来衡量收音机接收微小信号的能力。它是用保证收音机有规定输出功率所需要加到它输入端的信号电压来表示，一般以微伏做单位。数字越小，说明收音机能接收的信号可以越小，也就是它的灵敏度越高。例如灵敏度分别为20微伏和30微伏的两部收音机，都能保证有相同的额定功率输出，但前者只要输入20微伏就够了，因此它的灵敏度比较高。

灵敏度分绝对灵敏度和相对灵敏度两种。如果不考虑噪声（指收音机内部噪声，即均匀的沙声，噼啪声、嘶声等。由机外干扰源引起的噪声不算在内），称为“绝对灵敏度”，也就是收音机各个有关控制钮都旋到最大位置时，它能有效接收的最小信号。所谓“有效接收”是指收音机能将信号放大，得到一定的功率输出。

如果规定输出噪声不超过一定数值（这个数值视规定的输出功率而定），这时

收音机负荷断开有什么危险？

如果在收音机放音时把负荷（即扬声器）断开（例如，为了实验、调整收音机或是扬声器音圈断了），那么在输出变压器的初级绕组中交变电压将会迅速增加，这时匝间绝缘很容易被击穿，以致在个别线匝间或者在一组线匝间形成短路。因此，收音机尽管还能继续工作，但它的輸

出功率降低了，并且发出的声音有明显的失真。此外，当收音机输出级用的是束射四极管或是五极管时，负载电路断开还会使输出管的帘栅极耗散功率大大超过其允许值，结果电子管帘栅极会很快热到发红，甚至成白炽状。这样一来，电子管的真空度将变坏，就不能可靠地工作了。（饶舜卿译）

测得的灵敏度就称为“相对灵敏度”。这个指

标，考虑了收音机发声

必须达到一定的清晰度

的要求。国家标准中规

定三级收音机，当信号输出50毫瓦、噪声输出不大于0.5毫瓦（即信号噪声比为20分贝）时，中波灵敏度不劣于300微伏，短波灵敏度不劣于500微伏，这些都是相

对灵敏度指标。对绝对灵敏度虽未作具体

规定，但显然要高于规定的相对灵敏度，

必须保证相对灵敏度的要求。

收音机的绝对灵敏度提得太高，可能带来不少副作用。例如，用加紧回路耦合来提高灵敏度，将使选择性、假象衰减和中频衰减等性能变坏。此外，灵敏度过高，当接收强电台时，到达第一个电子管的信号将很大，同时自动增益控制电压又使栅极很负，电子管将处于非线性工作状态，此时极易产生串调混台、调幅交流声、差拍、嘶声等弊病。由于选择性的降低，又助长这些弊病的严重程度。再有当灵敏度过高时，机内外各种杂声及干扰信号将不适当当地放得很大，使调谐时产生噪耳讨厌的感觉。因此在三级机本身选择性不太高的实际情况下，灵敏度不宜片面地提得过高。还有灵敏度过高的机器往往也容易产生自激。当回授过大时，即使未达到发生嘶叫或汽船声的程度，却已严重破坏了中频通频带的曲线形状，使输出频率特性变劣，产生失真，在接收短波时还易产生机振等。一般最高绝对灵敏度，以能使收音机在接收按相对灵敏度规定的最小信号时输出0.5瓦功率为宜。

一部收音机各波段频率上的绝对灵敏度不会完全一致，有高有低，设计时可掌握在一定范围内，即保证在相对灵敏度的输入电压时，输出在50毫瓦到额定输出0.5瓦之间就可以了。

鉴别收音机时，试听中波段内各中等强度的电台的播音，如果发声都能柔和清晰、没有混台、噪声及差拍干扰，以及过

弱而听不清的电台不出现过多，即可以认为灵敏度合适。

选择性

选择性是收音机从很多广播电台信号中选出所需电台信号的能力。简单地说，也就是分隔电台的能力。一般都用对邻近干扰电台信号的衰减的大小来表示，常用分贝为单位。

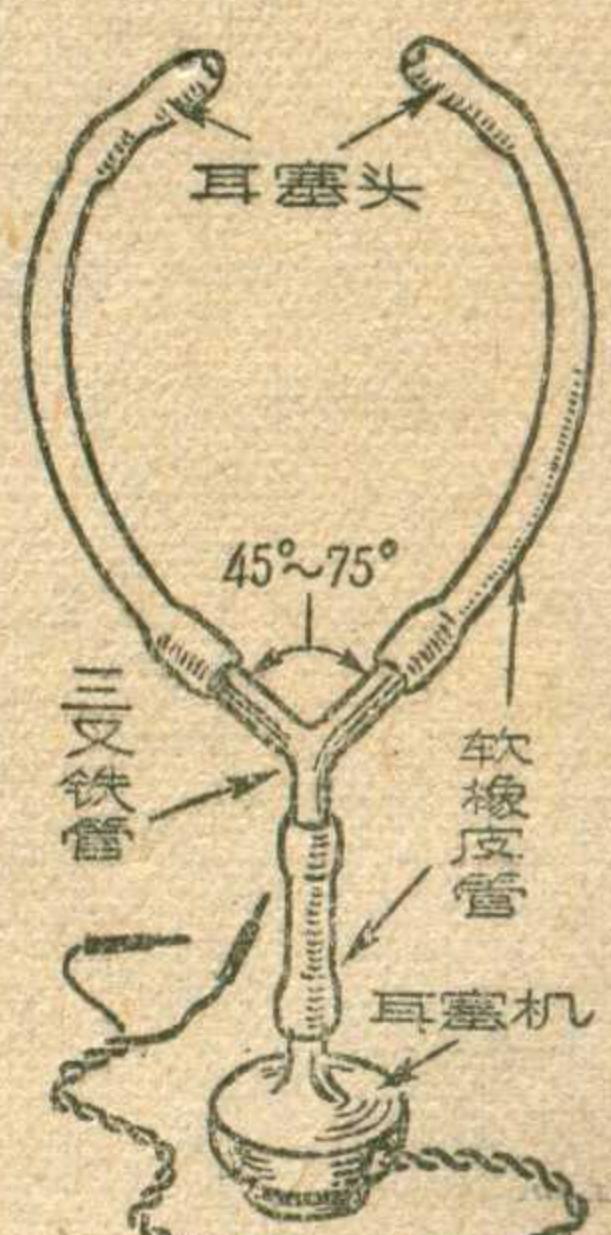
国家标准中规定三级机的选择性为：对出现在所收电台两旁相距±10千赫处的干扰电台信号的衰减不能少于26分贝。分贝数愈大，将把干扰信号压得愈小，干扰的影响愈小，说明收音机的选择性愈好。

超外差式收音机中邻近波道的选择性，主要靠中频变压器回路的滤波特性来取得。三级机用一级中频放大，输入端和输出端各有一个中频变压器，即两对双调谐耦合回路。它们的选择性作用是相加的，即如一对回路为13分贝，则两对回路可得26分贝的选择性。从选择性的要求出发，给以干扰信号的衰减越大越好。提高选择性，除了要求回路有尽可能高的品质因数以外，还要求回路耦合越松越好。但是回路耦合松，将带来灵敏度低和通频带太窄的问题。折衷处理，大多是使回路耦合略低于最佳耦合。这样灵敏度是近于最高的，通频带也足够宽，且选择性可以满足要求。

用听诊器改进耳塞机

耳塞机发音质量不够好，而且单耳听音，易受外界杂声干扰。仿照医用听诊器形式改装耳塞机，方法简便，改装后双耳听音，音量较大，低音加强，效果比较好。

找两个听诊器的耳塞头，一根内径为2~3毫米、长50~60厘米的软橡皮管。再用白铁皮焊一个三叉形铁管，管子的外直径为4~5毫米，外形如图中所示。把橡皮管先剪下长3~5厘米的一段，然后把剩下的一段平分为二。用这些橡皮管和三叉管按图连接耳塞头和耳塞机，就改装完毕了。（晓龙）



交流超外差式五管机

—封底电路图說明—

冯 报 本

封底介紹的是比較流行的一种交流超外差式五管机的电路。它的基本結構在上面兩期封底电路說明中已介紹过了，它比直流四管机多了一套电源整流設備。因为使用旁热式电子管，輸出功率也大了。灵敏度、选择性，以及音量等，已能滿足一般收听的需要。在有交流电源的地方使用是很方便的。

变頻級的本机振蕩采用三点式（哈脫來式）振蕩電路，这是 6A2 (6A2Π)、6SA7 等这一类变頻管最常用的，振蕩比較稳定。二极檢波的負載上加入一組由 R_6 、 C_7 、 C_8 組成的濾波網絡，較好地濾去檢波后的殘余中頻，并且能減小檢波电路上交流負載的影响，防止在音量控制器开到声音較大时产生失真。

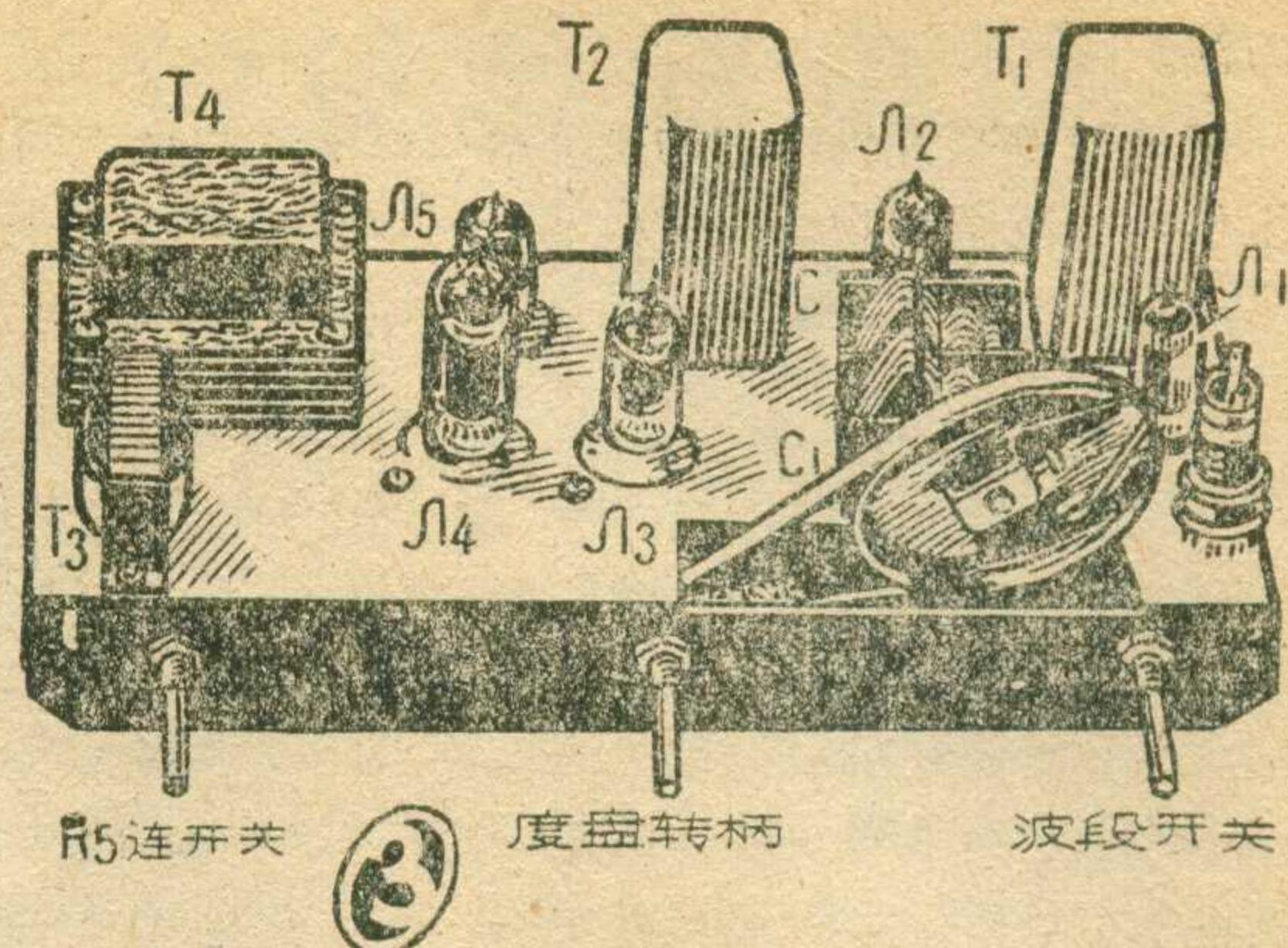
如果要在收听中能够随意改变高、低音調，可以按图 1 将 C_{12} 串連一个 50 千欧的电位器 R 通地，做成一个简单的音調控制器，这时 C_{12} 要改用为 0.05 微法。这样当 R 阻值减小时，高音頻一部分被衰減而使低音突出。

这个收音机也可以給它加上一只調諧指示管如 6E1 (6E1Π-K) 等来指示調諧情况，并且增加收音机的美观，接綫見图 2。調諧指示管的螢光幕要露出在机箱的外面，当它上面的阴影收攏得最小时，表示調諧已經准确。

本机采用的綫圈是两波段的。中波段 是 550~1650 千赫，短波段是 6~18 兆赫；可用美通 610-S (中波) 和 640-S (短波) 組成；或用两波段綫圈力士 800 和 800S 組成。如采用美通 553 或中央 900S 时，波段开关須稍微改接（參閱本刊 1961 年第 5 期封三）。其它厂号的同类型綫圈也可以使用。

固定电容器 C_1 、 C_3 、 C_7 和 C_8 是高頻的通路，最好采用云母或陶瓷介质的。

电源变压器采用售品供五灯用的比較方便。全波高壓綫圈每一半有 250~350 伏的都可以。最好是备有 6Z4 (6Ц4 Π) 6.3 伏的专用灯絲綫圈，如果只有一档 6.3 伏的，则它也可以和其它电子管共用这一档 (6Z4 的阴极与灯絲之間的耐压有 450 伏，这时灯



絲通地与否，問題不大）。自繞电源变压器的数据是：用 EI-30 型硅鋼片迭厚 45 毫米，初級用 0.315 号線分繞 473 圈的綫圈两个，2 和 3 端串連时，1、4 端接 220 伏；1—3、2—4 并連时接 110 伏。初級綫圈繞好后，須用同号線在它上面排繞成一层隔离层，一端空着（齐根剪掉），另一端通地。高压綫圈 300×2 伏 80 毫安，用 0.2 号線繞 1,290 圈，在 645 圈处抽中心头。整流灯絲綫圈 6.3 伏 0.6 安，用 0.56 号線繞 27 圈。灯絲綫圈 6.3 伏 2 安，用 1.0 号線繞 27 圈。

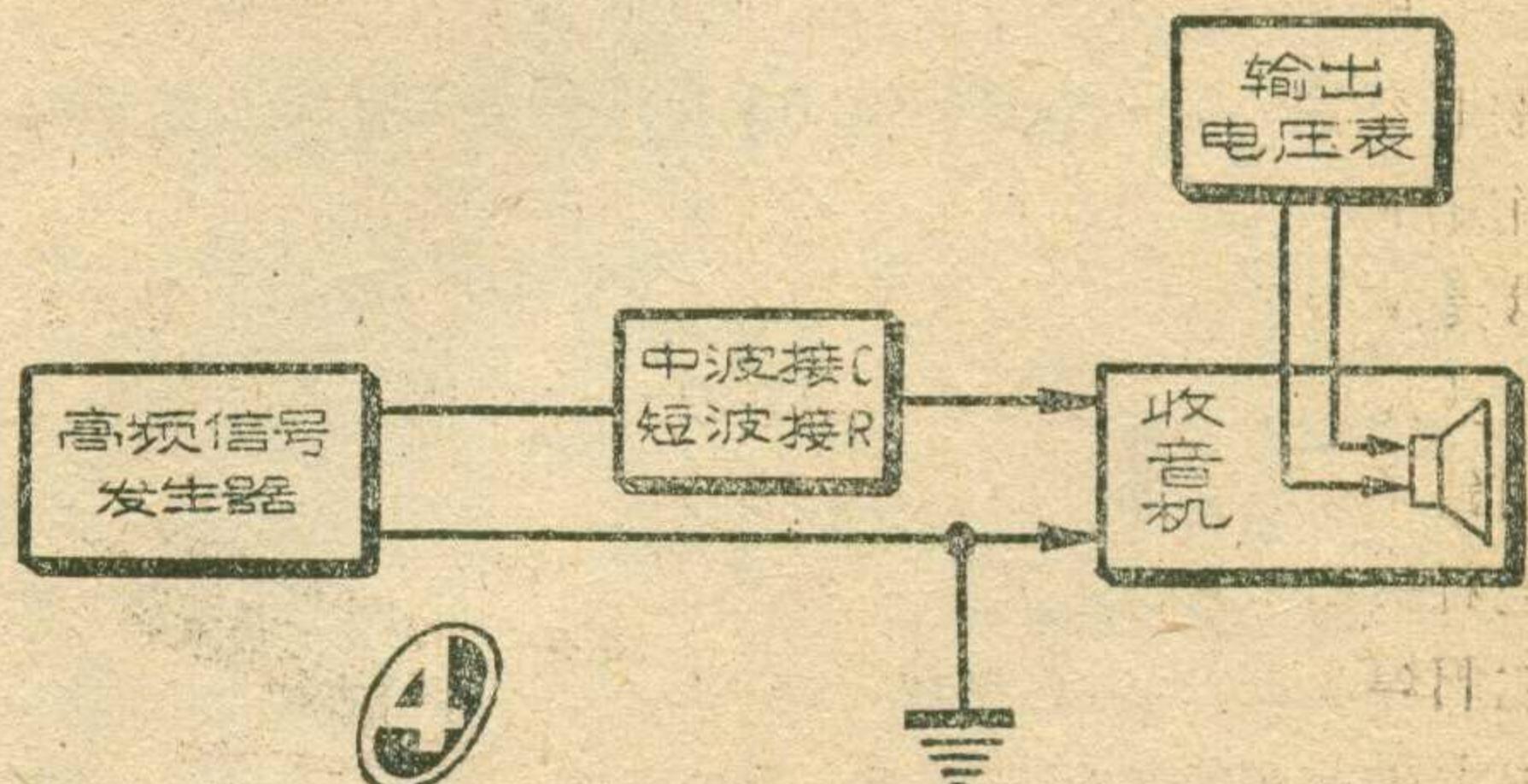
永磁揚声器用口徑為 125 或 165 毫米的，使用后者或 100×160 毫米的橢圓形揚声器放声較為悅耳。輸出變壓器選用時要注意它的初、次級阻抗要能分別和電子管及揚聲器音圈的阻抗匹配。配合 6P1(6Π1Π) (或 6V6) 的初級阻抗是 5 千歐，一般永磁揚声器的音圈阻抗多是 3.5 欧。

本電路可以改用 GT 管代用，順次是 6SA7GT、6SK7GT、6SQ7GT、6V6GT、5Y3GT (或 5Ц4C, 80 等)，但各管管座接法不同，整流管要用 5 伏 2 安的燈絲綫圈。另一套電子管 6BE6、6BA6、6AT6、6AQ5、6X4 等也可代用，前三个管子的管座接線分別和 6A2、6K4、6G2 相同，可以直接換用。

圖 3 举出底盤上主要零件排列的一個例子，供裝制者參考。

裝置竣工後通電試驗的方法和一般的交流收音機一樣，調整方法和上一期的封底電路說明所說的相同。這裡不再贅述。

如果有高頻信號發生器使用，用它作校驗可以較為準確。最好還有一個輸出電壓表（或萬用電表的輸出檔），工作起來就更方便。下面介紹使用這樣儀器校驗時的簡



单方法。

被校验的收音机，它的刻度盘最好能够和输入回路的工作频率范围相吻合，这样就能够根据输入回路来调整本机振荡回路和中频变压器。因为在本机振荡回路内垫整电容器 C_T 的变动，可以使中波段低频端的频率发生很大变化，使电台的位置在度盘上有很大的位移。而微调电容器 C_T 则是影响高频端的频率的。但是自制的收音机，目前很难得到和输入回路频率配合的刻度盘——因为它是根据特定的线圈、可变电容器和度盘的形式来制定的，所以只能将接收频率范围的高、低两端校准，把本地所能收到的电台包括进去，而不能和任何的售品度盘在各点配准，否则就只能自行根据校准过程中的刻度重新繪制度盘。

校验从中波段开始，垫整电容器旋下约八成紧，本机振荡的微调电容器 C_T 放的较松，仅压下一点。高频信号发生器经过一个250微微法的电容器接入收音机天线端，加上频率400赫调幅度为30%的调制信号，收音机输出端的扬声器音圈上接上输出电压表，它们的连接见图4（没有输出电压表的，也可以根据调谐指示管的指示或扬声器放声的大小来做准则）。音量控制器开到最大，输入信号调在550千赫，将收音机调向低频端接收信号，使输出到最大（调谐管合拢或声音最响），在度盘上作出一个标志“甲”（一般的360微微法可变电容器差不多要大部分旋进，留在外面的动片大约还有十余度的角度），如果距离低频端的尽头还很远，即动片露在外面很多， C_2 应放松一点，反之如超出了电容器的调节范围， C_2 应稍微旋紧。然后改变信号频率到1,650千赫，收音机调到高频端的尽头（约在可变电容器完全旋出的位置），调整 C_T 使输出最大，在度盘上也作出标志“乙”。继续调回原标志甲处，用550千赫的信号再调 C_2 ；然后又转回1650千赫在标志乙上调 C_T ，这样反复调整数次，还可调动输入回路上并连着的微调电容器 C_T 作为辅助，

直至在两端的标志上都能反复调到不再变动为止，每次调整都是使输出指示最大。最后，将信号频率分别调到这个波段各个主要的频率上，相应的在收音机上调谐得到最大输出，在刻度盘上刻出它们的标志。

度盘经过上面的步骤校准后，信号发生器经过一个0.05微微法的电容器接在双连电容器输入回路的定片上，信号频率改为465千赫，收音机调谐在600千赫，调整中频变压器，从输出级的次级起，依次是它的初级、输入级的次级，最后是输入级的初级。

中频变压器校好后，输入信号仍经过250微微法的电容器加在收音机的天线端，在1,500千赫上细调输入回路和本机振荡回路的微调电容器；又在600千赫上微调垫整电容器，都要使输出最大。

中波段调整好了，短波段就不一定要调整，因为短波段的垫整电容器是固定的，所以只要在接收频带两端调整一下输入回路和本机振荡回路的微调电容器即可，也可同中波段一样在度盘上刻出这个波段的主要频率。调整短波段时，高频信号发生器输出要串联一个400欧的电阻后再接到收音机天线端子（图4）。

信号发生器和收音机的连接所以要串入电容器或电阻的原因，是要使收音机处在和在一般收音环境里使用普通天线收音时的实际情况相似。

如果度盘是准确的成品，那末上述校准的步骤就可以省去，一开始就从校准中频变压器的手续进行，只在每次调整中，将收音机按照刻度指示调在相应的频率上便可以。

在实际收听时，还可将中频变压器再进行一次微调，使播音声最大。

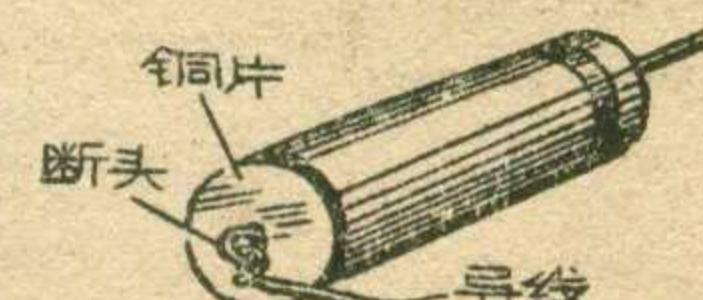
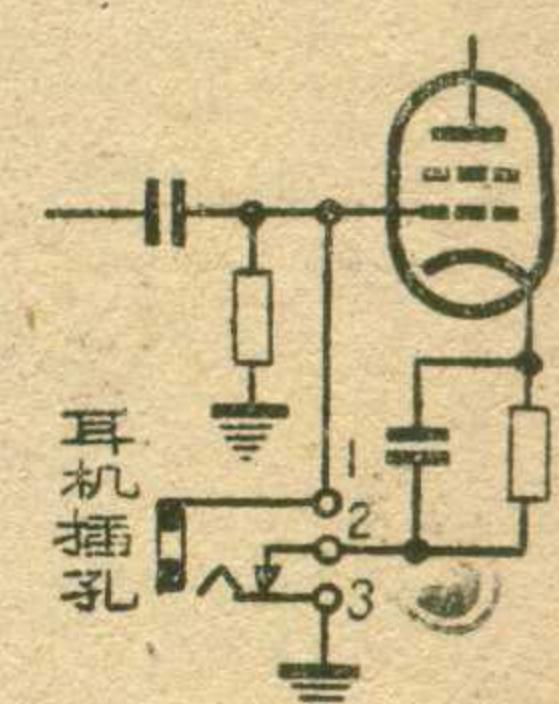
没有仪器使用时，也可以仿照上法，选择中波段两端近边沿的播音台作为输入信号，并将整个波段所能收到的电台频率刻在度盘上，不过只能刻出这些电台所用的频率，而难以得到准确整齐的刻度了。

根导线和铜片也夹得很紧，所以非常结实，一般不会再坏。（徐祖哲）

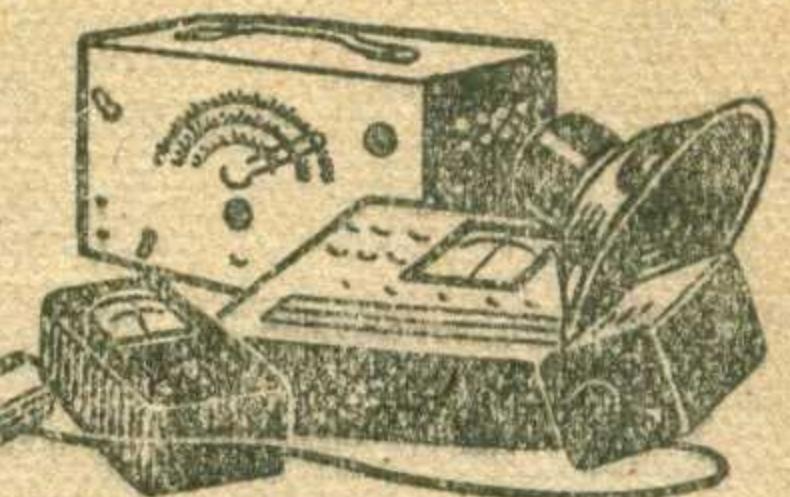
收音机加装耳机插孔

有时为了收听广播而又不干扰别人，需要在收音机上加装一个耳机插孔。这个插孔可以按下图连接。从图中可以看出，当接入耳机后，插孔簧片2、3分开，输出级屏流回路被断开，没有输出，扬声器没有声音。由于这时输出电子管不工作，所以不会影响电子管的使用寿命，电力消耗也可减少。

插孔要用三接点的，插头用两接点的。簧片2、3要有足够的弹力，保证接触良好可靠。簧片1应与机壳良好地绝缘。（王宝林）



超外差收音机的调整



—栗新华—

一、調整静态

新装收音机經檢查接線正确后，暫時斷开图1中的R14，不加負反饋，不插電子管，接通电源。用电子管电压表（或万用表）交流10伏档測量各管座灯絲两脚，均应指示6.3伏左右。如沒有电表可用6.3伏小灯泡來檢查。然后用电压表上适当的直流电压档測量电路中各点电压，如与图1中所注数值相近，表示收音机靜止工作状态正常。如相差很多，则可能有接触不良、漏焊、虛焊、短路、断路、元件不良和电阻阻值用錯等毛病，应重新仔細檢查。

二、調整中周

1. 将电子管电压表用交流3伏档接輸出变压器次級（图1中h、e两点，探針接h），或用交流100伏档接輸出变压器初級（探針接P，另端接底盘）。这样电表将指示輸出大小。

2. 将本刊1961年6期的“多用信号发生器”接成調幅信号发生器使用，調幅信号

接到6A2信号柵极（第7脚）或双連調諧电容器C1的定片与底盘間（接線柱5接底盘），送入465千赫中頻信号。这时变頻管6A2暫做中放。本机振蕩一般可不停掉，如有干扰可短路C2使它停振。

3. 将双連电容器（C1、C2）放在全旋出的位置；波段开关搬向“中波”。这样可不断开線路，直接輸入中頻信号。

4. 音量調節电位器（图1中VR）开到音量最大处，調整中視需要关小。

5. 接通电源进行調整。先反复調節輸出級中頻变压器T2中L9、L10的两可調铁粉心（如是調电容器式的，則調C13、C14），达到輸出最大。然后再調輸入級中頻变压器T1的L7、L8（或C11、C12），也必須反复調數次，使輸出最大。然后再将T2与T1反复仔細調整，达到輸出最大。

6. 檢驗中頻变压器的諧振曲線。先記下輸出最大时的电压表指示值；将信号发生器频率度盤旋鈕細心地向左、右各轉动相同角度，分別記下停在左、右两边时的輸出电压值，若两值相等，說明諧振曲線

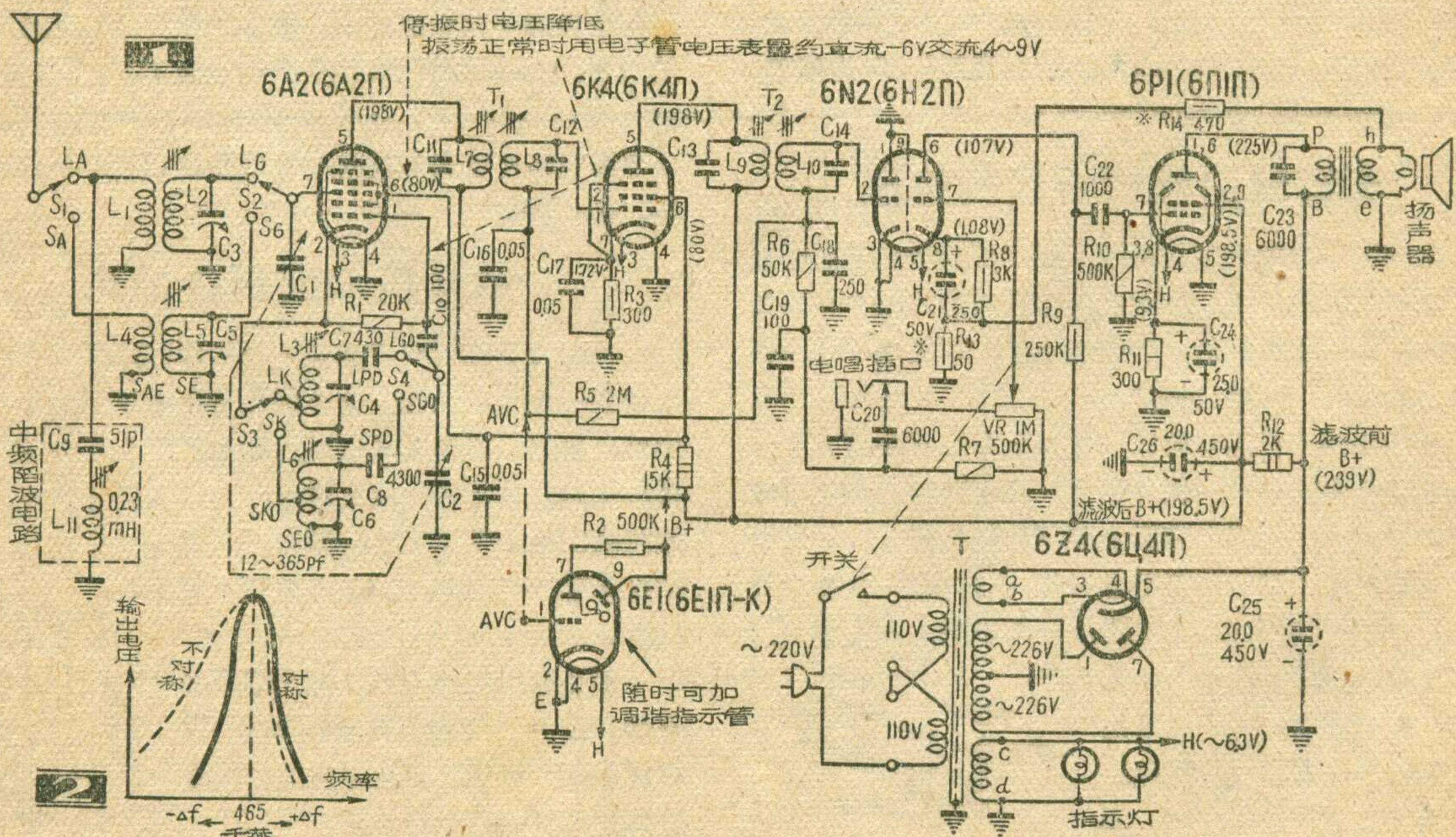
在这两个頻率点上是对称的。这样看几个点，便可判断調得好坏。也可以将信号发生器的頻率調到中頻兩旁的几个不同頻率上，測出輸出电压值，做出象图2那样的諧振曲線。如果不对称，可重新調。

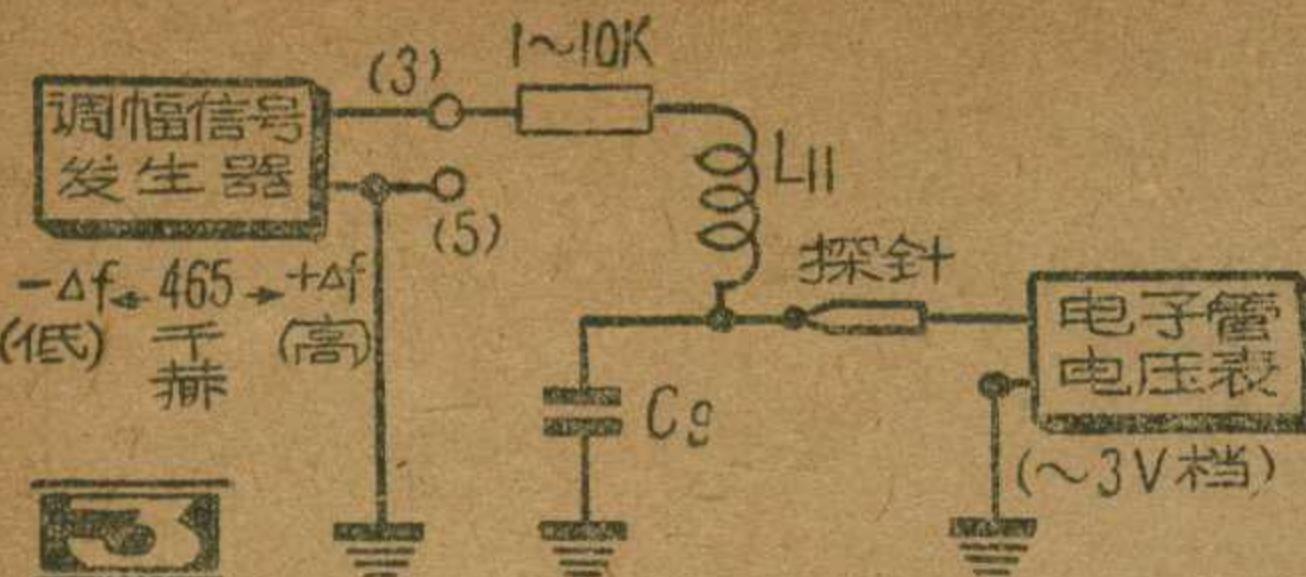
另外，在調整过程中可能出現自激振蕩嘯叫声。这可能是由于天線尾線或天線線圈距中頻电路的接線或元件过近；变頻級的或中放級的板、柵接線相互平行或相距过近；中頻电路的旁路电容器C16、C18、C19等断路、容量变小或接線过长；以及中頻电路板、柵接線过长等原因所致。

总的說，如果元件排列不当、中頻旁路不好或接線过长，就会产生振蕩。这时，需要从改进布線、改变元件布置、加强屏蔽，或必要时在中放管柵极串入50~500歐防振电阻等方法得到解决。

三、調整中頻陷波电路

为了阻止接近中頻頻率的干扰信号进入收音机，图1中C9与L11构成一个串联調諧电路。如果調L11或C9使它对465





千赫谐振，那末由于串联谐振时它对谐振频率表现的谐振阻抗最小（理想状态等于零），因而接近中频谐振频率的干扰信号在这里被大量消耗，不致进入收音机。

調整方法是：将信号发生器接波段开关S1主刀，送465千赫调幅信号；調L11铁粉心，使輸出端电压表指示值最小。这就是陷波电路的谐振点。铁心只有在这个位置上，陷波作用最好，再向里旋或向外旋输出都大上去。

如果找不到谐振点，不論怎样旋动铁粉心，输出都不变，这时可按图3电路连接，变动信号发生器的频率，找电子管电压表指示值最大的一点。这时信号发生器的频率，就是L11、C9的谐振频率。如果它比465千赫高，可增加L11的圈数或加大C9的容量，就能符合需要。如频率嫌低，可减少圈数或容量。調好后，恢复到图1上去，重新調整中频陷波电路。

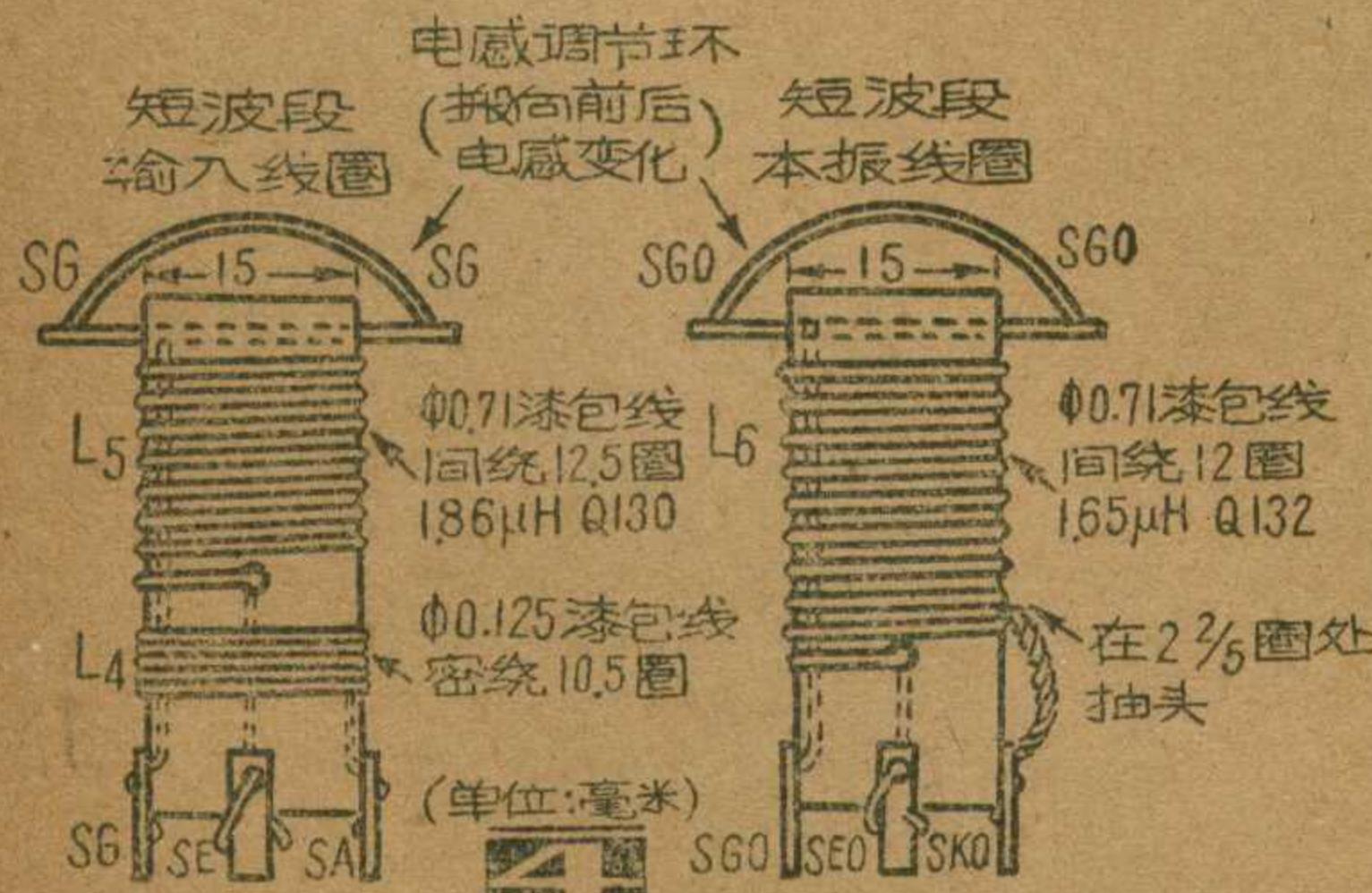
四、統調調整

“統調”就是在整个波段內使本机振蕩頻率与輸入信号頻率之差，在双連可变电容器轉到任何位置时，都等于中频465千赫。实际上这是做不到的。一般只能在波段內的三个頻率上实现統調。

調整时，象图1这样的电路可先調中波段，后調短波段。如用“美通553”等線圈，由于短波線圈也做为中波諧振回路的一部分，必須先調短波段。

甲、調准中波段本机振蕩頻率

1. 将信号发生器接变頻管6A2信号柵（第7脚）。



2. 波段开关置“中波”位置，音量开关(VR)先开大以后視需要关小。

3. 电子管电压表与調中周时一样接輸出变压器初級或次級上。

4. 調整低頻端。將C1、C2全旋进，送530千赫調幅信号，調中波振蕩線圈L3的铁粉心（如用沒有铁粉心的線圈，則电容器C7就要用半可變的垫整电容器，那时要調C7）到輸出最大。

5. 調整高頻端。C1、C2全旋出，送1620千赫，調电容器C4，到輸出最大。

6. 將4、5兩項重复来回調几次。因这两項調整相互有影响。

7. 将信号发生器先后送550、1000、1600千赫信号，旋动C1、C2均达到輸出最大，記下三個頻率时收音机度盤上标度。

乙、調整短波段本机振蕩頻率

按照与調中波段类似的方法調整。波段开关換置短波段位置。送5.5兆赫。C1、C2全旋进。調短波振蕩線圈L6到輸出最大，以調准低端頻率。如果線圈沒有铁心，而垫整电容器C8又是固定电容器，则可增減L6的圈数来調节，或自繞線圈时做出“电感調節环”（用繞線圈的線做一弓形环，穿在线圈頂上，見图4）进行調准。調节时前后搬动环的位置即可。

再将C1、C2全旋出，送18.2兆赫，調补偿电容器C6到輸出最大，以調准高端頻率。将高、低端頻率来回反复調整几次。信号发生器先后送6及18兆赫，分別旋动C1、C2到輸出最大，并記下度盤位置。

丙、調准中波段輸入回路的諧振頻率

1. 波段开关置中波，VR位置与电压表接法同前。

2. 将信号发生器接天綫轉換开关S1的主刀，送550千赫調幅信号。

3. 旋动双連(C1、C2)到前已标记的接收550千赫的度盤位置上。

4. 調L2铁粉心到輸出最大，以得到輸入与本机振蕩回路在550千赫的統調點。

5. 信号改送1600千赫，双連电容器放相应标记位置，調

正确的 镜像频率
接收頻率 本振頻率(假象頻率)

18兆赫 18.165兆赫 18.93兆赫

频率(高)



补偿电容C3至輸出最大，得到1600千赫的統調點。

6. 信号改送1000千赫，双連在相应标记位置附近移动，找到輸出最大点。如最大点恰在調本机振蕩电路时接收1000千赫的标记点上，說明这中間点也是統調，做到了“三点統調”。如偏離較多，可变更电容器C7的容量去适应輸入回路在1000千赫的最大点，达到統調。不过这样本振的高、低端頻率也有变动，需再調整L3铁心及C4，做到高、低两統調點也能統調。

丁、短波段輸入回路的調整

可依同法調在6兆赫和18兆赫上与振蕩回路統調，以完成短波段的两点統調。

然后，将信号发生器頻率調低到 $18 - (2 \times 0.465) = 17.07$ 兆赫附近（其他不动），如輸出也有較大的指示值（类似送18兆赫时），說明本机振蕩頻率調得不对，它沒有比18兆赫高出0.465兆赫（一个中頻）而是相反地低了一个中頻，應該重新調整（調小C6的容量，頻率会提高）。如在 $18 + (2 \times 0.465) = 18.93$ 兆赫附近收到和18兆赫时类似的輸出时，說明本机振蕩頻率調对了（參看图5）。

这样，可調好輸入及本机振蕩回路的統調。不过，調整中可能出現找不到輸出最大点（諧振点）的情况，这是輸入或本机振蕩回路的L或C与要求的值相差过远，諧振頻率不对，只靠調铁粉心或补偿电容还不能接近諧振造成的。这时，可參照图3測量各回路的諧振頻率。如測出的頻率偏高，可加多線圈圈数；反之則可減少圈数。然后重新調整輸入回路，就能找到諧振点了。

另外，在調整中，如屯感铁心已全旋进或补偿电容已旋得很紧（容量最大），而电子管电压表指示值还在繼續增大。这說明还没到諧振点，L或C还不够大。可增加線圈圈数或在补偿电容器上并接一个几微法到十几微微法的固定电容器就能奏效。三波段或更多波段的收音机，都可參照上面的方法进行調整。

（下轉第23頁）



国外点滴

遙控潛水車

这种潛水車，外形象一辆坦克。在車架上裝有电动机，代替一般坦克中的柴油机。車上无人駕駛，裝有一只机械手。在水底工作时，由陸上遙控，机械手能按照指令执行8种不同的动作，能抓取重量达1吨半的各种物体。

在車上还裝有四台電視发送机，可以将它們“看到”的景象，傳送到陸上的電視接收机。電視发送机裝在鋼壳內，能經受达700大气压的压力。

为了傳送電視信号和車上超声定位器的信号，車上裝有同軸電纜，長达8公里。通过这条同軸電纜，还傳送从陸上发出的控制信号，以及輸送电能。实际工作时，这条電纜的陸上終端和遙控設備安装在一輛大型汽車上。潛水車在水底行走，汽車在岸上跟着走。在水底工作的深度和距岸边的距离，受同軸電纜的長度的限制。（肖堯榮譯）

用高頻電流爆破岩石

利用一个与强力无线电发射机相似的小型射頻振蕩器，把它的输出用導線直接接到岩石中。这样，岩石中導線經過的部分，受高頻電流加热而膨脹，但岩石未加热部分膨脹較慢，因此造成岩石膨脹不均匀，岩石便破裂。在爆破过程中，岩石中的少量水分也起着一定的作用。據說用这种方法比通常穿孔用炸药爆破的方法安全得多。（林希譯）

远方医生

在病人頸上帶上一部特制的小型无线电发射机，把病人的心臟情況变成电波信号发射出去。医生在办公室或住宅內安装一部接收机，就可以从远处經常收到这种信号，从而診斷病人的情况，采取必要的措施。据报导，这种发射机約100克重，有效距离相当远。（肖堯榮譯）

腸胃电视机

新制成的一种微小的电视机，只有几克重，这种电视机可以由病人吞服下去，能很清楚地發送出腸胃內的形象。據說目前已用來檢查胃癌。（溫迎祥譯）

超声波和照相軟片

国外一位摄影家，偶然发现照相軟片显影时如处在超声波場中，那么这軟片的灵敏度将提高約10倍。据解釋，这是因为显影剂在超声波的作用下，能更好地渗入底片乳化层，并且能大量减少在底片上沉积的顆粒。（肖堯榮譯）

永不褪色的“墨水”

在鋼筆杆內安装一个超声波振蕩器，用圓珠作笔尖。写字时，超声波改变紙中纖維的位置，在紙上留下字迹。據說这种笔写的字，除非把紙毀坏，是永不会消失的，而且永不褪色，适合在自动記錄仪表装置中使用。（車譯）

不用电源的電話

看起来，電話必須要有电源。但是，能不能不用电源呢？这个問題引起了很多发明家的兴趣。最近，有人制成了一种沒有电源的電話机，據說通話距离可达180公里。这种電話机的工作原理，主要是利用装在話筒內的一种压电晶体，当說話时，声波的能量通过压电晶体变成电能，傳送到对方。（車編譯）

无线電邮递

利用傳真電報的方法寄信，已在試行。据报导，把信投入邮筒后，只需隔10~15分钟，远在其它城市甚至其它国家的收信人即可从邮递員手中收到。投入邮筒的信，用气压傳送的方法送到邮局，以后的过程全部自动化。首先，用一种專門的設備，把信封拆开，展开信紙，放在“讀信”机物鏡前面。扫描光線沿信紙扫描，把信上的文字通过光电作用变成脉冲信号，用无线電发射机送出去。在接收

端，这种无线電波經過放大，还原成閃爍的光線，对照相紙扫描，于是在照相紙上重新写出原来的信件。照相紙很快地显影、烘干，并且折好装入写有收信人姓名地址的信封内。整个这段过程，只需几秒钟！每分钟可以傳送20万个印刷符号，这相当于一本100頁的书。发送时同时使用

六个信路，每个信路一次即可傳送四封信。据估計，用这种方式寄发的信件所需的邮費，并不比航空信件的高。（車譯）

录音机帮助地质学家

目前，研究地下矿床結構时，常采用地下爆炸的方法，根据爆炸产生的波动通过岩石时的情况进行分析。为了得到精确的結論，一般爆炸要重复好多次。

不久前，匈牙利的一位地质物理学家，制成了一种仪器，利用这种仪器就可以毋需重复进行爆炸。仪器的主要組成部分是磁帶录音机。爆炸引起的地下結構的运动，以声波形式記錄在磁带上，在进行研究时，可以重复放音。

这种新仪器，节约了地质学家为研究地壳的地质結構所需的时间和设备，在考察交通不便的地区时，更为有用。

自动化图书馆

在这种自动化图书馆里，讀者从图书目录上找到他所需要的书的号碼后，只要記下这个号碼，同时像打电话一样撥这个号碼，不到1.5~2分钟，他就可以得到这本书。原来，图书馆內装有一种特殊设备，这种设备在讀者撥号后，能按照所撥号碼的控制，从书架上找到这本书，并且把它放在傳送带上，送到讀者身前。（扁譯）

自动封发信件

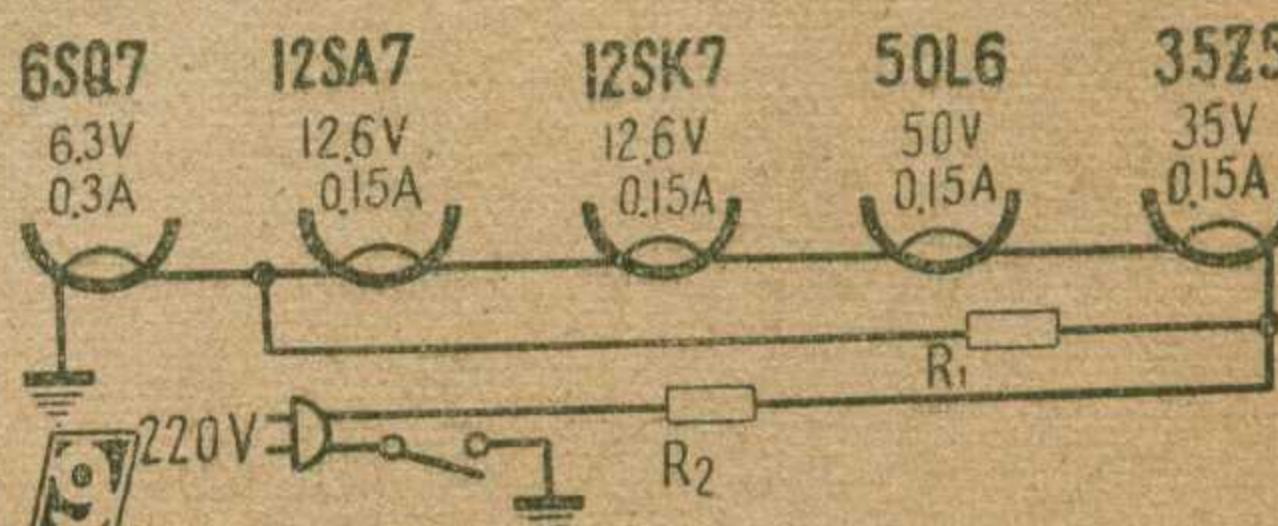
封发几千封請柬或入场券，需要耗費很多机械式的重复的劳动，例如把請柬折好裝入信封內，封好信封，貼上邮票，盖上印記，寫上地址等等。不久以前，捷克制成了一个自动封发机，能够进行上述工作而不需要人帮助，每小时能封发的信件可达到10000封。（扁譯）

（上接第13頁）

$$R_2 = \frac{220 - (6.3 + 12.6 + 12.6 + 35 + 50)}{0.3} \\ = 345 \text{ 欧。}$$

直热式电子管串联时要考虑到上面各級电子管的屏流是会通过下面的管子的灯絲而引起种种交連的，所以还要逐个加上分流电阻及旁路电容器，一般应用較少。

国产的一套电池超外差式电子管（1A2、1K2、1B2、2P2）是省电管，屏压只需60伏，和其它屏压为90伏的直热式管換用时，要将原有的屏压降低，以免影响电子管的寿命。



輸入回路及本机振蕩回路是不是已經調准，这還可以在送信号或收听广播时加以檢驗。可用絕緣棒（如毛筆杆）一头套上銅環，另一头裝上高頻鐵粉心（或中周里的鐵心）做成“試驗棒”。如果把試驗棒的兩端先后插進任何工作着的線圈管內（原是鐵心線圈時，可接近線圈外面的繞線部分）聲音都變小，就是調諧很好。如帶銅環一端插入聲音變大，說明這個回路的諧振頻率偏低；如帶鐵心一端插入聲音變大，說明偏高。可再調整，得到準確的調諧。

收音机如裝有調諧指示管，可以用“扇影”的張合來指示調諧情況。當輸入回路、本机振蕩回路及中頻回路調到諧振時，扇形陰影將合攏，縮成一條線。

五、負反饋電路的調整

接上圖 1 中的 R_{14} ，有可能產生“吱……”或“咑……”的叫聲。這時可將輸出變壓器次級（或初級）接線對調一下，叫聲必會停止。這因為線頭沒調換以前，反饋信號的極性剛好使輸入信號加強，形成正回授，造成自激振蕩了。負反饋可減小失真使音質好聽。如將 R_{14} 阻值逐漸減小，則負反饋逐漸增大，同時放大量將降低，故應從保證有足夠音量輸出着眼，適當選擇 R_{14} 的阻值。圖 1 中 R_{14} 與 R_{13} 的負反饋分壓比，還是比較適當的。



1. 圖 1
電路中各電
阻均为 3 欧。
請你想想
看，怎樣用
最簡單的方
法求出 AC

兩點間的總電阻。（答案：2 欧）

2. 小慶自己繞了一個燈絲變壓器，輸出電壓是 6.3 伏。用在單管收音機中，工作很正常。以後利用它作為五管收音機的燈絲變壓器，發現各電子管的燈絲不亮了，只是稍微發紅，而且變壓器嚴重發熱。以後改繞了變壓器，把次級線圈導線換粗了，輸出電壓仍是 6.3 伏，就沒有發現上述現象。這是為什麼？（張沖）

3. 小王拆裝一架交流五管機，裝到變頻級時，只剩下三個電容器未焊（如

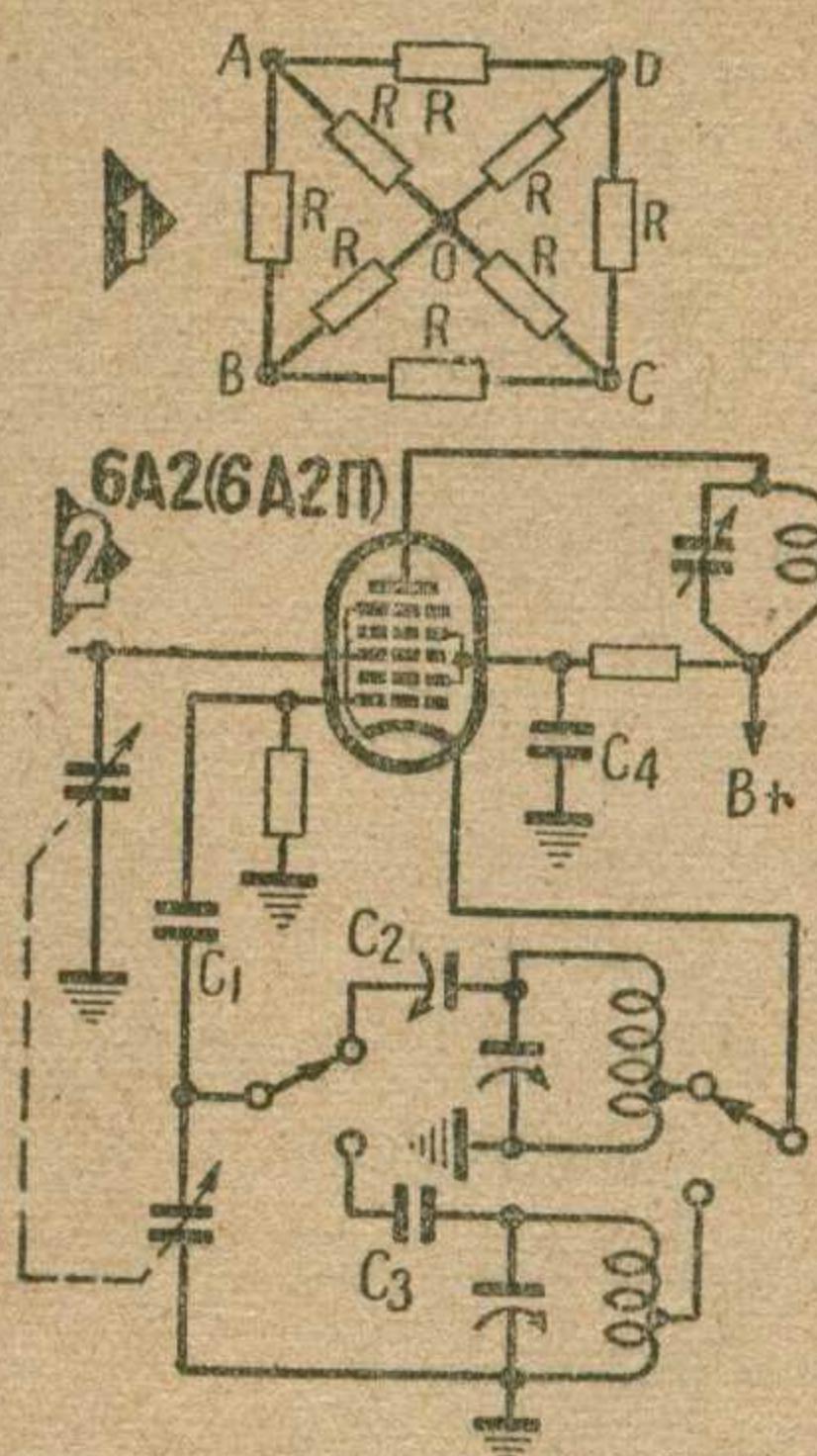


圖 2 中
的 C_1 ，
 C_3 和
 C_4 ，也
可參看
封底電
路圖。
由於機
器很
舊，這
三個電
容器的
電容量
標記已
經模糊

不清。在沒有儀表的情況下，如何判別這三個電容器哪個是 C_1 ，哪個是 C_3 和 C_4 呢？（史美平）

上期“想想看”答案

1. 电源變壓器在工作時產生的漏磁通穿過電子管（尤其是柵回路）時，會使電子管電極上感應出交流電壓，因而產生交流聲。變壓器的漏磁通在沿着線圈軸向方向強度最大。當變壓器水平橫臥時，漏磁通方向與底板平行，可能將磁力線傳到很遠。當豎直裝時，漏磁通方向與底板垂直，使漏磁範圍縮得很小，這時感應交流聲的可能性最小，所以這樣裝置較好。

2. 一般電子管的柵漏電阻都很大，例如有的為 500 千歐。交連電容器的容量為 0.01 微法時，它對 400 赫音頻電流的阻抗為 $\frac{1}{2\pi f C} = \frac{10^6}{2\pi \times 400 \times 0.01} = 40$ 千歐，比 500 千歐小很多，所以大部分電壓都降落在柵漏電阻上。但是，動圈式喇叭音圈阻抗很低，對 400 赫的交流電來說，只有 3 ~ 4 欧。而 0.5 微法的電容器對 400 赫的交流電的阻抗則為 $\frac{10^6}{2\pi \times 400 \times 0.5} = 800$ 欧，絕大部分的電壓都降落在電容器上，所以喇叭幾乎就沒有聲音了。

3. 的確，多加裝中放級是能把靈敏度提高很高。但隨着中放級數的增加，將會使信號的通過頻帶變窄，把信號的邊波帶削去一部分，致使收音機的放音產生失真，使放音質量降低。因此，對一般廣播收音機來講，裝置過多的中放級是不適宜的。



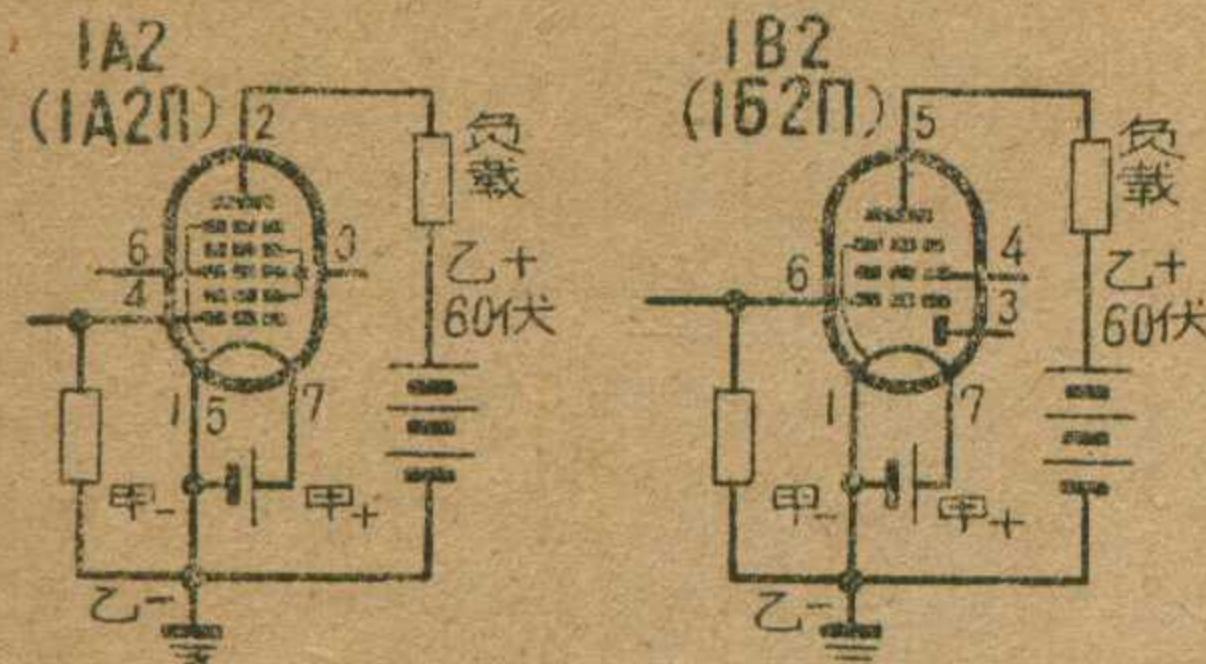
希臘字母讀音表

印刷體	書寫體	近似漢語拼音 讀法	近似漢字注音 讀法	印刷體	書寫體	近似漢語拼音 讀法	近似漢字注音 讀法
$A\alpha$	$\mathcal{A}\alpha$	arpa	阿尔法	$N\nu$	$\mathcal{N}\nu$	niu	涅尤
$B\beta$	$\mathcal{B}\beta$	béta	拜他	$\Xi\xi$	$\mathcal{E}\xi$	keši	克斯以
$G\gamma$	$\mathcal{G}\gamma$	gama	珈瑪	O_o	\mathcal{O}_o	aomikelong	奥米克龙
$\Delta\delta$	$\mathcal{D}\delta$	dérta	得儿他	$\Pi\pi$	$\mathcal{H}\pi$	pai	怕耶
$E\varepsilon$	$\mathcal{E}\varepsilon$	épesilong	艾灏斯以龙	P_o	\mathcal{P}_o	rou	肉
$Z\zeta$	$\mathcal{Z}\zeta$	zita	茲以他	$\Sigma\sigma$	$\mathcal{S}\sigma$	sigema	斯以格馬
$H\eta$	$\mathcal{H}\eta$	êta	艾他	$T\tau$	$\mathcal{T}\tau$	tao	陶祆
$\Theta\theta$	$\mathcal{\Theta}\theta$	sita	斯以他	$\gamma\nu$	$\mathcal{Y}\nu$	ipesilong	伊灏斯以龙
$I\iota$	$\mathcal{I}\iota$	iota	伊奧他	$\Phi\varphi$	$\mathcal{F}\varphi$	fi	菲
$K\kappa$	$\mathcal{K}\kappa$	kapa	卡灏阿	$X\chi$	$\mathcal{X}\chi$	xi	希
$\Lambda\lambda$	$\mathcal{A}\lambda$	lemda	侖姆打	$\Psi\psi$	$\mathcal{Y}\psi$	pesi	灏斯依
$M\mu$	$\mathcal{M}\mu$	miu	米尤	$\Omega\omega$	$\mathcal{O}\omega$	omêga	奧米珈

問與答

問：1A2（1A2Π）、1B2（1B2Π）电子管接抑制栅的灯絲脚应接甲+还是接甲-？甲+、乙-相接还是甲-、乙-相接？

答：1A2（1A2Π）、1B2（1B2Π）电子管接抑制栅的灯絲脚应接甲-，



即甲-连至第一脚，甲+连至第七脚。这种接法可以使抑制栅的电位比灯絲的平均电位低，以避免产生抑制栅流。甲、乙电池的連法在乙-接地、栅极回路也接地的情况下，通常是甲-、乙-相接，使栅极的电位比灯絲的平均电位低，以防止产生栅流。但是在低乙电的接收机中，也有时甲+、乙-相接，以提高灵敏度。

問：再生圈繞在調諧線圈的柵极端或接地端有什么不同？

答：再生圈繞在調諧線圈的柵极端或接地端对再生圈的正回輸作用是一样的，但是以繞在調諧線圈的接地端为好，这样在調整再生电容时，其电容量的变化对調諧線圈振頻率的影响要小得多，再生可以稳定些。

問：6V6输出变压器是否可以代替整流扼流圈用？

答：不能代替。因为输出变压器的铁心插法是封闭式的，而扼流圈的铁心插法則一端留有空隙，防止較大直流电流流过線圈时可能使铁心的磁力線飽和从而失去扼流圈的滤波作用。即使改变了铁心的插法，可是由于输出变压器的線圈圈数比扼流圈少，电感量低，滤波作用也不够显著。

問：在沒有万用表的情况下，用打火的方法来判断接收机各电子管屏极或帘栅极是否有高压，是否可以？

答：在沒有万用表的情况下，用打火法測試收音机有无高压，也是业余者常采用的方法，但操作时应特別小心，动作要准确迅速（具体的操作方法，请参考本期的“实验室”）。应着重指出，直接用起子打火，即直接将高压通地是很危险的。以超外差收音机为例，中頻變壓器的电阻一

般只有几十欧，如果直接将中放管屏极接地，很容易使中頻變壓器或整流管损坏。又如用打火法測試第一低放級有无屏压时，因該管屏极負荷电阻往往在100千欧以上，屏极接地有时不易发现火花，可能作出錯誤的判断，认为沒有屏压存在。

（以上郑寬君答）

問：怎样把线圈繞到磁性天綫棒上？

答：先把导線繞在紙管上，然后再套在磁性天綫棒上。紙管在磁棒上应套的較紧，以免增大綫圈直徑产生漏磁。綫端的固定可以像繞變壓器一样用夾在导線上
的鉛紙条拉紧，或焊在鉚在紙管两端的小焊片上。

問：售品磁性天綫棒能否用于短波段內？

答：磁性天綫棒是用铁淦氧制造的軟磁体，因制造时配方的不同而有不同的頻率范圍。一般售品的磁性天綫（如M4型），是适用于1.5兆赫以下的中、長波段，随着頻率的增高，它的導磁率就迅速下降，損耗也增大，使灵敏度大为降低。

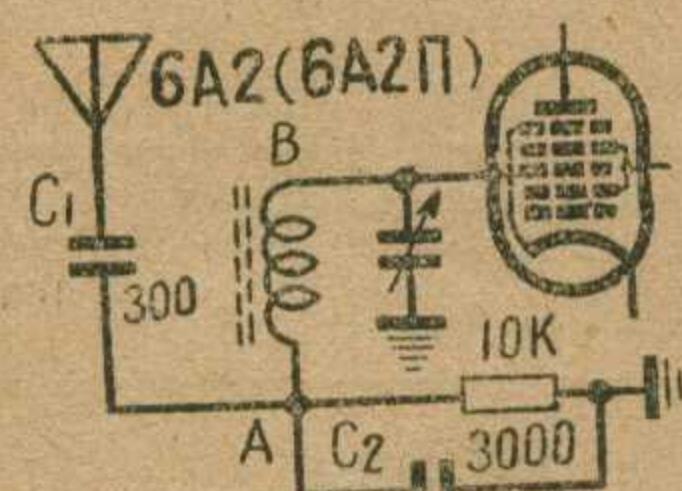
問：M₄型磁性瓷的導磁率是多少？磁性天綫的導磁率和磁棒長度与直徑有什么关系？

答：M₄型磁性瓷的環導磁率（是在环状磁心上繞上綫圈，測出电感量后計算出来的導磁率）是400±100。磁性天綫的導磁率和磁棒的長度与直徑的比值成正比。一般所用磁棒的長度是直徑的20~25倍。

問：超外差式收音机改用磁性天綫后，振蕩綫圈要怎样配合？

答：振蕩綫圈不需要更动。（以上徐疾答）

問：上海广播器材厂出品的131型收音机中，中波段天綫回路的綫路如图，其中10K电阻和300微微法电容的作用是什么？为什么天綫不加到B点而加到A点？



答：这种天綫输入回路叫內部电容耦合式输入回路，C₁叫縮短电容，C₂叫耦合电容，天綫傳下来的信号經過C₁、C₂的电容分压，然后将C₂上的信号电压交連到輸入諧振回路中去，R是用来保证傳送固定柵偏压的。因此天綫不能焊到B点，焊到B点就成为外部电容耦合了。內部电容耦合具有較高的傳輸系数，波段两端的灵敏度差別小，对中頻抑制的效果好。

（丁启鴻答）

无线电

WUXIAXINDIAN

1962年第4期(总第76期)

录

- | | |
|------------------|-----------|
| 談談黑白电视的原理 | 朱邦俊(1) |
| 如何提高无线电收发报的质量 | 书 龙(3) |
| 灵敏度的敌人——噪声 | 徐群济(4) |
| 用万用表判别晶体管 | 觉 觉(6) |
| 照片冲放用电子定时器 | 何理路(7) |
| 磁带录音机 | 毛瑞年(8) |
| “红星”612—1交流六灯收音机 | 潘 瑛(10) |
| 帘栅压电位器接綫的改进 | 李应楷(11) |
| 怎样选用电子管 | 徐 疾(12) |
| 内热式电烙铁 | |
| (苏联) И. 波馬扎諾夫 | (14) |
| П. 季霍米罗夫 | |
| 无电子管音频振荡器 | 張光坦(15) |
| 串联乙+供电线路 | 潘 钟(16) |
| 灵敏度和选择性 | 乐淘 郁文(17) |
| 收音机负荷断开有什么危险？ | |
| | 饒舜卿譯(17) |
| 用听诊塞改进耳塞机 | 曉 龙(17) |
| 交流超外差式五管机 | 馮報本(18) |
| 电容器引綫折断后的修理 | 徐祖哲(19) |
| 收音机加装耳机插孔 | 王宝林(19) |
| 超外差收音机的調整 | 栗新华(20) |
| 国外点滴 | (22) |
| 想想看 | (23) |
| 小常识 希腊字母讀音表 | (23) |
| 問与答 | (24) |

編輯出版：人民邮电出版社

北京东四6条13号

电报挂号：04882

印 刷：北京新华印刷厂

总发行：邮电部北京邮局

订购处：全国各地邮电局所

本期出版日期：1962年4月10日

本刊代号：2—75 每册定价2角

一些晶体管的参量和代换

为了便于使用晶体管时参考，下表列出一些国外晶体管的若干主要特性数据，以及可以用来代换的苏联晶体管的型号。表中有星形标记的为 $n-p-n$ 型晶体管；其余全部为 $p-n-p$ 型晶体管。

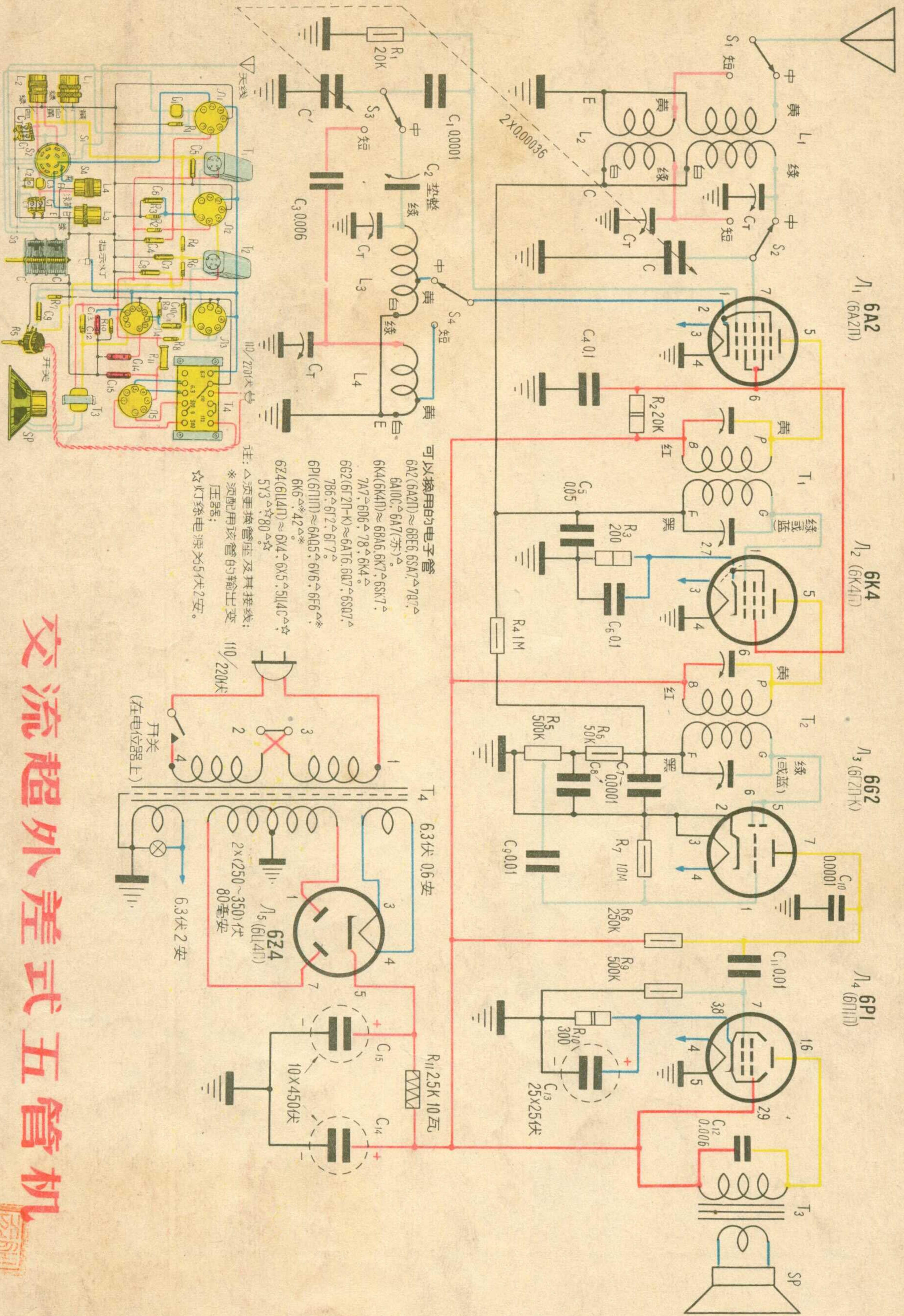
型 号	最 大 允 许 值				参 量 和 典 型 应 用 值						参 量 类 似 的 苏 联 型 号
	U_c (伏)	I_c (毫安)	P_c (毫瓦)	t_c ($^{\circ}$ C)	I_e (毫安)	U_c (伏)	G (分贝)	β	F (分贝)	f_{α} (兆赫)	
2N34	-25	10	50	75	1	-6	40	40	18	0.6	П13A
2N35*	25	10	50	50	1	6	40	40	16	0.8	П10, П9
2N43	-45	10	25	75	1	-5	40	49	22	1.0	П6; П13, П15
2N44	-20	10	-	75	1	-5	40	50	22	1.0	П6; П13, П15
2N45	-20	10	-	75	1	-5	40	50	22	1.0	П6; П13, П15
2N55	-45	10	200	60	1	-6	39	20	-	0.5	П16
2N65	-12	10	100	85	-	-6	42	90	-	1.2	П5Г; П14
2N68	-30	1500	2000	75	-	-12	23	40	-	0.4	П4; П202; П203
2N94*	20	10	50	75	0.5	6	30	32	15	3.5	П11
2N94A*	20	10	50	75	0.5	6	30	49	15	6.5	П11
2N95*	30	1500	2000	75	-	12	23	40	-	0.4	-
2N101	-30	1500	1000	75	-	-12	23	40	-	0.4	П4
2N102*	30	1500	1000	75	-	12	23	40	-	0.4	-
2N107	-12	10	50	60	-	-5	38	20	-	0.6	П5Б
2N109	-20	50	50	70	1	-6	50	60	-	0.7	П13; П16
2N112	-6	5	100	85	1	-6	32	40	-	5	П401
2N113	-6	5	50	85	1	-6	33	45	25	5	П401
2N114	-6	5	100	85	1	-6	-	65	-	20	П401
2N130	-40	100	100	85	-	-6	40	22	-	0.7	П16
2N135	-6	5	50	85	1	-6	33	40	-	3	-
2N136	-6	5	50	85	1	-6	-	45	-	5	-
2N137	-6	5	50	85	1	-6	-	69	-	7	-
2N142	30	800	1500	75	-	24	26	40	-	0.4	-
2N168*	15	20	65	85	-	5	39	25	-	8	П11
2N168A*	15	20	65	85	-	5	39	40	-	8	П11
2N169*	15	20	55	75	-	5	36	72	-	5	П11
2N169A*	25	20	55	75	-	5	36	72	-	5	П11
2N170*	6	20	25	50	-	5	24	32	-	5	П11
2N173	-60	12安	55瓦	95	-	-12	38	60	-	0.05	-
2N174	-80	13安	70瓦	95	-	-28	38	60	-	0.05	-
2N240	-60	15	40	-	-3	-	16	-	-	-	-
GT60	-115	100	100	85	-	-15	28	30	-	4	П406
GT61	-20	100	100	85	-	-15	32	30	-	6	П406
GT62	-	100	100	85	-	-15	34	60	-	15	П401
CK721	-15	10	180	50	1	-6	41	45	22	0.8	П5; П13, П14
CK722	-20	10	180	50	1	-6	39	22	25	0.7	П5; П13, П14
CK725	-12	10	180	50	1	-6	42	90	20	0.9	П5
CK727	-6	10	180	70	0.5	-1.5	36	25	10	0.8	П5Д
CK760	-6	5	50	85	1	-6	-	40	25	5	П401
CK761	-6	5	50	85	1	-6	33	45	25	10	П401
CK762	-6	5	50	85	1	-6	-	69	25	20	П401
OC-70(OC-65)	-10	10	25	-	-	-5	-	30	-	0.3	П5
OC-71(OC-66)	-10	10	25	-	-	-5	-	47	-	0.3	П5
OC-72	-6	10	-	-	-	-6	27	25	-	0.3	П5
OC-320	-6	10	25	-	-	-6	27	30	-	0.3	П5
OC-340	-6	10	25	-	-	-6	25	-	-	0.3	П5
L-5108	-4.5	5	-	-	-	-3	18	19	-	40	П402
SB-100	-4.5	5	30	85	1	-3	33	20	12	45	П402
TA-153	-20	-	-	50	1	-6	38	19	-	-	П13-П16
202	30	5	50	50	1	5	43	49	20	1.3	П10-П11
903*	30	25	150	150	1	5	30	15	23	3	П103
904*	30	25	150	120	1	5	34	30	23	3	П103
904A*	30	25	150	150	1	5	35	55	23	8	П103
905*	30	25	150	150	1	5	36	60	23	3	П103

符号意义：

U_c —集电极电压； I_c —集电极电流； P_c —集电极消耗功率；
 t_c —环境温度； I_e —发射极电流； G —功率放大系数；
 β —电流放大系数； F —噪声系数； f_{α} —截止频率。

U_c —集电极电压； I_c —集电极电流； P_c —集电极消耗功率；
 G —功率放大系数； β —电流放大系数； F —噪声系数； f_{α} —截止频率。

(蒋澤仁摘譯自苏联“无线电”杂志 1961 年第 6 期)



交流超外差式五管机