

业余无线电

1



- 提供资料
- 交流经验
- 探讨技术
- 介绍成就

YEYU WUXIANDIAN · YEYU WUXIANDIAN

业余无线电(1)

致读者

优质调频调幅四波段立体声收音机	王 音	1
几种实用立体声解码器的性能及调试	金 声	8
青年无线电工程师	是 学	19
标准图纸: 金星 B31-1 型 12		
晶体管黑白电视机	王 琛	20
集成功率推动电路 SF404 的		
应用和分析	叶 健	27
400MHz 小型无线对讲机原理与调		
试	齐宝德 梁锦武	33
业余无线电信箱	王 音	34

《业余无线电》以无线电爱好者为对象，主要通过实验制作的方式，向读者介绍无线电广播和电视技术的进展，~~以及各种新型电子器件的实际应用电~~。

~~《业余无线电》~~以立体声接收、集成电路应用、电子测试仪器和黑白彩色电视的安装调试等选题为主要内客，辟有标准图纸、青年无线电工程师、业余无线电信箱等专栏。

~~《业余无线电》~~由《中学科技》杂志编辑部编辑，不定期出版。《业余无线电》适宜广大无线电爱好者、无线电小组辅导员、无线电维修人员和大中专学校学生阅读。

《业余无线电》愿与各地业余无线电爱好者和专业技术人员结成知音。

稿件要求题材新颖、效果

好、资料齐全。

编 刊 中学科技编辑部
(上海永福路123号)

出 版 上海教育出版社

印 制 上海荣明印刷厂

发 行 上海市上海发行所

开本267×1042 1/16 印张2.5 印数140,000本

1983年2月第1版 1983年2月第1次印刷

统一书号 7150·2820 定价 0.27元



优质调频调幅四波段立体声收音机

王 青

随着人民生活水平的不断提高，人们对文艺欣赏的要求也不断提高。近年来我国已普遍开办调频广播，而调频立体声广播电台也正在不断涌现出来。调频立体声广播具有优美音质，并给人以身临其境的感受，深受听众欢迎。为了满足业余无线爱好者的需求，本文介绍一台调频调幅四波段立体声收音机。它的调幅部分有一个中波和两个短波，频率范围从 3.9MHz ~ 18MHz ，调幅部分具有较高的灵敏度，除能在城市满意地收听，还适宜山区等边远地区使用。该机调频部分采用独立中放，立体声解码采用集成电路，调试简便，分离度高。低频放大器设有高低音提升网络。主放大器选用 SF404 极成块，输出功率大(10W)，频响宽、失真小，瞬态响应也较好。该机配接两只简易音箱(每只音箱可以安装 6 英寸半 4 瓦纸盆扬声器一只，或 6 英寸半 8 瓦双路输入扬声器一只)，音质效果胜过便携式立体声四喇叭收录音机。收音机还装有双路输入插孔 CK₁ 和 CK₂，可供放送立体声录音节目。

收音机电原理图：印制接线图

分别见图 1、图 2 和图 3。其中图 2 为立体声收音部分接线图，图 3 是立体声扩音部分和电源部分的接线图，两块印板有相对独立性。读者若已经有立体声低频扩音板，可以只安装图 2 部分，即该机的调频调幅四波段立体声收音部分。

主要性能

一、调幅部分

波段频率 中波	525~1605
kHz	
短波 I	3.9~8.5
MHz	
短波 II	8.5~18
MHz	

灵敏度 中波 不劣于 0.3
 $\mu\text{V}/\text{m}$

短波 不劣于 $20\mu\text{V}$
失真 <5%
不失真功率 10W (单路、4
欧)

二、调频部分

频率范围 $88\sim108\text{MHz}$
灵敏度 不劣于 $10\mu\text{V}$
失真 <3%
立体声分离度 $\geq 25\text{dB}$
通道平衡 < 3dB

电 路 特 点

BG_1 、 BG_2 和 BG_3 分别组成调幅变频、第 I 中放及第 II 中放各级。为展宽中频通带，采用二级双调谐中放，中频电容器的容量取得较大，以提高中放的稳定放大量。

AGC 电路采用多级控制的方式，以减小偷窃失真。 D_5 和 R_{45} 组成二次 AGC 电路，能有效改善大信号压缩现象。检波中周没有用传统的 TTF-2-9 型中周，主要原因是 TTF-2-9 中周的初次级匝数比较大，检波输出电压小，对后面的 AGC 控制不利，该机将 TTF-2-9 的次级圈数由 $25T$ 提高到 $30T$ ，AGC 性能有较大改善。

B_1 是短波振荡线圈，置短波 I 时利用它的基波，短波 II 则利用它的二次谐波，这种工作方式的优点是节省材料，调试方便，我们只要先把短波 I 的频率调准确好，短波 II 的频率范围也就自然调好。

短波天线线圈绕在 $\phi 10$ 大型铁芯上，短波 II 的天线线圈采用同向绕方式，目的是尽可能提高 Q 值。

由于短波分成两个波段，每个波段的频率范围较窄，故天线耦合电容可以取得大一些，短 I 取 51P ，短 II 直接耦合，短波灵敏度很高。

D_4 是检波二级管，它的负载为 R_{55} ，为减小 80% 调制度时的检波失真，交直流负载不能相差过多，因此在该机 R_{55} 仅取 $2\text{k}\Omega$ 。

调频部分采用阻抗为 300Ω 的平衡天线， B_1 是天线线圈，它与 C_1 组成频率为 88MHz 的并联谐振回路，以提高调频波段低端的灵敏度。 BG_1 组成共基高放级， BG_2 实施变频，这两级都采用共基接法，对晶体管 f_T 的要求较低，而且性能稳定。

该机混叠电容器采用 CB-4×-340 调频调谐空气四连，其中调频

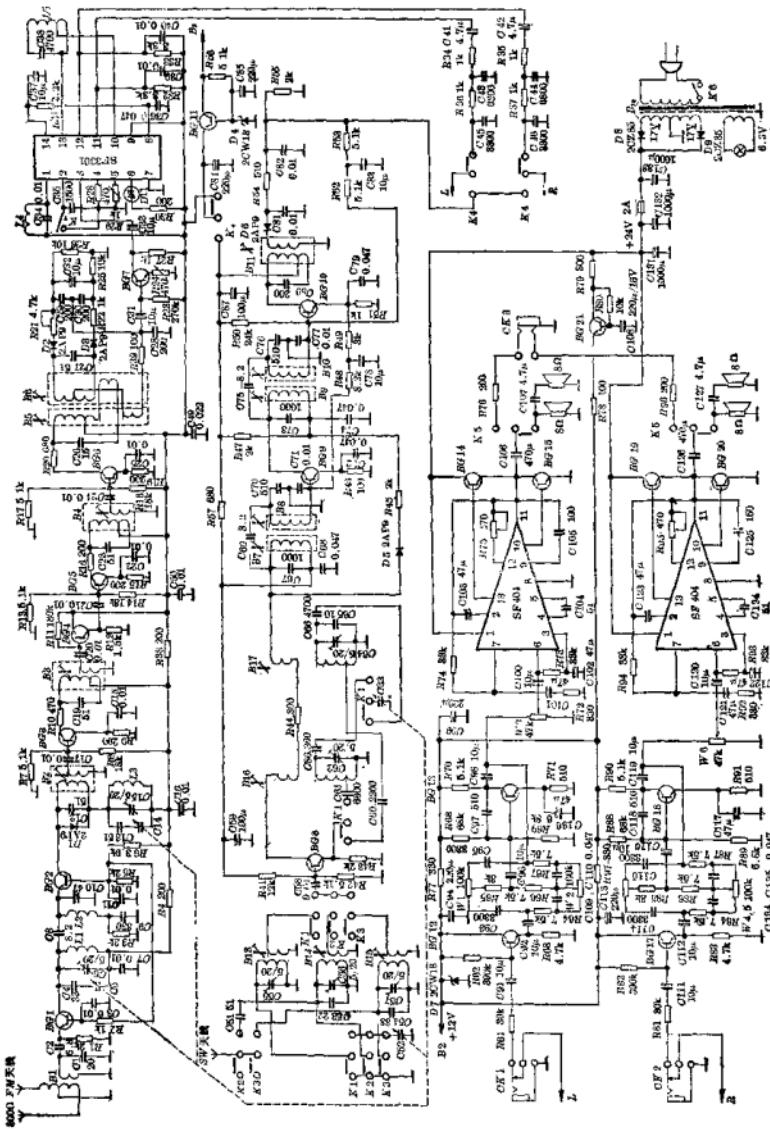
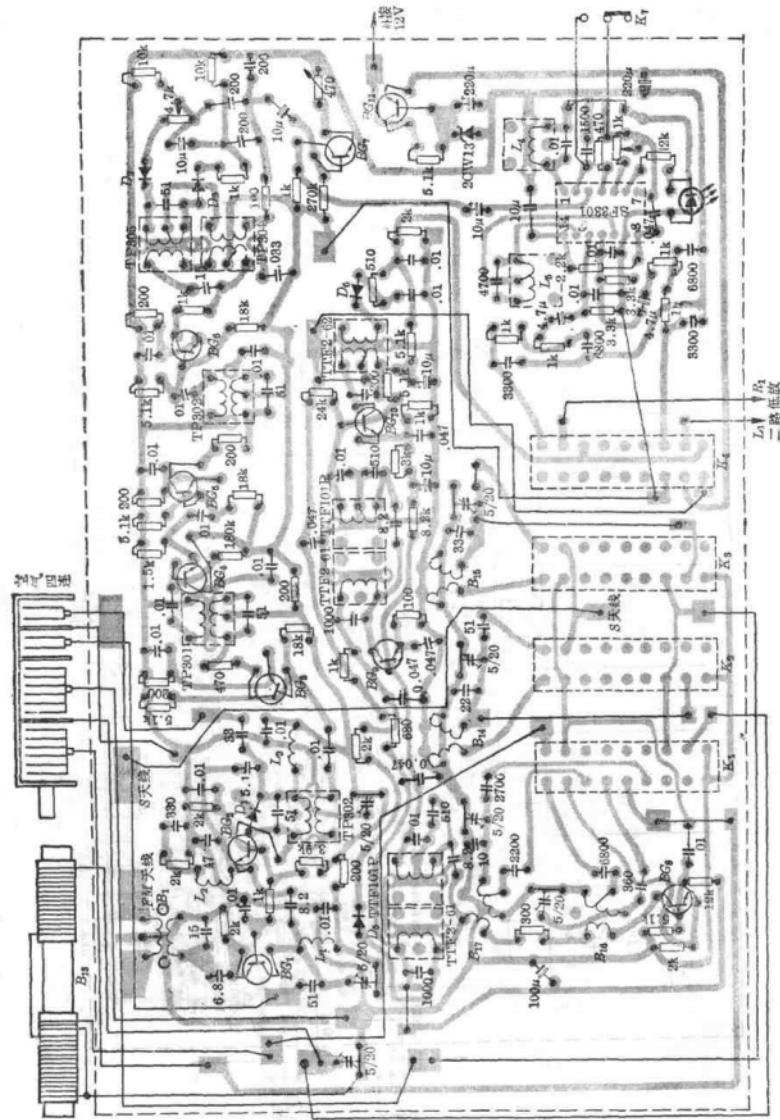


图 1

K₁、开关、K₂、继电器、K₃、接触器、K₄、断路器、K₅、手柄转换开关。A₁、地端子开关。K₆、工作灯开关。开关及各继电器均采用常闭点。开关及各继电器均采用常闭点。



试读结束：需要全本请在线购买：www.ert100.com

连的最大容量是 26p , 最小容量是 6p , 覆盖宽了些, 为此在调频两只连分别串入电容 C_4 与 C_{11} , 以减小覆盖系数。

L_1 和 C_5 等组成高放谐振回路。

L_1 和 C_{14} 等组成本振谐振回路。 L_2 , C_9 组成 10.7MHz 串连谐振回路, 能提高变频级稳定性。 D_1 是阻尼二极管, 用来防止大信号阻塞。

BG_3 与 B_3 组成单调谐 I 中放, BG_5 与 B_4 组成单调谐 II 中放。 BG_4 是射极跟随器, 起前后级隔离作用, 使中放增益稳定。 BG_6 组成 III 中放。 B_3 、 B_5 和 D_2 、 D_3 等组成比例鉴频

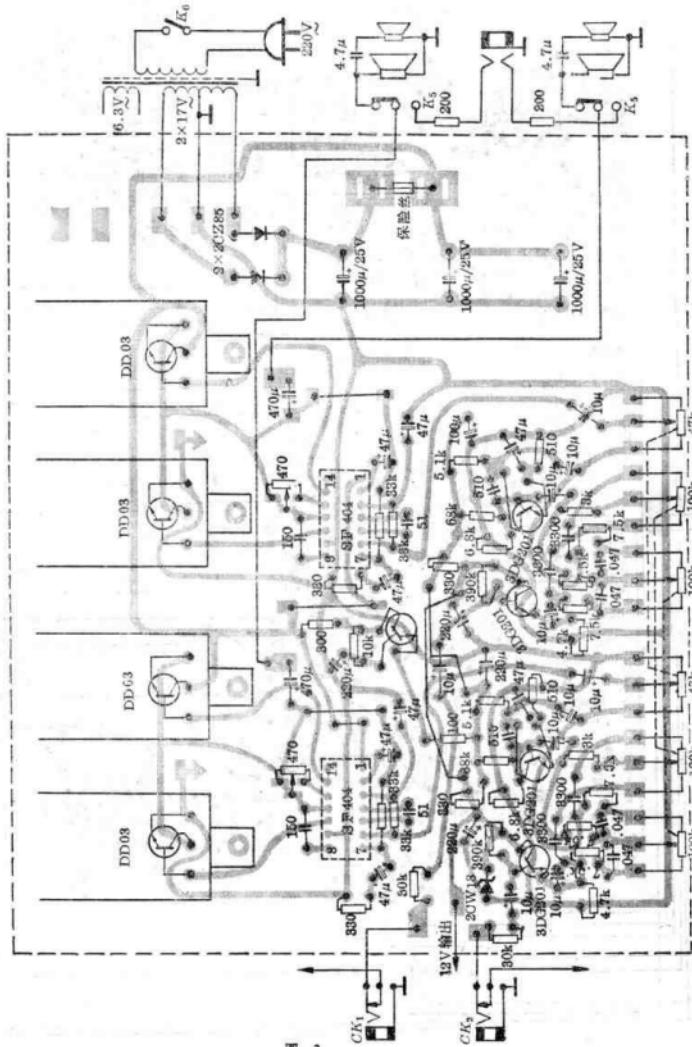


图 3

器。 R_{19} 、 C_{25} 组成低通网络，滤去调频载波，取出立体声（在有立体声广播时得到立体声复合信号），送入 BG_7 进行放大。调整 R_{24} 的阻值可以控制 BG_7 增益，以保证解码

表 1

名称 参数	中波天线线圈		集成块 I 电源线圈		集成块 II 电源线圈		中频变容器		中频变容器		中频变容器	
	B_{13}	B_{15}	B_{11}	B_{13}	B_{11}	B_{13}	B_{11}	B_{13}	B_{11}	B_{13}	B_{11}	B_{13}
电感 L_{11}	21	93	3.4	0.17	2.3	0.17	0.058	0.058	0.058	0.058	0.058	0.058
电容 C_{11}	110	390	120	130	70	90	110	110	110	110	110	110
电感 L_{13}	$M_{11} = 10 \sim 16 \mu H$	$N_{11} = 4 \sim 12$	$N_{13} = 6 \sim 10$	$N_{11} = 4 \sim 6$	$N_{13} = 10 \sim 12$	$N_{11} = 4 \sim 6$	$N_{13} = 10 \sim 12$	$N_{11} = 4 \sim 6$	$N_{13} = 10 \sim 12$	$N_{11} = 4 \sim 6$	$N_{13} = 10 \sim 12$	$N_{11} = 4 \sim 6$
电容 C_{13}												
绕制数 圈数												
线圈 参数												

集成块的输入电压在 170~250mV 的范围内，取得最佳立体声分离度。

SF3301 是开关式解码集成电路，有关工作原理在《中学科技》杂志上已经作过介绍，这里不再重复。

图中 L_4 和 C_{34} 组成 19kHz 选频回路， L_5 和 C_{35} 组成 38kHz 选频回路。 R_{16} 、 C_{43} 、 R_{36} 和 C_{45} 组成左路去加重电路， R_{35} 、 C_{44} 、 R_{37} 和 C_{46} 组成右路去加重电路。

D_{11} 是调频立体声广播指示发光二极管，当收到立体声广播时，必然有 19kHz 导频信号产生，于是解码电路中的指示灯开关电路被打通， D_{11} 发光。如果收到的不是立体声广播，指示灯开关电路则不会打开， D_{11} 不发光。

该机低放电路中由 BG_{11} 组成射极跟随器， BG_{11} 与 W_1 、 W_2 等组成反馈衰减式低音重音控制电路。SF404 集成块与 BG_{14} 、 BG_{15} 等组成主放大器，该集成块放块有 40dB-B 的闭环增益，仅约 1% 的失真，60~20000Hz 的频响，性能稳定，调试方便。 C_{104} 和 C_{105} 是 SF404 集成块的高频反馈电容，起防止自激的作用。 R_{15} 是调节功放管静态电流的微调电位器。

图 1 中由 BG_{11} ~ BG_{20} 组成的第一路低放电路，在电路结构、元件规格方面与前面完全相同，不重复讨论。

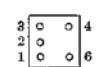
BG_{11} 和 BG_{21} 分别组成电子逆波器，前者供给收音部分需要，后者供给低放部分。

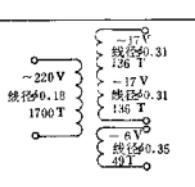
元件选用

收音机调谐回路所用的 CB-4×-340 型调频调谐空气四连，可以用 CB-2×-236 型空气双连代用，但是需要增加一只开关。该空气双连的最大容量是 360p，最小容量为 12p，可以直接接入调谐回路，所谓各元件参数基本不变，但是当转换至调频收听时，需要通过外加的开关在双连的阴极旁并联一个 27p 容量各一只。

收音机波段开关(K_1 、 K_2 、 K_3 、 K_4)采用 XZJ4 制互锁按钮开关，开档为 20mm。立体声转换与耳机转换均采用 2×2 拨动开关。

表 2

序号	R_3	B_2, B_1	B_3	B_4	L_1	L_2
型号	$TP301$	$TP302$	$TP304$	$TP305$	19KHz 线圈	38KHz 线圈
线径	0.15 漆包线	0.15 漆包线	0.1 漆包线	0.1 漆包线	0.07 漆包线	0.07 漆包线
绕法	次级在槽 I 中绕 2 圈，初级在槽 II 中绕 8 圈，槽 III 中绕 8 圈，并于第 10 处抽头	次级在槽 I 中绕 1 圈，初级在槽 II 中绕 8 圈，槽 III 中绕 14 圈，槽 IV 中绕 14 圈，拉出中心抽头	次级在槽 I 中绕 7 圈，初级在槽 II 中绕 2 × 4 圈，在槽 III 中绕 2 × 1 圈	次级在槽 I 中绕 7 圈，初级双层并绕，在槽 II 中绕 2 × 4 圈，在槽 III 中绕 2 × 1 圈	绕 600 匝	共绕 600 匝 第 55 匝插头 550T 50T
备注					用 10k 型中阻电容，中阴极外壳去掉，用胶水固定	

序号	B_1	L_1	L_2	L_3	B_{12}
型号	FM 天线线圈	FM 高放线圈	10.7MHz 线圈	FM 本振线圈	电源变压器
线径	0.27 漆包线				
绕法	次级 3 匝，分别在槽 I、II、III 各绕 1 圈，初级 4 匝，2 匝处抽头，分别在槽 I、II 中各绕 2 匝，槽型骨架外漆及磁环取掉	用 0.74 漆包线在 #5 槽上密绕 4 匝，然后脱漆而成	用 0.25 漆包线在 #5 槽上密绕 16 匝，然后脱漆而成	用 0.74 漆包线在 #4 槽上密绕 5 匝，然后脱漆而成	

音量、音调电位器($W_1, W_4, W_2, W_5, W_3, W_6$)应该使用同轴双连电位器，音量电位器用 Z 型，音调电位器用 X 型。

收音机各中周及电感线圈的绕制数据见表 1 和表 2 [表 1 表 2 原理图中的⑥脚应改正为①脚]。

调谐高频头的高频段和变频管(BG_1, BG_2)均选用 3DG204, $f_T \geq 600\text{MHz}$, 可以用 3DG56 和 3DG80 等代用。调频中放用 3DG201 晶体管, β 在 60~100 之间, 可以用 3DG6、3DG56 等代用。调幅变频和中放管也采用 3DG201, β 在 40~80 之间。两路低放的跟随器和音调放大晶体管($BG_{11}, BG_{12}, BG_{13}, BG_{14}$)均采用 3DG201, β 在 40~120 间。主放大器使用上海生产的 SF404 或 SL404 集成成功放块, 功率管选用 DD03 双封管, 安装时必须加散热片, 当然也可以使用金属外壳的功率管(DD03、3DD15), 效果相同。

电解电容器 $C_{101}, C_{102}, C_{103}$, C_{132} 和 C_{133} 的耐压应不小于 25V, $C_{401}, C_{402}, C_{403}, C_{111}, C_{112}, C_{113}$ 的耐压应不小于 16V, 其余电解电容器的耐压均不应小于 6.3V。

符合表 3。

测量 BG_{12} 管 e、c 极, 应有 $V_e = 6\text{V}, V_c = 12\text{V}$ 。测量 BG_{11} 管, $V_e = 0.5\text{V}, V_c = 5\text{V}$ 。调节凡士林器 R_{25} , 使 BG_{11} 的静态电流为 5mA。

在 C_{91} 负极端输入 60mV 的 400Hz 信号, 当该路输出接 4Ω 扬声器时, 其上的正弦波电压应不小于 6V。将输入信号逐渐减小, 检查输出波形有无交越失真, 如果有, 应调节电位器 R_{25} , 使其失真消除。

将输入信号改为 6mV、1000Hz, 调节低音电位器, 输出应有 $\pm 10\text{dB}$ 的变化量(180mV~1.8V)。再把输入信号改为 6mV、1000Hz, 调节高音电位器, 输出电压应有 $\pm 10\text{dB}$ 的变化量。最后将输入信号改为 6mV、1000Hz, 旋转高、低音音调电位器, 输出变化应该小于 3dB。

调幅部分的调试。先检查各级电压, BG_{11} 管 e 脚应输出 4.8~5V 的电压, 如果电压过高, 可调整(加大) R_{26} 的阻值。II 中放管 BG_{12} 的

装配注意事项

四连安装时必须靠近调频高频频头, 引线要尽可能短, 否则会造成过大的分布电容, 使回路无法调谐。

中波磁棒也应靠近音频板, 引线尽量缩短。电源变压器要远离各波段线圈, 否则会引起调制交流声。

音量电位器引线应该使用屏蔽线, 音调电位器可以用普通导线连接。

调试

低频放大器的调试。检查 SF404 集成块各级电压, 若电源电压是 24V, 则集成块各脚电压应基本

V_{ce} 应为 0.7V 左右, I 中 1 管管 BG_1 的 $V_{ce} = 0.06V$, 如果管子 β 相差大, 致使工作电压相差过多, 可调整 R_{S1} 的阻值, 使之达到要求。变频管 BG_2 的 V_{ce} 应约有 1V。

工作电压正常后可以调试中频, 用中频图示仪, 其扫描输出信号从 C_{18} 输入, 检波信号从 R_{54} 上输出。调节 B_1 、 B_2 、 B_3 、 B_{10} 、 B_{11} 各名周磁芯, 使谐振曲线左右对称, 曲线上部圆, 这样通带较宽, 选择性好, 偏调失真小。

该机调幅高音频部分的调试方法与普通收音机相同。调整振荡线圈 L_5 及振荡回路的微调电容 (C_{12} 、 C_{13}), 把频率覆盖范围调好, 再调节输入线圈磁芯及输入回路的微调电容 (C_{55} 、 C_{56} 、 C_{57}) 扭旋调好, 此时灵敏度最高。

该机短波 I 和短波 II 共用一个振荡线圈, 振荡频率覆盖范围时只需把短波 II 调好就可以了, 短波 I 的频率范围是 3.7MHz~9.3MHz。此段短波时应该接上 2m 长的拖线。

调幅高音频部分调试中如果发现同向, 可以先测量变频管 e 脚上的振荡电压, 中波约为 80~150mV, 短波约为 60~150mV。如果振荡电

压相差很大, 停振, 或在一个波段中的某段振荡, 某段却振荡电压很高, 则应检查振荡线圈的引出头是否接错, 引出线有否断。

调频中、高频电路的调试。

先检查各级工作电压, 应有: BG_1 的 $V_{ce} = 0.7V$, BG_2 的 $V_{ce} = 0.75V$, BG_3 的 $V_{ce} = 0.18V$, BG_4 的 $V_{ce} = 1.8V$, BG_5 的 $V_{ce} = 0.28V$, BG_6 的 $V_{ce} = 0.26V$, BG_7 的 $V_{ce} = 0.6V$ 。SF3301 解码集成电路的各脚电压应基本符合表 4。

然后用扫频仪调整中频频率, 让扫描信号从图 1 中 C_{17} 的左端输入, 扫频仪检波输入探头经容量为 5.1pF 的电容器接自 R_{20} 与 C_{16} 的连接点, 调整 B_2 、 B_3 、 B_4 、 B_5 各名周的磁芯, 使谐振曲线左右对称, 并有足够的通带, 调好后, 扫频仪输出线改用直通输入线 (即不经检波器输入), 在 C_{17} 的正极端取出信号, 调整中周 B_4 、 B_5 的磁芯, 使曲线成 S 形。调试时要求输入信号无论是大是小, 10.7MHz ± 150kHz 应位于 S 曲线的直线段内, 否则会使立体声解码器的分离度变差。

调频中放的谐振曲线若调不出

表 3

SF404 脚号	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11	12	13	14
电压 V	24	24	13	13	1.5	12	12	0.65	0	0.3	12	12	12.5	0

米, 应检查各名周是否接错或断头, 也可能二是二极管 D_2 、 D_3 中有一只的极性接反。

调频高音频头的调试。先用超高音频表测量 BG_2 管 e 脚上的本振电压, 应在 30~100mV 内。然后使用高音频表, 让其扫描输出信号从天线输入, 扫频输入采用检波头, 接在图 1 中 C_{20} 的左端, 调整 L_1 和 C_{15} , 使频率覆盖范围为 87~109MHz, 再调 L_1 、 C_6 , 使增益最高。

立体声解码器的调试。从 SF3301 解码集成电路的第 ⑧ 脚送入 19

让立体声信号发生器只输出左路信号 (右路输出为零), 同样微调 R_{29} 和 L_4 、 L_5 , 使解码器右路输出最小, 这样反复调试便可得到最佳分离度。如果没有立体声信号发生器, 只要先用频率计把 19kHz 和 38kHz 信号校准确, 把 L_4 和 L_5 调好, 然后接收立体声广播, 边试听边微调电位器 R_{29} , 一般也能调好。

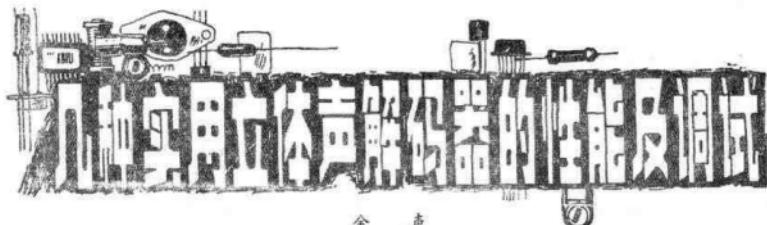
在使用左(或右)路输出信号调试解码器时, 信号输出幅度必须控制在 170~250mV 的范围内。由于每块解码电路都有一个最佳的输入电压值, 调试时应该特别注意在 170~250mV 的输入电压幅度范围内找出最佳值, 再根据此值确定 BG_7 管的增益。

该机电路设计较为合理, 业余爱好者即使没有专门仪器, 一般也能把收音机调整好。

邮购消息: 上海市普陀区新会路 25 号新会中学办工厂《中学科技》读者服务部邮售本文介绍的立体声收音机散装套件和成品: ①收音部分主要元件, 计有印板、按键开关、空气四连、全部晶体管和集成电路(套件中解码集成电路改用性能更为优异的进口锗相集成块, 印板有关部分已作相应改动), 全套电感线圈和中周, 价 95 元。②收音部分全部元件, 包括图 2 中除去中波磁棒外的全部元件, 价 42 元。③收音部分成品, 每块价 60 元。④扩音部分主要元件, 计有印板、全部晶体管和集成电路, 双速同轴电位器三只、1600μF/25V 电解电容器三只, 价 25 元。⑤扩音部分全部元件, 包括图 3 中除去电源变压器和扬声器外的全部元件, 价 35 元。⑥扩音部分成品, 价 40 元。⑦收音机电源变压器(功率 25W), 价 7.5 元。邮购①~⑦项, 每件另加邮费 1.50 元。

表 4

SF3301 脚号	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11	12	13	14
电压 V	5	1.2	1.4	0.6	0.3	4	0	0	5	3.4	4	4	3.4	0



金 声

调频立体声广播电台播出的音乐节目音色宽广、悦耳动听，而且富于真实感与立体感，给人以美的享受。目前不少无线电爱好者正在装置和调试调频立体声收音机。

在安装调频立体声收音机时，为获得满意的立体声收听效果，解码器的解码性能必须要有切实的保证。本文对几种常用立体声解码电路进行分析比较，并给出这几种解码器的实验数据，供大家在制作时参考。

开关信号对解码性能的影响

在现代调频立体声收音机中，常用的开关式立体声解码电路有三种类型。(1)用二极管作为开关元

件的立体声解码电路，(2)用晶体管作为电子开关元件的集成电路解码电路，如 SF3301(FZ-7)集成立体声解码器，(3)锁相环立体声解码电路。这三种解码器的电路结构虽然有所不同，但它们采用的都是开关解码方式，因此解码器性能好坏，例如解码分离度、失真以及通道平衡等性能指标，在很大程度上取决于38千赫开关信号。为了便于讨论这三种解码器的性能差异，先研究一下开关信号在立体声解码过程中作用。

大家知道，从调频立体声收音机鉴频器输出的是一个包含有左、右两路信息的立体声复合信号。在 AM-FM 方式调制波形中，立体声复合信号不仅表示了这种方式的各

种特性，更重要的是能表示对左、右两路信号的判别以及信号之间的相位关系。

图 1 是一组立体声信号的波形图。设左、右路音频信号的振幅相等，有 $L = R = V_0$ ，它们的角频率任意设为 $\omega_L = 2\pi$, $\omega_R = 6\pi$ ，见图 1(a)。

将这两路信号相加和相减，有

$$M_{\text{和}} = L + R = V_0 \sin \omega_L t + V_0 \sin \omega_R t$$

$$= V_0 (\sin 2\pi t + \sin 6\pi t)$$

$$S_{\text{差}} = L - R = V_0 \sin \omega_L t - V_0 \sin \omega_R t$$

$$= V_0 (\sin 2\pi t - \sin 6\pi t)$$

若用不同的时间 t 代入上面两个式子(数据见表 1)，可以画出和信号($M_{\text{和}}$)及差信号($S_{\text{差}}$)的波形图，

表 1

t	$M_{\text{和}} = V_0(\sin 2\pi t + \sin 6\pi t)$	$S_{\text{差}} = V_0(\sin 2\pi t - \sin 6\pi t)$
$\frac{1}{8} (t)$	$V_0(\sin 45^\circ + \sin 135^\circ) = V_0(0.7 + 0.7) = 1.4V_0$	$V_0(\sin 45^\circ - \sin 135^\circ) = V_0(0.7 - 0.7) = 0$
$\frac{2}{8} (t)$	$V_0(\sin 90^\circ + \sin 270^\circ) = V_0(1 - 1) = 0$	$V_0(\sin 90^\circ - \sin 270^\circ) = V_0(1 + 1) = 2V_0$
$\frac{3}{8} (t)$	$V_0(\sin 135^\circ + \sin 405^\circ) = V_0(0.7 + 0.7) = 1.4V_0$	$V_0(\sin 135^\circ - \sin 405^\circ) = V_0(0.7 - 0.7) = 0$
$\frac{4}{8} (t)$	$V_0(\sin 180^\circ + \sin 540^\circ) = V_0(0 + 0) = 0$	$V_0(\sin 180^\circ - \sin 540^\circ) = V_0(0 - 0) = 0$
$\frac{5}{8} (t)$	$V_0(\sin 225^\circ + \sin 675^\circ) = V_0(-0.7 - 0.7) = -1.4V_0$	$V_0(\sin 225^\circ - \sin 675^\circ) = V_0(-0.7 + 0.7) = 0$
$\frac{6}{8} (t)$	$V_0(\sin 270^\circ + \sin 810^\circ) = V_0(-1 + 1) = 0$	$V_0(\sin 270^\circ - \sin 810^\circ) = V_0(-1 - 1) = -2V_0$
$\frac{7}{8} (t)$	$V_0(\sin 315^\circ + \sin 945^\circ) = V_0(-0.7 - 0.7) = -1.4V_0$	$V_0(\sin 315^\circ - \sin 945^\circ) = V_0(-0.7 + 0.7) = 0$
$\frac{8}{8} (t)$	$V_0(\sin 360^\circ + \sin 1080^\circ) = V_0(0 + 0) = 0$	$V_0(\sin 360^\circ - \sin 1080^\circ) = V_0(0 - 0) = 0$

如图 1(b)、(c) 所示。

图 1(d) 是 S_{38} 信号对 38 千赫副载波进行抑制调幅后的波形图。注意在调制信号交叉处 38 千赫副载波信号的相位正好相差 180° ，这对开关式解码是很重要的。图 1(e) 表示图 1(b) 和图 1(d) 的相加过程，经相加后的波形见图 1(f) 所示。然后将这个信号与 10% 的 19 千赫导频信号混合，便可得到一个较完整的立体声复合信号。从图 1(f) 中我们可以看到以下两点：(1) 经相加后的左、右两路信号振幅要比原来的幅度增加一倍，(2) 图中 38 千赫副载波信号的正相位(无“ \times ”号)始终对应右路(R)信号，38 千赫副载波信号的负相位(打“ \times ”号)始终对应左路(L)信号。利用这个相位差别可对立体声复合信号中的左、右两路信号进行识别。

开关式解码的基本原理就是利用 38 千赫副载波相位的这个关系，引入一个与 38 千赫副载波频率同步的开关信号来进行解调的。用二极管组成的开关解码电路见图 2 所示。如果设立体声复合信号中频率较高的包络为左路信号，频率较低的包络为右路信号(注意情况正巧

与图 1 相反)，当 38 千赫开关信号的正脉冲对应左路信号，开关信号的负脉冲对应右路信号时，在 R_1 、 R_3 上将分别得到调制信号极性相反的左、右两路调幅信号，然后通过 D_1 、 D_2 两只二极管检波，在左路输出 L 信号，而在右路输出 R 信号。

图 3 表示当 38 千赫开关信号相移 180° 时的解码波形图。从图中可看出此时左、右两路输出端 L 和 R 信号相互对调，这对实际使用并无影响。下面我们再来看一下当所加开关信号与立体声复合信号中 38 千赫副载波的相位产生小于 180° 相移时的情况。从

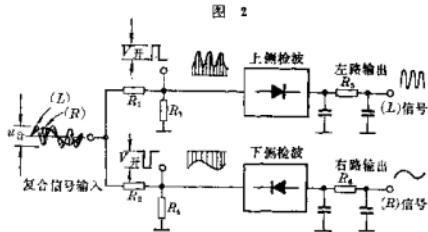
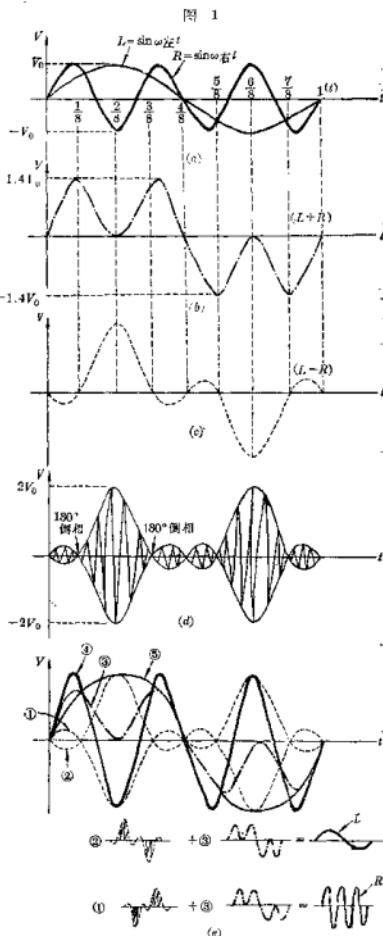


图 2

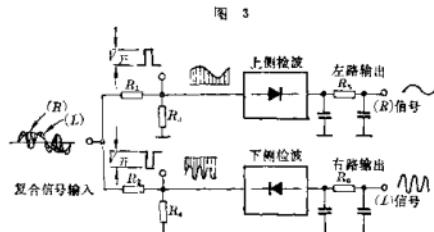


图 3

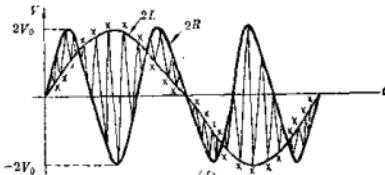


图4可知，当开关信号产生 90° 相移时，在 R_3, R_4 两电路上输出的是两个上下对称的 $(L+R)$ 调幅信号，通过二极管检波后，在左、右两路输出端输出两个完全相同的 $(L+R)$ 信号。这表明解码器已不能分离左、右两路信号，分离度最差， $S_d=1$ 。通过上面的分析可知，开关信号相移对解码电路的分离特性影响很大。另外由于二极管2AP9正向导通电压为0.2伏，因此要使二极管组成的解码电路工作正常，还需满足以下两个条件：(1)当无开关信号时，加到二极管 D_1, D_2 上的立体声复合信号 $(u_{合})$ 峰值应小于0.2伏，使二极管工作在截止状态；(2)解码电路正常工作时，开关信号的振幅 $u_{开}$ 应在0.2伏以上。

电桥形串联开关解码电路

为提高解码器效率，常采用由四只二极管组成的电桥形串联开关解码电路，如图5。它比由两只二极管组成的解码电路可提高近一倍左右的效率，如在变压器中心抽头输入100毫伏的立体声复合信号，经倍压检波后，在左右两路输出端可分别输出190毫伏的 L 和 R 信号。

图5中 BG_1 组成38千赫放大

电路。 38 千赫开关信号从 BG_1 基极输入，图中 L_1 接在 BG_1 集电极上作为放大器负载，放大后的38千赫开关信号通过变压器在 L_2 上产生解码用的开关信号。

由于 L_1 和 L_2 无选频作用，因此当放大后的38千赫开关信号和立体声复合信号同时加到 L_1 和 L_2 中心抽头时，在 L_1 线圈两端的开关信号波形如图6(a)所示，是一个含有很多谐波分量的开关信号，它对分离度是不利的。为了提高分离度，使加到二极管上的开关信号波形得到改善，一般可在 L_1 或 L_2 线圈两端并接一只电容 C_6 ，并使它们谐振在38千赫频率上。电容 C_6 究竟是接 L_1 还是 L_2 ，实验表明， C_6 接在 L_2 两端比接在 L_1 两端得好。图6(b)是将 C_6 接在 L_2 线圈两端时测得的波形。测试结果表明，在 L_2 两端并接 C_6 比在 L_1 两端并接 C_6 的分离度提高3~5分贝，比不接 C_6 时的分离度提高6~10分贝左右。

在有些电桥形串联二极管开关解码电路中，为了弥补开关信号振幅不够大的缺陷，在四只二极管回路中接有直流偏压，使二极管有一个固定工作电流，这个电流一般取得很小，通常为30~100微安，这

里需注意的是千万不能使二极管工作在导通状态，否则开关信号对二极管不能起“开”或“关”的作用。

正常情况下加到 L_2 线圈中心抽头的立体声复合信号 $(u_{合})$ 的幅度应控制在100~180毫伏之间，而加到 L_2 线圈两端的38千赫开关信号幅度应在0.7~1伏之间。

产生38千赫开关信号的倍压全波整流电路，常见的有正向全波整流和负向全波整流两种，见图7。这两种电路结构相同，不同的是一个产生38千赫正脉冲开关信号，而另一个却产生38千赫负脉冲开关信号，这两种电路一般都可采用，但在利用负脉冲作为开关信号时，应使 BG_2 的工作电流取得大一些，一般可控制在2~3毫安。

在解码器中，通常取全波整流后的38千赫脉冲信号作为立体声指示信号。为了减少对开关信号的影响，要求串接在整流回路中的电阻 R_1 的阻值选得大一些。

图8是由 BG_1, BG_2 组成的二级前置放大电路，由于从鉴频器输出的立体声复合信号幅度很小，一般只有几~几十毫伏，其中19千赫导频信号所占有的偏度很小，大约是立体声复合信号的 $1/3\sim1/5$ 左右。为了使解码电路所需的开关信

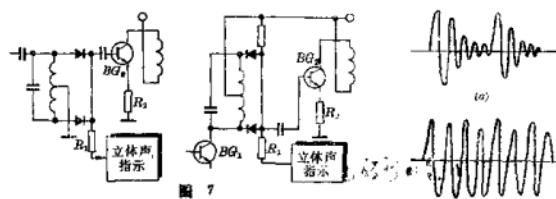


图7

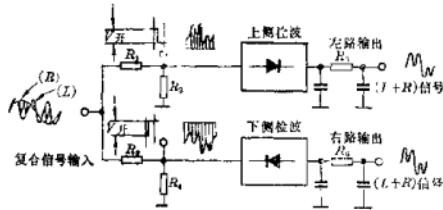


图4

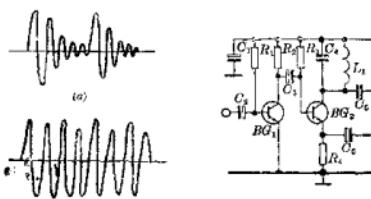


图6

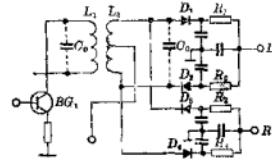


图5

494893

具有足够大的振幅，这二级放大器要求有 $30\sim40$ 分贝左右的增益。图8中 BG_1 的作用是将19千赫导频信号从立体声复合信号中分离出来，立体声复合信号从 BG_2 发射极输出。

对于19千赫 LC 调谐回路的选择，我们可以按以下方法。

(1) 确定 L

$$L = \frac{X_L}{2\pi f}$$

故感抗 $X_L = 900$ 欧姆，
频率 $f = 19$ 千赫，

$$\text{则 } L = \frac{9}{6.28 \times 19 \times 10^3} \approx 7.5 \text{ 毫亨}$$

(2) 选择 C

$$C = \frac{1}{\omega^2 L} \approx 0.01 \text{ 微法}$$

(3) 回路 Q 值的选择

$$Q = \frac{f}{B} \text{, 取 } B \approx 500 \text{ 赫, 则 } Q = 38$$

图9(a)是《中学科技》杂志1981年第二期“分立元件立体声解码器”的改进电路，(b)图是它的印板接线图，(c)图是它的印板接线图，其性能测试结果如下：

(1) 解码器增益 $K_V = 21$ 分贝

(2) 通道平衡 0.7 分贝

(3) 分离度 见表2

(4) 动态范围 输入信号 u_{in}
 $= 32\sim60$ 毫伏

(5) 失真 测试数据见表3

(6) 复合信号调制频偏为 80%

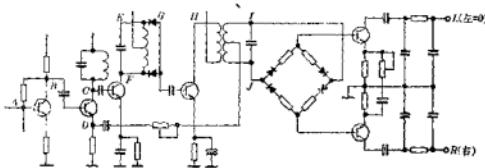


图 9 (c)

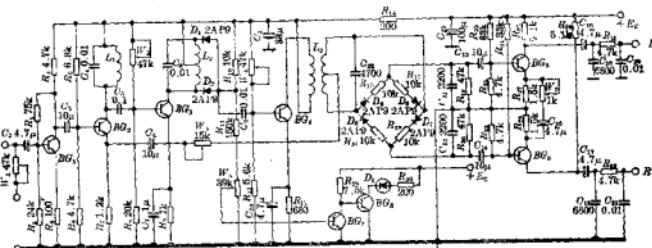


图 9 (a)

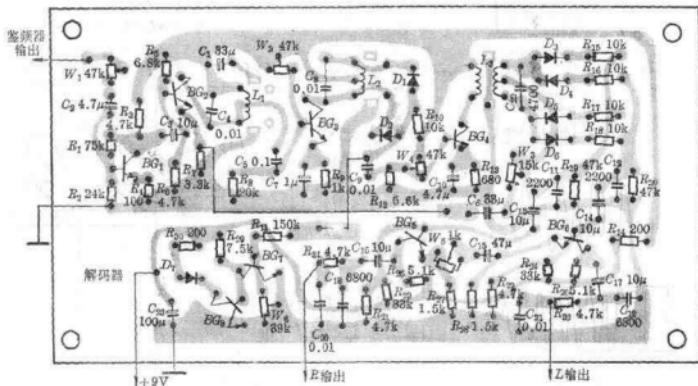


图 9 (b)

表 2

频 率	100Hz	400Hz	1kHz	2kHz	3kHz	6kHz	测试条件: 输入信号 $u_{\text{in}} = 32$ 毫伏, 19 千赫导
分离度 S分	27dB	32dB	34dB	28dB	22dB	26dB	频信号调制频偏 10%, 复合信号调制频偏 45%

表 3

频 率	100Hz	400Hz	1kHz	2kHz	3kHz	6kHz	测试条件: 输入 $u_{\text{in}} = 32$ 毫伏, 19 千赫导频信
失 真 度	3.5%	3%	2.8%	3%	4%	4.5%	号调制频偏 10%, 复合信号调制频偏 45%; $L = 0$ 或 $R = 0$

表 4

频 率	100Hz	200Hz	400Hz	1kHz	2kHz	3kHz	4kHz	5kHz	6kHz
输出幅度	340mV	320mV	310mV	300mV	300mV	260mV	230mV	180mV	120mV
分贝	+1dB	+0.5dB	+0.25dB	0dB	0dB	-1.5dB	-3dB	-6dB	-9dB

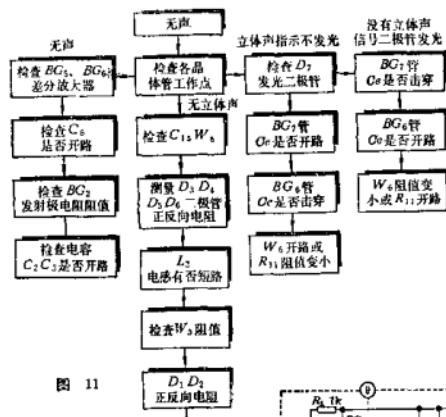


图 11

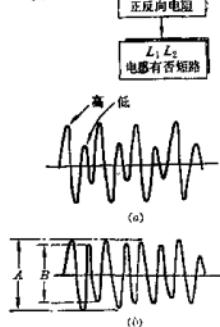


图 10

时的失真 6.2% (调制信号频率为 1 千赫)

(7) 频率响应 测试数据见表 4

在无专用立体声仪器调试时, 可用一台音频信号发生器、325型示波器和真空管毫伏表进行调试。先用输出幅度为 8 毫伏, 频率为 1 千赫的音频信号, 从 BG_1 基极输入, 325型示波器和真空管毫伏表接在 L_1 次级线圈的中心抽头上, 应测得幅度为 100~150 毫伏的 1 千赫音频信号, 要求该信号的波形不失真。

由于 38 千赫开关信号的调试对解码器的性能影响很大, 所以在调

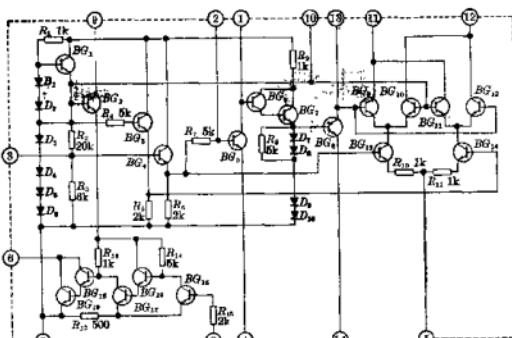


图 12

试时要特别仔细。当 BG_1 基极输入 7 毫伏的 19 千赫音频信号时，调节 L_1 磁芯使 BG_2 集电极输出的 19 千赫信号幅度最大，同时要求无失真现象，输出幅度在 200~300 毫伏之间。左右旋转 L_1 磁芯时， BG_2 集电极输出幅度应有下降趋势，如果磁芯调到最里面（即电感最大）的位置还不能使输出最大，说明谐振回路电容不够，需在 C_4 两端加接一只电容，电容量根据实际情况决定，一般选几百微微法~几千微微法。 L_2 也可参照上述方法进行调试，调试结果在 BG_2 集电极上应输出幅度为 1 伏左右的 19 千赫正弦波。

38 千赫副载波发生器是由 D_1 、 D_2 组成的全波整流电路，经二级管整流后，38 千赫负脉冲的幅度要比整流前的 19 千赫信号幅值小，这是正常的，一般衰减 10~15 分贝。

调节 L_3 磁芯时，325 型示波器和真空管毫伏表接在 L_3 次级的 I 、 J 两点[参见图 9(c)]，波形可能会有一高一低的现象，这是由于采用普通 LC 调谐回路倍频的缘故，属正常现象，调节磁芯 L_3 ，应使输出波形各个峰之间的振幅差别越小越好，见图 10，其中 (a) 表示 L_3 回路失谐，(b) 则表示调谐正确。

表 5 是分立元件解码器的各点波形图[请对图 9(e)]，读解码器的简单故障检修办法可按图 11 进行。

SF3301 集成电路解码器

采用 SF3301 或 FZ-7 集成电

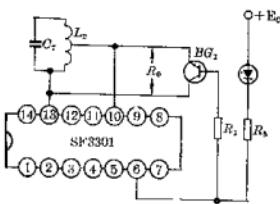


图 14

表 5

	R	L	J	I	G	H	F	E	C	B	A (输出)
$19k\Omega$ $V_{pp}=7mV$											
$(L+R)$ $L=0$ $V_{pp}=20mV$											
$38k\Omega$ $V_{pp}=125mV$											
立声复合信号 $L=0$ $V_{pp}=20mV$											
$立声复合信号$ $L=0$ $V_{pp}=350mV$											
$立声复合信号$ $L=0$ $V_{pp}=350mV$											
$立声复合信号$ $L=0$ $V_{pp}=650mV$											
$立声复合信号$ $L=0$ $V_{pp}=600mV$											
$立声复合信号$ $L=0$ $V_{pp}=400mV$											
$立声复合信号$ $L=0$ $V_{pp}=300mV$											
$立声复合信号$ $L=0$ $V_{pp}=250mV$											

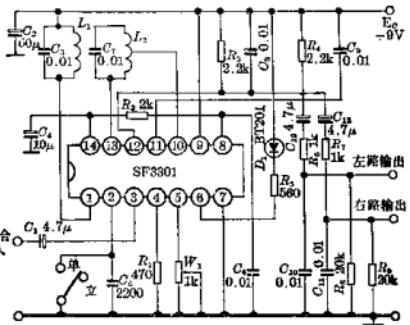
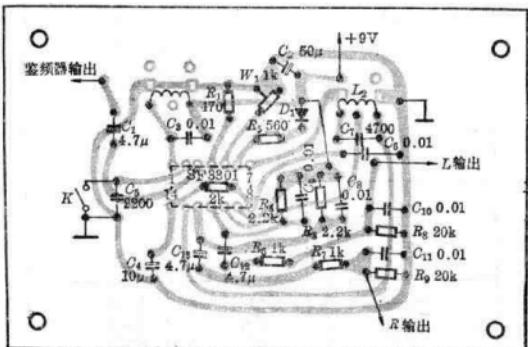


图 13(a)

立体声复合
信号输入
 $G_3 = 4.7\mu$

图 13(b)



路解码器时，解码性能好坏除与外部电路有关外，更重要的是取决于集成电路内部线路。图12为SF3301集成电路的内部线路，用它接成解码器的实际线路见图13。

在图12中，由于差分放大器 BG_{13} 和 BG_{14} 的基极分别与 BG_3 的基极和发射极连接（图12中， BG_3 发射极和 R_3 应与 BG_3 基极相连，特此更正），因此 BG_{14} 基极电位比 BG_{13} 基极高0.7伏左右，在实际工作时， BG_{13} 接近工作在截止区城，立体声复合信号从 BG_{14} 的基极输入。

图12中 BG_{10} 和 BG_{11} 的基极与 D_1, D_4, D_5, D_6 等连接， BG_{10} 和 BG_{11} 的基极电位被限制在2.8伏左右。取 BG_{10} 和 BG_{11} 管的 $V_{BE} = 0.6$ 伏，则 BG_{11} 和 BG_{14} 的集电极电位为2.2伏。 BG_{10} 和 BG_{11} 的集电极电流设为 $I_{10} = I_{11} = 0.25$ 毫安，此时由图13可知，当没有开关信号输入时，流入图13(a)中 R_1 的电流 $I_{R_1} = I_{10} + I_{11} = 0.5$ 毫安，电阻 R_1 上的压降近似有1伏，因此 BG_{10} 和 BG_{11} 管集电极与发射极之间的压降近似为5.8伏(9伏-

表 6

频率	100Hz	400Hz	1kHz	2kHz	3kHz	6kHz	测试条件：输入 $u_{\text{d}} = 250$ 毫伏，19kHz 频偏 10%，复合信号频偏45%， $L = 0$ 或 $R = 0$
分离度 S 分	23dB	28dB	27dB	25dB	22dB	16dB	

表 7

频率	100Hz	400Hz	1kHz	2kHz	3kHz	6kHz	测试条件：输入 $u_{\text{d}} = 250$ 毫伏，19kHz 频偏 10%，复合信号频偏45%， $L = 0$ 或 $R = 0$
失真度	4.2%	3.8%	3.2%	3.4%	4%	6.2%	

表 8

频率	100Hz	200Hz	400Hz	1kHz	2kHz	3kHz	4kHz	5kHz	6kHz
输出幅度	182mV	170mV	160mV	150mV	185mV	100mV	78mV	62mV	50mV
分贝	+1.5dB	+1.2dB	+1dB	0dB	+1.5dB	-4dB	-6dB	-8dB	-10dB

2.2 伏 - 1 伏), 它的发射极与集电极之间的等效电阻 R_e 约为:

$$R_e = \frac{5.8}{0.25} \approx 23 \text{ 欧。}$$

由此可估算出差分放大器的增益 K_{V14} :

$$K_{V14} = \frac{R_o + R_1}{2(R_{14} + W_1)}$$

$$= \frac{23 + 2.2}{2(1 + 0.5)} \cdot 8 \text{ 倍}$$

上式中 R_o 和 W_1 在图 13(a) 中

若从 BG_{14} 的音源输入 300 毫伏的立体声复合信号, 在 BG_{14} 的集电极上输出 2400 毫伏 (300 毫伏 \times 8) 的立体声信号, 而在电阻 R_1 上输出电压 V_{R1}

$$V_{R1} = \frac{2400}{R_o + R_1} \cdot R_1 \approx 209 \text{ 毫伏}$$

接着再让我们讨论当 38 千赫开关信号从 BG_{12} 送入输入时的情况。如果开关信号幅度足够大, BG_{12} 饱和, 取它的饱和压降 $V_{ce(s)} = 0.7$ 伏, 而饱和电流设为 5.8 安, 则 BG_{12} 管集电极与发射极之间的等效电阻

$$R'_e = \frac{0.7}{2.8} \approx 0.25 \text{ (千欧)}$$

充分放大器工作时的增益 K'_{V14} 为:

$$K'_{V14} = \frac{R'_o + R_1}{2(R_{14} + W_1)} \approx 0.8 \text{ 倍}$$

在 BG_{14} 管集电极上输出的信号电压 $V'_{R1} = 300 \times 0.8 = 240$ 毫伏, 而在电阻 R_3 上输出的电压

$$V'_{R3} = \frac{240}{R'_e + R_3} \cdot R_3 \approx 215 \text{ 毫伏}$$

表 9

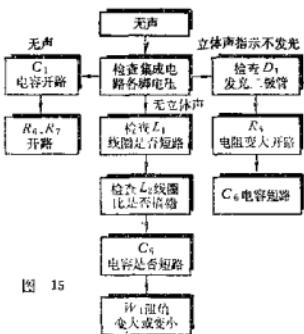
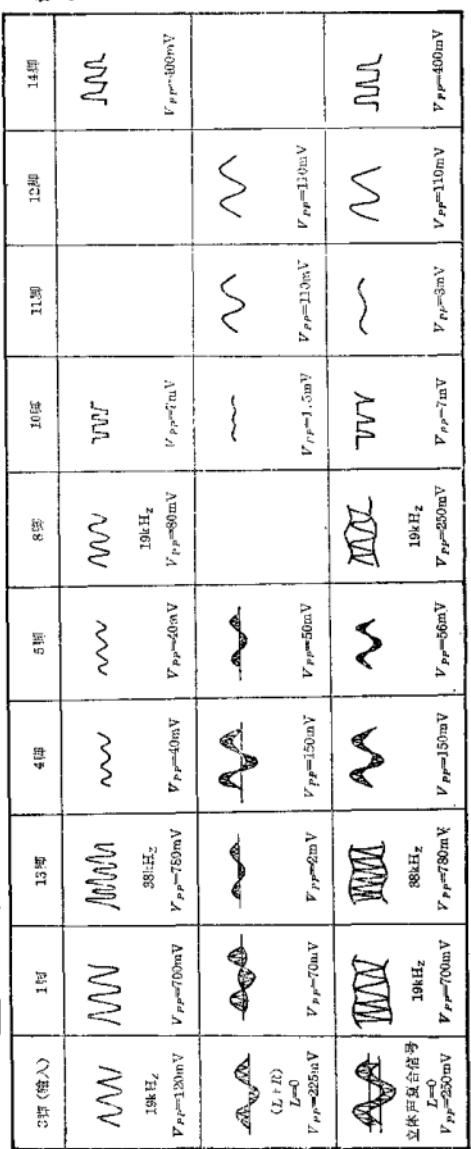


图 15