

有些晶体管电路对管子的参数提出了较为严格的要求。如差动放大器要求两只管子的 I_{CEO} 、 h_{FE} 等参数差别在 5% 以内；高传真低频放大器的前置级则要求 $I_{CEO} < 1\mu A$ ，且在弱电流时有较高的放大倍数，以确保信噪比和增益；而电视机的视频放大级与帧输出级则要求管子的 h_{FE} 线性良好，以确保灰度等级与帧线性。在安装这些电路时，若对管子不加挑选就使用，便不能达到预期的效果。这里向大家介绍一种简单的测试仪，配合万用表的直流电流档，可以测得三极管的穿透电流 I_{CEO} 以及在各种不同工作电流时的直流放大倍数 h_{FE} 和交流放大倍数 β ，场效应管的饱和电流 I_{DSS} 以及跨导 gm 。图 1 为整机电原理图。

测量原理及方法

1. 测 I_{CEO} : 将 NPN 型与 PNP 型转换开关 K_3 拨在与被测管相适

应的位置，被测管插入相应的管脚内，电流表的读数即为 I_{CEO} 。简化电路如图 2。

2. 测 h_{FE} : $h_{FE} = I_c/I_b$ ，因此必须知道 I_c 和 I_b 才能得出 h_{FE} 。为了减少测量手续，采取给基极注入给定电流的方法，即使 I_b 为已知值，从而省去了测 I_b 的手续。将万用表的直流电流档串入集电极回路即可方便地测得 I_c 。简化电路如图 3。

如何才能使 I_b 为已知值呢？三极管发射结的导通电压是不一致的，锗管为 0.2~0.4V，硅管为 0.6~0.75V。如果采用图 4 所示的简单电路，则 $I_b = (E - U_{be})/R$ 。由于 U_{be} 视管子而有不同值，因此 I_b 亦随管子的不同而不同，特别是当 E 下降时 I_b 变化更大。因此这种电路不能使 I_b 为已知值。如在 I_b 回路中串一电流表，则要增加电流表在集电极与基极之间的转换，而且每换一个管子都要重调 I_b ，颇为麻烦。本仪器用 BG_1 和 BG_2 组成一恒流

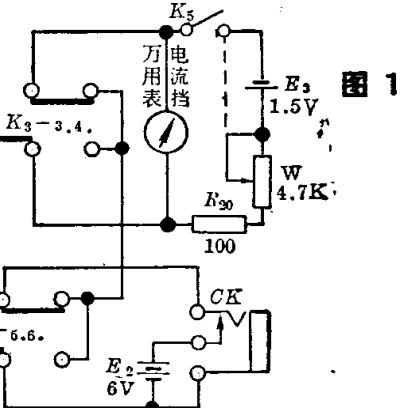
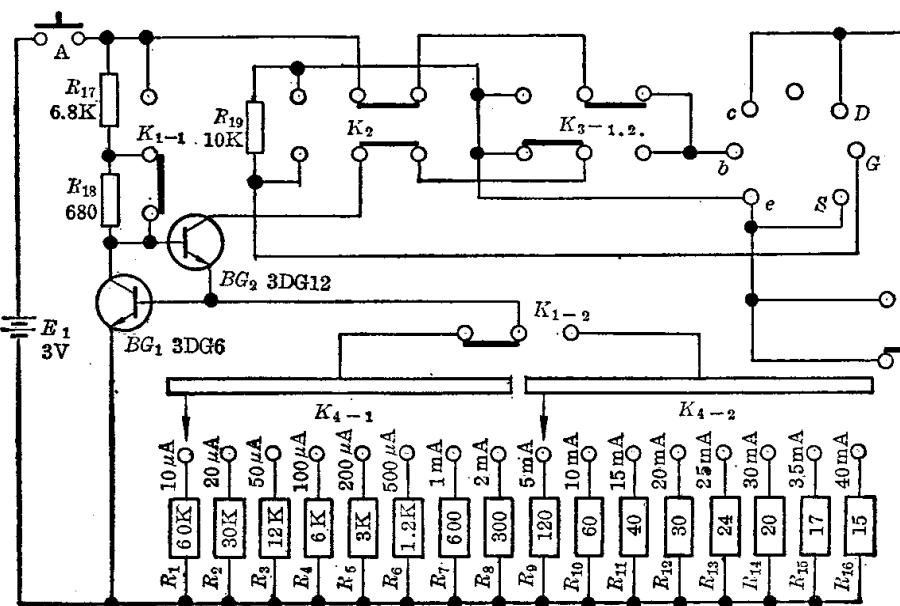
源，给被测管提供基极电流 I_b ，这就使得在更换被测管（即变动恒流源的负载）和电池电压下降时 I_b 恒定不变，保证了测量的准确和简便。

恒流源由 R_1 、 BG_1 、 R_{17} 组成取样反馈网络，将 BG_2 的发射极电流取样负反馈至 BG_2 基极，当 E_1 下降时将有如下的变化： $I_{b2} \downarrow \rightarrow I_{c2} \downarrow \rightarrow I_{e2} \downarrow \rightarrow U_{b1} \downarrow \rightarrow I_{b1} \downarrow \rightarrow I_{c1} \downarrow \rightarrow U_{b2} \uparrow \rightarrow I_{b2} \uparrow \rightarrow I_{c2} \uparrow$ ，从而使 I_{c2} （即被测管的 I_b ）保持不变。只要设计恰当， E_1 从 3V 下降到 2V 时 I_{c2} 都恒定不变，有效地保证了测量的准确性。

晶体三极管的 h_{FE} 值不是线性的，即不同的集电极电流有着不同的 h_{FE} 值。特别是大功率管往往是小电流时 h_{FE} 很小，大电流时很大。如何才能确定其 h_{FE} 值呢？应选取适

当的基极电流，使其集电极电流与实际电路中的工作电流相近，或与手册中规定的 I_c 相近，取与此 I_c 相对应的 h_{FE} 值。为此，本仪器分 16 档给被测管提供基极电流，可测出管子在不同的工作电流时的 h_{FE} 值，还可知道被测管 h_{FE} 的线性好坏。

改变 BG_2 发射极电阻，可获得所需的 I_{c2} ，即被测管的 I_b ，有 $I_{c2} \approx I_{e2} \approx U_{b1}/R_1$ 。换接不同的电阻 ($R_1 \sim R_{16}$) 可以得到 $10\mu A$ 至 $40mA$



注：图中 K_1 置“小电流”档（另一位置为“大电流”档）， K_2 置“三极管”位置（另一位置为“场效应管”）， K_3 置“NPN”位置（另一位置为“PNP”）。

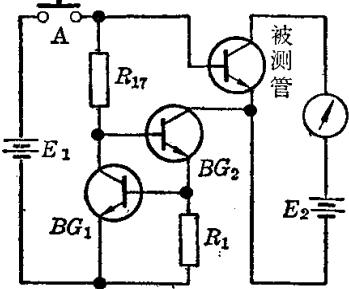


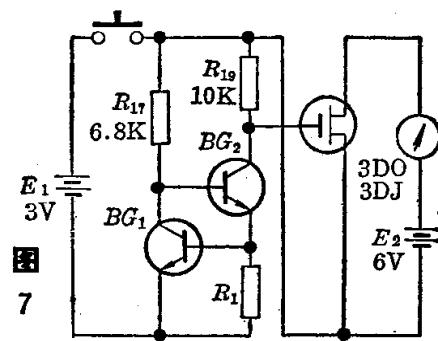
图 3

用 I_{b1} 给被测管建立一工作点，用 $I_{b2} - I_{b1}$ 模拟一增量信号。由于 β 是交流小信号放大倍数，为使增量较小， K_4 应选择相邻两档。注意使 I_c 与实际电路中的工作电流相近。

5. 测场效应管：场效应管具有高输入阻抗、低噪声、输入动态范围大等特点，因而运用日益广泛。本仪器可以测出目前常用的 N 沟道耗尽型和 N 沟道结型场效应管的饱和电流 I_{DS} 和跨导 gm 。

场效应管是电压控制元件，与一般三极管的测量方法不同，其测量电路如图 6。调节 $E_G = E_{GO} = 0V$ ，当 $E_D > V_P$ （夹断电压）时，电流表的读数 I_{DS} 即为饱和电流 I_{DS} ；增大 E_G 至 E_{G1} ， I_{DS} 即减小到 I_{DS1} ，则跨导可用下式求得： $gm = (I_{DS} - I_{DS1}) / (E_{G1} - E_G)$ 。

为了省去 E_G 的读数，让恒流 I_{c2} 通过 R_{19} （见图 7），就能得到一



K_1 改放在 $50\mu A$ 档，此时 $gm = (I_{DS} - I_{DS1}) / 0.5V$ 。

如要测 V_P ，可将 E_1 换用 $15V$ 叠层电池，并变动相应的电阻，以得到 $0 \sim 10V$ 的恒定电压，满足 V_P 测试的需要。本电路稍加改动后还可测 P 沟道耗尽型管子。

元件的选择

BG_1 、 BG_2 需用硅管，因为最小基极电流档是 $10\mu A$ ，管子的穿透电流必须很小。 BG_2 用中功率管，如 $3DK4$ 、 $3DG12$ 等，以提供 $40mA$ 的电流； BG_1 可用 $3DG6$ 、 $3DK2$ 等小功率管。两管均以 $h_{FE} > 100$ 为好，被测管的管座可以电子管小七脚管座代用。三组电源均在测量的瞬间耗电，因此 E_1 、 E_3 用 5 号电池， E_2 用 $6V$ 叠层电池并备有外接电源插孔 CK 。 K_1 、 K_2 为双刀双掷钮子开关， K_3 为 6 刀双掷小型拨动开关。如果只测中小功率管，电路中可省去 K_1 、 K_{4-2} 、 CK 、 R_{9-16} 、 R_{18} 。

调 整

若基极电流档中的大电流档调不出来，或者当 E_1 下降到 $2V$ 时 I_{c2} 下降，则是 BG_2 的 h_{FE} 太小。如小电流档始终大于 $10\mu A$ 调不小，则是 BG_1 的 h_{FE} 太小或是 BG_2 穿透电流太大。电阻 $R_{1-16} \approx U_{b1}/I_{c2}$ ，实际选用时可用串并联方法获得所需的阻值。对于不同型号的管子， U_b 亦略有差别，装好后在基极电流各档测 U_{b1} 和 U_{b2} ，应分别等于 $0.6V \sim 0.75V$ 和 $1.2V \sim 1.5V$ ，如不符，需重新调整。

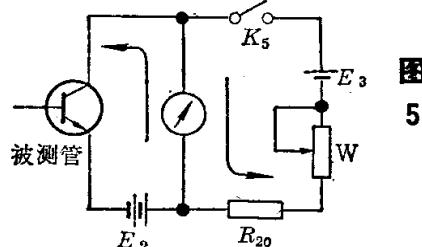


图 5

恒定电压，将这恒定电压以负极性加到栅极，即可得到与此相对应的 I_{DS1} ，再使用上述公式就可求出跨导 gm 。为了计算方便起见， R_{19} 取 $10K$ ，用 $50\mu A$ 和 $100\mu A$ 的恒流档，可以获得 $0.5V$ 和 $1V$ 的恒压。简化电路如图 7。

测试步骤：将被测管插入相应的管脚内， K_2 拨到“场效应管”位置，电流表读数就是 I_{DS} ；再将 K_1 放在 $100\mu A$ 档，按下按钮 A，则得到 I_{DS1} ，而跨导 $gm = (I_{DS} - I_{DS1}) / 1V$ 。若此时 $I_{DS1} < 50\mu A$ ，说明该管的夹断电压 $V_P < 1V$ ，应将

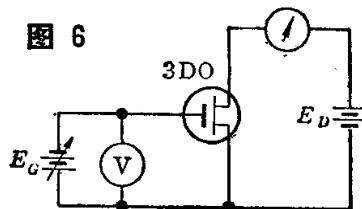
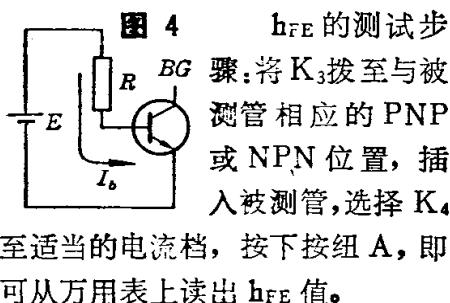


图 6

共 16 档基极电流值，再配用万用表电流档就能直读管子的 h_{FE} 并了解它的线性。 $5mA$ 以上基极电流档为测大功率管而设的，此时 E_2 需用能供给较大电流的外接电源。当 I_c 超过 $500mA$ 时需用具有 $5A$ 档的电流表。

图 3 中 R_{17} 必须满足两个要求：(1) 当 I_{c2} 在最小档时，流入 BG_1 的基极电流很小， I_{c1} 亦很小，必须使 $I_{c1} \cdot R_{17} = E_1 - U_{b2}$ 。 U_{b2} 为 BG_1 、 BG_2 两管发射结导通电压之和，约为 $1.2V \sim 1.5V$ 。(2) 当 I_{c2} 在最高档，而且 E_1 由 $3V$ 下降到 $2V$ 时， R_{17} 必需给 BG_2 提供足够的基极电流。为此将电阻分为 R_{17} 和 R_{18} 用 K_1 来转换， $10\mu A \sim 2.5mA$ 档用 $R_{17}(6.8K)$ ； $5mA \sim 40mA$ 档用 $R_{18}(680\Omega)$ ，见图 1。



至适当的电流档，按下按钮 A，即可从万用表上读出 h_{FE} 值。

3. 抵消 I_{CEO} 的电路：锗管的穿透电流较大，特别是低频功率管可达 $10mA$ ，给测量带来了不便。因此增加了 E_3 、 W 、 R_{20} 以抵消 I_{CEO} 。当被测管的 I_{CEO} 较大时，闭合 K_5 ，调节 W 使表头回到零点，再测 h_{EF} 。 R_{20} 将最大抵消电流限制在 $15mA$ （见图 5）。

4. 测 β ：交流放大倍数 $\beta = \Delta I_c / \Delta I_b$ 。选择 K_4 中两个相邻的电流档，给被测管分别注入 I_{b1} 和 I_{b2} ，集电极上便有 I_{c1} 和 I_{c2} ，则 $\beta = (I_{c2} - I_{c1}) / (I_{b2} - I_{b1})$ 。这里相当于