

5.2 电流源电路及其应用

$$5.2 \quad I_{R1} = I_{D1} = \frac{1}{2} \mu_n C_{ox} \left(\frac{W}{L} \right)_1 (V_{GS1} - V_t)^2 = 1.5 \times 10^{-4} \times (V_{GS1} - 2)^2$$

$$I_{D1} = \frac{V_{DD} - V_{GS1}}{R_1} = \frac{5 - V_{GS1}}{20k}$$

带入求解得到 $V_{GS1} = 2.85V$ ($V_{GS1} = 0.82V$ 舍去) ,

$$I_{D1} = 0.11mA$$

$$I_{D2} = I_{D1} \frac{(W/L)_2}{(W/L)_1} = 0.022mA$$

$$5.3 \quad I_{REF} = I_{D1} = \frac{1}{2} k'_n \left(\frac{W}{L} \right)_1 (V_{GS1} - V_t)^2 = 1.25 \times 10^{-3} \times (V_{GS1} - 0.5)^2 = 50\mu A$$

所以 $V_{GS1} = 0.6V$ ($V_{GS1} = 0.4V$ 舍去)

$$I_{REF} = \frac{V_{DD} - V_{GS1}}{R} \Rightarrow R = \frac{1.8 - 0.6}{50\mu A} = 24k\Omega$$

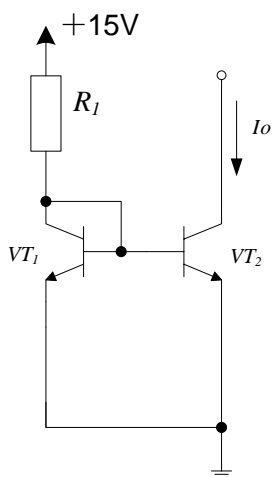
$$V_o = V_{D2}, V_{GS2} = V_{GS1}$$

由于 VT2 工作在饱和区, 所以

$$V_{DS2} = V_{D2} > V_{GS2} - V_t = V_{GS1} - V_t = 0.1V$$

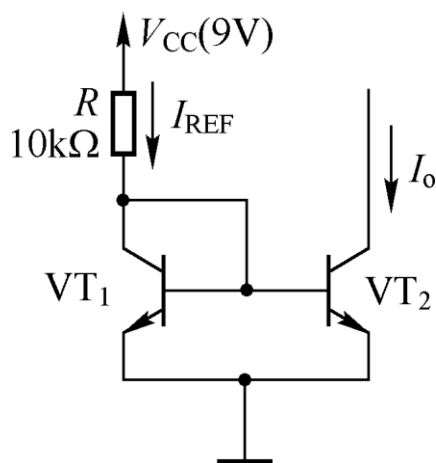
5.4、电流源电路如图所示, 设两个三极管完全匹配, $V_{BE} = 0.7V$, β 足够大, $V_A = 35V$,

$R_1 = 14.3k\Omega$ 。试求 I_o 和 r_o 的值。



$$I_{REF} = \frac{15 - 0.7}{14.3k} = 1\text{mA} , I_o = I_{REF} = 1\text{mA} , r_o = \frac{V_A}{I_o} = 35k\Omega$$

5.5、电路如图题所示，两管参数相同， $\beta=100$ ， $V_{BE}=0.7\text{V}$ ，求输出电流 I_o 。

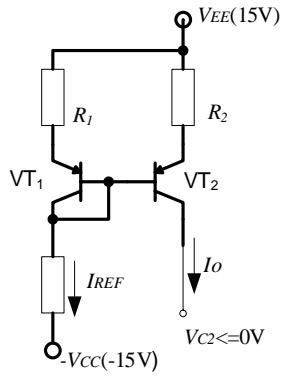


$$\text{解：} I_{REF} = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R} = 0.83\text{mA} , I_{REF} = I_{C1} + I_{B1} + I_{B2} = I_{C1} \left(1 + \frac{2}{\beta}\right)$$

$$\therefore I_o = I_{C1} = \frac{I_{REF}}{1 + \frac{2}{\beta}} = 0.814\text{mA}$$

5.6、一电流源电路如图所示，设 VT_1, VT_2 管参数相同， $\beta=100$ ， $V_{BE} = -0.6\text{V}$ ， $V_{CE(sat)} = -0.3\text{V}$ 。

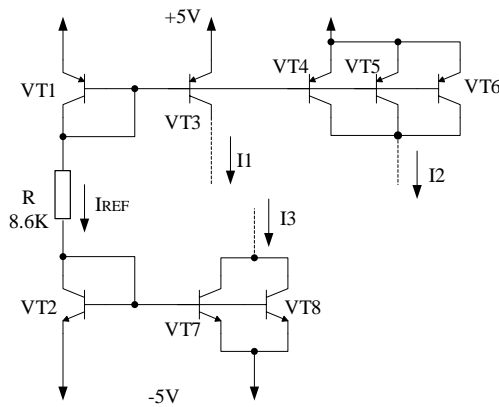
若要使 $I_o=1\text{mA}$ ， $V_{C2} \leq 0\text{V}$ ，且 $R_1=R_2$ ，试确定电阻 R_1 、 R_2 的最大允许值。



$$\because V_{EC2} \geq 0.3V, \text{ 又 } \because V_{C2} \leq 0 \therefore V_{E2} - V_{C2} \geq 0.3, V_{E2} \geq V_{C2} + 0.3 \therefore V_{E2\min} = 0.3V$$

$$\therefore I_o = \frac{15 - V_{E2}}{R_2}, \therefore R_{2\max} = \frac{15 - V_{E2\min}}{I_o} = 14.7k\Omega, R_1 \text{ 和 } R_2 \text{ 的最大允许值为 } 14.7k\Omega。$$

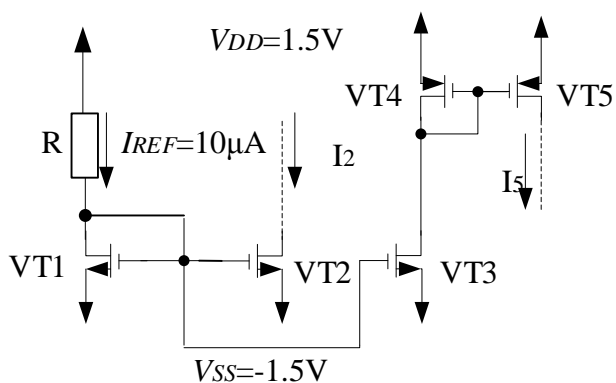
5.7、如图所示，假设所有 BJT 均匹配，且 β 都很大，求图中标识的四个电流大小。



$$I_{REF} = \frac{5 - 0.7 - 0.7 - (-5)}{8.6k} = 1mA, I_1 = 1mA, I_2 = 3mA, I_3 = 2mA。$$

5.8、如图所示，已知 $(W/L)_1 = (W/L)_2 = 0.5(W/L)_3$ ， $(W/L)_4 = 0.25(W/L)_5$ ，假设所

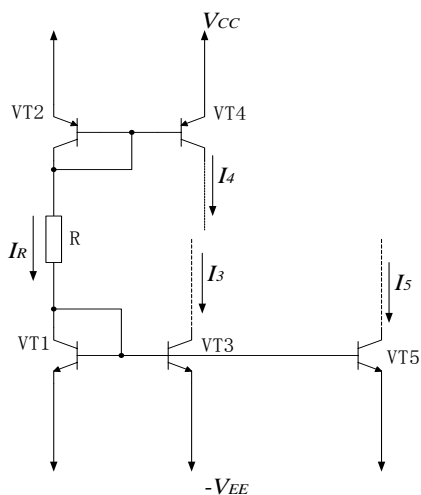
有晶体管其他参数均匹配，且都工作在饱和区，求电路中的 I_2 和 I_5 的大小。



解： $I_2 = \frac{(W/L)_2}{(W/L)_1} I_{REF} = 10\mu\text{A}$, $I_3 = \frac{(W/L)_3}{(W/L)_1} I_{REF} = 20\mu\text{A}$, $I_4 = I_3 = 20\mu\text{A}$,

$$I_5 = \frac{(W/L)_5}{(W/L)_4} I_4 = 80\mu\text{A}$$

5.9、如图所示， $I_5 = 2\text{mA}$ ， $V_{CC} = -V_{EE} = 10\text{V}$ ， $|V_{BE}| = 0.7\text{V}$ ， β 足够大。若各管其他参数匹配，结面积关系为 $A_{E1} : A_{E3} : A_{E5} = 1 : 2 : 2$ ， $A_{E2} : A_{E4} = 2 : 1$ ，则求 R 值及图中标的其他电流值。



解：由于结面积关系为 $A_{E1} : A_{E3} : A_{E5} = 1 : 2 : 2$ ，故 $I_3 = \frac{A_{E3}}{A_{E5}} I_5 = 2\text{mA}$ ，

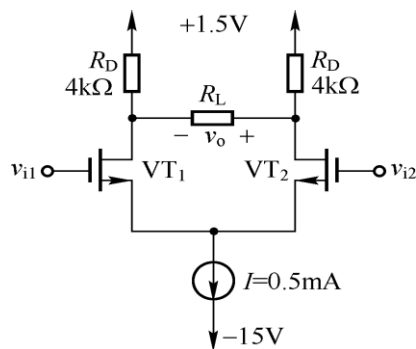
$$I_R = \frac{A_{E1}}{A_{E5}} I_5 = 1\text{mA}。 \because I_R = \frac{10 - 0.7 - 0.7 - (-10)}{R} = 1\text{mA}， \therefore R = 18.6\text{k}\Omega$$

$$\because A_{E2} : A_{E4} = 2 : 1， \therefore I_4 = \frac{A_{E4}}{A_{E2}} I_R = 0.5\text{mA}$$

5.3 差分放大单元电路

5.10、如图题所示电路，已知 $W/L = 50$ ， $\mu_n C_{ox} = 250 \mu A/V^2$ ， $V_A = 10V$ ，恒流源 I 的输出电阻为 $400k\Omega$ ， $R_L = 8k\Omega$ ，求：

- (1) 差分输出时的差模增益 A_d ；
- (2) 如果 R_L 接在 VT_1 的漏极与地之间，求共模抑制比 CMRR。



解：直流分析： $I_{D1} = I_{D2} = I/2 = 0.25mA$

小信号参数： $g_m = g_{m1} = g_{m2} = \sqrt{2\mu_n C_{ox}(W/L)I_{D1}} = 2.5mA/V$ ，

$r_o = r_{o1} = r_{o2} = \frac{V_A}{I_{D1}} = 40k\Omega$ 。

(1) 差分输出时的差模增益： $A_d = g_m(r_o // R_D // \frac{R_L}{2}) = 4.762V/V$

(2) 单端输出时的差模增益为： $A_{d1} = -\frac{1}{2}g_m(r_o // R_D // R_L) = -3.125V/V$

共模增益为： $A_{vcm1} = -\frac{R_D // R_L}{2R_{SS}} = -0.0033V/V$

共模抑制比为： $CMRR = \left| \frac{A_{d1}}{A_{vcm1}} \right| = 937.5$

5.11

5.12 解：(1) 对于 VT_1 VT_2 组成的差分放大器的增益为 $10V/V$ ，则

$$|A_{vd}| = g_m R_D = 10V/V \Rightarrow g_{m1} = g_{m2} = 1ms$$

对于 VT_1 VT_2 , 有 $I_{D1} = I_{D2} = \frac{1}{2}I_{SS} = 0.2mA$

则有

$$g_{m1} = \frac{2I_{D1}}{V_{OV1}} = \frac{2I_{D1}}{V_{GS1} - V_t} = 1ms \Rightarrow V_{GS1} - V_t = 0.4V$$

$$\text{由 } I_{D1} = \frac{1}{2}k'_n \left(\frac{W}{L} \right)_1 (V_{GS1} - V_t)^2 \Rightarrow \left(\frac{W}{L} \right)_1 = \left(\frac{W}{L} \right)_2 = 25$$

$$\left(\frac{W}{L} \right)_3 = \left(\frac{W}{L} \right)_4 = 50$$

(2) 对于 VT_3 有 $I_R = I_{D3} = I_{SS} = 0.4mA$

$$I_{D3} = \frac{1}{2}k'_n \left(\frac{W}{L} \right)_3 (V_{GS3} - V_t)^2 \Rightarrow V_{GS3} = 1V (\text{舍去 } -0.2V)$$

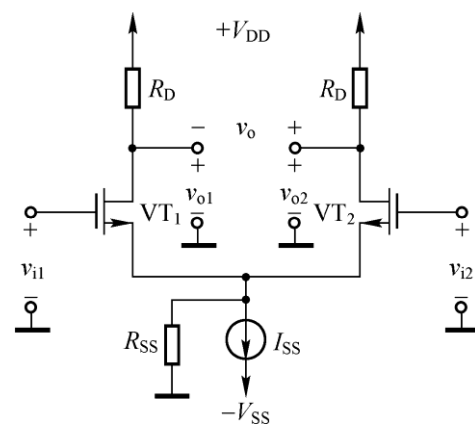
$$R = \frac{V_{DD} - V_{GS3} - (-V_{SS})}{I_{D3}} = 15k\Omega$$

5.13、电路如图所示，NMOS 差分对由 $I_{SS} = 0.2mA$ 的电流源提供偏置，电流源的输出电阻

$R_{SS} = 100k\Omega$ 。放大器的漏极电阻 $R_D = 10k\Omega$ ， $V_{DD} = V_{SS} = 2.5V$ 。使用的晶体管的

$k'_n W/L = 3mA/V^2$ ， $V_t = 0.8V$ ，且 r_o 很大。

(1) 求直流工作点电压 V_D 和 V_S 。(2) 如果是单端输出，求 $|A_d|$ ， $|A_{cm}|$ 和 CMRR。



$$\text{解: (1) } I_D = I_{D1} = I_{D2} = \frac{1}{2}I_{SS} = 0.1mA, V_D = V_{DD} - I_D R_D = 1.5V$$

$$I_{D1} = \frac{1}{2} k'_n \frac{W}{L} (V_{GS1} - V_t)^2, V_{GS} = 1.058\text{V} \text{ 或 } V_{GS} = 0.542\text{V} (\text{舍去}),$$

$$\because V_G = 0, \therefore V_S = -1.058\text{V}$$

$$(2) \quad g_m = \frac{2I_D}{V_{OV}} = 0.775\text{mA/V}, |A_d| = \frac{1}{2} g_m R_D = 3.875\text{V/V}$$

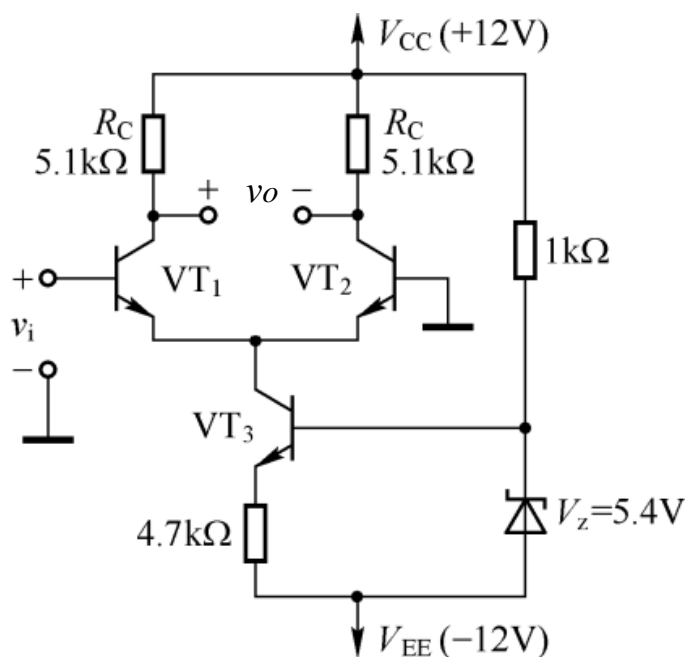
$$|A_{cm}| = \frac{R_D}{2R_{SS}} = 0.05\text{V/V}, CMRR = \frac{|A_d|}{|A_{cm}|} = 77.5$$

5.14、如图题所示，设三极管参数 $\beta=100$ ， $V_{BE}=0.7\text{V}$ ，求：

(1) 静态工作点；

(2) 差模电压增益 A_d ；

(3) 当 v_i 为一直流电压 16mV 时，计算输入端信号的差模分量与共模分量。



解：(1) 直流分析：假设所有 BJT 都工作在放大区

$$I_{E3} = \frac{V_Z - V_{BE}}{4.7k} = 0.978\text{mA}, \therefore I_C = I_{C1} = I_{C2} = I_{C3} / 2 = \alpha I_{E3} / 2 = 0.485\text{mA}$$

$$V_{E1} = V_{E2} = V_{C3} = -0.7\text{V}, V_{C1} = V_{C2} = V_{CC} - I_C R_C = 9.5265\text{V}$$

$$V_{E3} = V_{EE} + V_Z - V_{BE} = -7.4\text{V}, \text{显然三个 BJT 都工作在放大区}$$

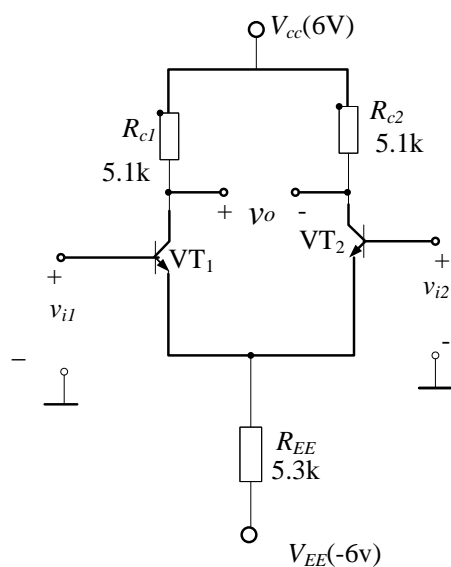
$$(2) \text{小信号参数: } g_m = I_C / V_T = 19.4\text{mA/V}$$

差模电压增益 $A_d = -g_m R_C = -98.94 \text{V/V}$

(3) $v_{i1} = 16 \text{mV}, v_{i2} = 0 \therefore v_{id} = 16 \text{mV}, v_{icm} = 8 \text{mV}$

5.15、差动放大电路如图所示，设两管的特性相同， $\beta=100, V_{BE(ON)}=0.7 \text{V}$ ， r_{ce} 可忽略，求：

- (1) 差模电压放大倍数 $A_{vd}=v_o/v_i$;
- (2) 差模输入电阻 R_{id} 和差模输出电阻 R_{od} 。
- (3) T_1 管单端输出时的差模电压放大倍数 A_{vd1} 。
- (4) 求单端输出时的共模抑制比 $CMRR$ 。



解：(1) $I_{EE} = \frac{0 - 0.7 - (-6)}{5.3\text{k}} = 1 \text{mA}$ ， $I_{C1} = I_{C2} = \frac{1}{2} I_{EE} = 0.5 \text{mA}$

$g_m = \frac{I_{C1}}{V_T} = 20 \text{mA/V}$ ， $A_{vd} = -g_m R_{C1} = -102 \text{V/V}$

(2) $r_\pi = \frac{\beta}{g_m} = 5 \text{k}\Omega$ ， $R_{id} = 2r_\pi = 10 \text{k}\Omega$ ， $R_{od} = 2R_C = 10.2 \text{k}\Omega$ 。

(3) $A_{vd1} = \frac{1}{2} A_{vd} = -51 \text{V/V}$

(4) $CMRR = g_m R_{EE} = 106 \text{V/V}$

5.16 解：(1) 由于静态时 $V_o = 5V$

所以 $I_{C2} = \frac{V_{CC} - V_o}{R_{c2}} = 0.2mA$ ，而 β 足够大，则 $I_{E2} \approx 0.2mA$

$$I_{Re2} = 0.4mA \Rightarrow R_e = \frac{0 - 0.7 - (-V_{EE})}{I_{Re2}} = 23.25k\Omega$$

(2) 小信号参数 $g_m = \frac{I_{C2}}{V_T} = 8mA/V$

$$A_{vd} = -g_m R_{C2} = -80V/V$$

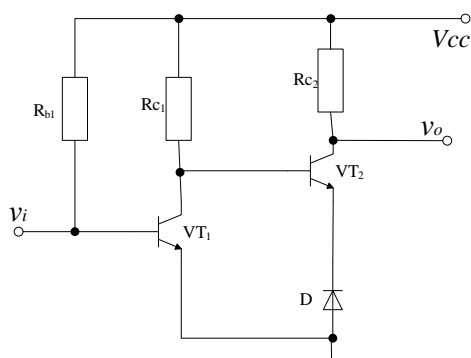
(3) $A_{cm} = 0$

5.4 组合放大单元电路——中间放大级设计

5.17、如图所给出的两级直接耦合放大电路中， $V_{BEQ1} = V_{BEQ2} = 0.7V$ ，已知 $R_{b1} = 240k\Omega$ ， $R_{c1} = 3.9$

$k\Omega$ ， $R_{c2} = 500\Omega$ ，稳压管 D 的工作电压 $V_Z = 4V$ ，三极管 T1 的 $\beta_1 = 45$ ，T2 的 $\beta_2 = 40$ ， $V_{CC} = 24V$ ，

试计算各级的静态工作点 I_{C1} 、 V_{CE1} 和 I_{C2} 、 V_{CE2} 。



假设 T1 管工作在放大区： $I_{B1} = \frac{24 - 0.7}{240k} = 97\mu A$ ， $I_{C1} = \beta_1 I_{B1} = 4.365mA$ ，忽略 T2 管

的基极电流， $V_{CE1} = 24 - 4.365mA \times 3.9k = 6.9765V > 0.3V$ ，故 T1 管工作在放大区。 $\therefore D_Z$

反向击穿， $\therefore V_{C1} = V_{B2} = 0.7 + 4 = 4.7V$ ， $V_{CE1} = V_{C1} = 4.7V$ 。 $I_{RC1} = \frac{24 - 4.7}{3.9k} = 4.95mA$ ，

$$I_{B2} = I_{RC1} - I_{C1} = 4.95mA - 4.365mA = 0.585mA, \quad I_{C2} = \beta_2 I_{B2} = 23.4mA,$$

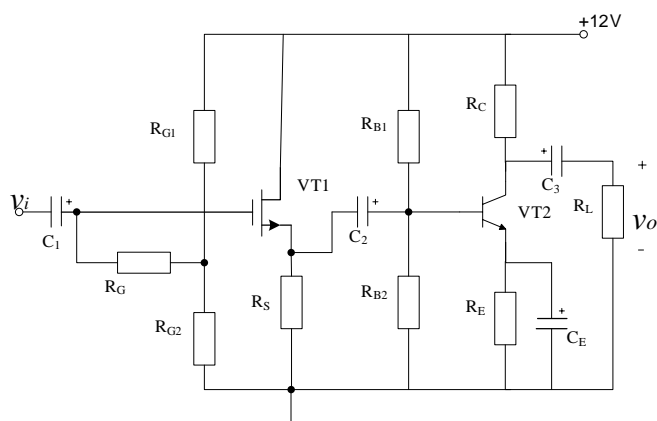
$$V_{CE2} = 24 - 23.4mA \times 500 - 4 = 8.3V$$

5.18、两级阻容耦合放大电路如图所示，设旁路电容和耦合电容的容抗可忽略不计。

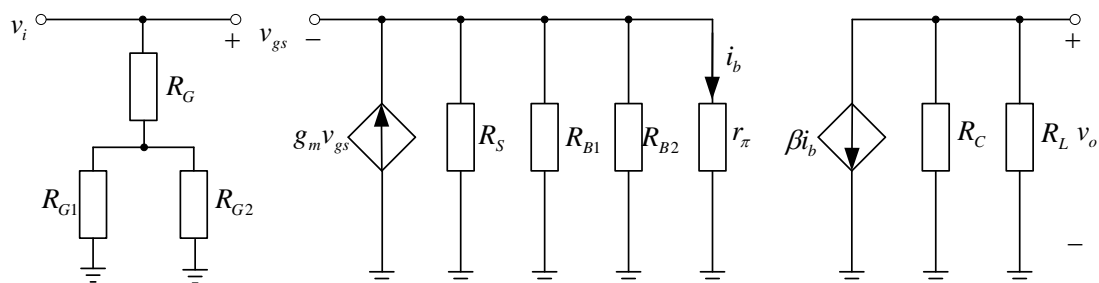
求：1) 画出整个电路在中频段的小信号模型电路；

2) 第一级放大电路的电压增益 A_{V1} 的表达式；

3) 放大电路总的电压放大倍数 A_V 的表达式。



(1)



$$(2) \quad A_{V1} = \frac{v_{o1}}{v_i} = \frac{g_m v_{gs} (R_s // R_{i2})}{v_{gs} + g_m v_{gs} (R_s // R_{i2})} = \frac{g_m (R_s // R_{i2})}{1 + g_m (R_s // R_{i2})}, \text{ 其中: } R_{i2} = R_{B1} // R_{B2} // r_{\pi}$$

$$(3) \quad A_{V2} = \frac{v_o}{v_{o1}} = -g_{m2} (R_C // R_L), \quad A_V = A_{V1} A_{V2}$$

5.19

5.20 解 (1) Cascode 电路

(2) 直流偏置，保证 VT1 和 VT2 工作在放大区或饱和区

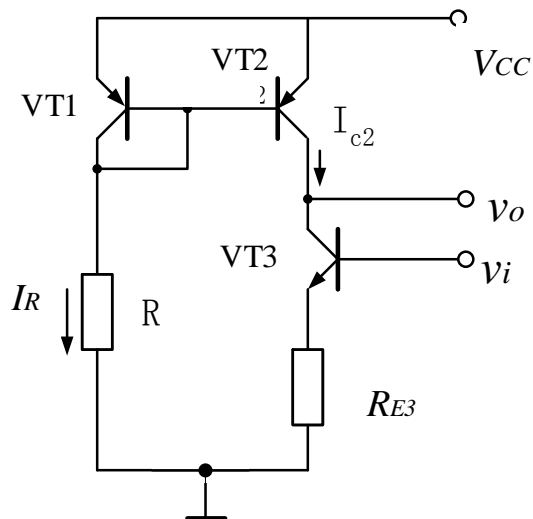
(3) 均增大

5.5 有源负载放大器

5.22、某集成运放的单元电路如图所示，设 V_{CC} 、 R 、晶体管的 β 、 $V_{BE(on)}$ 和 V_A 均为已知，

VT1、VT2 管特性相同，

- 1) 写出 I_R 和 I_{c2} 的表达式；
- 2) 写出 VT2 管集电极的输出电阻的表达式。

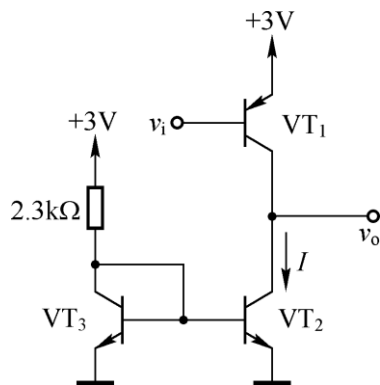


解：(1) $I_{C2} = I_R = \frac{V_{CC} - V_{BE(on)}}{R}$ ，(2) $r_{o2} = r_{o1} = \frac{V_A}{I_{C2}}$ ，

$$R_{o2} = r_{o1} // r_{o2} = \frac{V_A}{2} \frac{R}{V_{CC} - V_{BE(on)}}$$

5.23、如图题所示，已知各晶体管 $|V_{BE}| = 0.7V$ ， $|V_{A1}| = |V_{A2}| = 50V$ ， $\beta_1 = 50$ ， β_2 和 β_3 很大，

求：(1) 假设 VT₂ 的集电结面积和 VT₃ 相等，求 I 的值；(2) A_v 、 R_i 和 R_o 的值。



解：(1)、VT2 和 VT3 构成一对电流源，为 VT1 提供直流偏置，并作为 VT1 的有源负载

$$I = \frac{3 - V_{BE}}{2.3} = 1\text{mA}$$

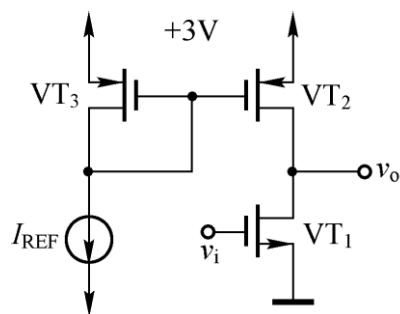
$$(2) \quad r_{\pi 1} = \beta_1 \frac{V_T}{I} = 1.25\text{k}\Omega, \quad g_{m1} = \frac{I_C}{V_T} = 40\text{mA/V}, \quad r_{o1} = r_{o2} = \frac{|V_A|}{I} = 50\text{k}\Omega$$

$$A_v = -g_{m1}(r_{o1} // r_{o2}) = -1000\text{V/V}, \quad R_i = r_{\pi 1} = 1.25\text{k}\Omega, \quad R_o = r_{o1} // r_{o2} = 25\text{k}\Omega$$

5.24、如图题所示，已知 $V_{tn} = |V_{tp}| = 0.6\text{V}$ ， $\mu_n C_{ox} = 200\mu\text{A/V}^2$ ， $\mu_p C_{ox} = 65\mu\text{A/V}^2$ ， $V_{An} = 20\text{V}$ ，

$|V_{Ap}| = 10\text{V}$ ， $I_{REF} = 200\mu\text{A}$ 。对于 VT₁、VT₂ 有 $L = 0.4\mu\text{m}$ ， $W = 4\mu\text{m}$ ，对于 VT₃ 有 $L = 0.4\mu\text{m}$ ，

$W = 8\mu\text{m}$ 。求 A_v 、 R_i 和 R_o 。



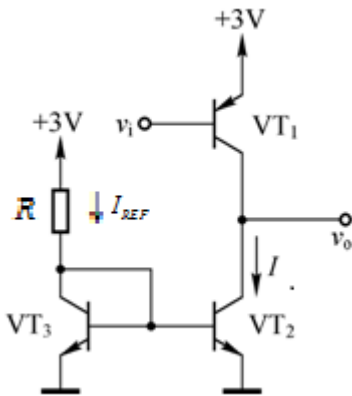
解：VT2 和 VT3 组成恒流源电路，作为放大管 VT1 的有源负载，则

$$I_{D1} = I_{D2} = \frac{(W/L)_2}{(W/L)_3} I_{REF} = 100\mu\text{A}, \quad g_{m1} = \sqrt{2\mu_n C_{ox} (W/L)_1 I_{D1}} = 0.632\text{mA/V}$$

$$r_{o1} = \frac{V_{An}}{I_{D1}} = 200\text{k}\Omega, \quad r_{o2} = \frac{|V_{Ap}|}{I_{D2}} = 100\text{k}\Omega$$

$$A_v = -g_{m1}(r_{o1} // r_{o2}) = -42.164\text{V/V}, \quad R_i = \infty, \quad R_o = r_{o1} // r_{o2} = 66.667\text{k}\Omega$$

5.25、(设计题) 如图所示电路，假设 VT2 管发射结的面积是 VT3 管的 5 倍，各晶体管的 $|V_{BE}| = 0.7V$ ， β_2 、 β_3 均很大。(1) 设计 R 值，使参考电流 $I_{REF} = 0.1mA$ 。(2) 若放大器的输出电阻 $R_o = 50k\Omega$ ，求 A_v 。



解：(1) $I_{REF} = \frac{3-0.7}{R} = 0.1mA$ ， $R = 23k\Omega$

(2) $\because \frac{I}{I_{REF}} = 5, \therefore I = 0.5mA$ ， $g_{m1} = I/V_T = 20mA/V$

$A_v = -g_{m1}R_o = -1000V/V$

5.26

解： $I_{D1} = I_{D2} = I_{D3} = I_{D4} = \frac{1}{2}I$

$I_{D2} = \frac{1}{2}k_n' \frac{W}{L} V_{OV2}^2 \Rightarrow V_{OV2}^2 = \frac{I}{k_n' \frac{W}{L}} = \frac{I}{3.2}$

$\frac{v_o}{v_{id}} = \frac{1}{2}g_m r_o = 80$ ， $g_m = \frac{2I_D}{V_{OV}} = \frac{I}{V_{OV}}$ ， $r_o = \frac{V_A}{I_D} = \frac{2V_A}{I}$

则 $\frac{I}{V_{OV}} \times \frac{2V_A}{I} = 160 = \frac{40}{V_{OV}} \Rightarrow V_{OV}^2 = \frac{1}{16}V^2$

则 $I = 3.2 \times \frac{1}{16} = 0.2mA$

5.27

5.28

5.29

5.6 单级集成放大器的频率响应

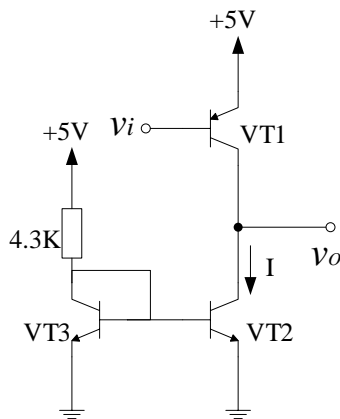
5.30、BJT 的有源负载共射放大电路如图所示，已知各晶体管 $|V_{BE}|=0.7\text{V}$ ， $|V_{A1}|=|V_{A2}|=50\text{V}$ ，

$\beta_1=50$ ， β_2 和 β_3 都很大， $C_p=10\text{pF}$ ， $C_\mu=0.5\text{pF}$ 。

(1) 求共射放大器的输出电阻 R_o ；

(2) 求共射放大器的电压增益 v_o/v_i ；

(3) 不考虑 VT2 输出电容的影响，求 f_H 的值 (利用米勒等效)。



解：(1) $I = I_3 = \frac{5-0.7}{4.3\text{k}} = 1\text{mA}$ ， $r_{o1} = r_{o2} = \frac{|V_{A1}|}{I} = 50\text{k}\Omega$ ， $R_o = r_{o1} // r_{o2} = 25\text{k}\Omega$

(2) $g_{m1} = \frac{I}{V_T} = 40\text{mA/V}$ ， $A_v = \frac{v_o}{v_i} = -g_{m1}R_o = -1000\text{V/V}$

(3) $C_{eq} = (1 + g_{m1}R_o)C_\mu = 500.5\text{pF}$ ， $C_{in} = C_{eq} + C_\pi = 510.5\text{pF}$

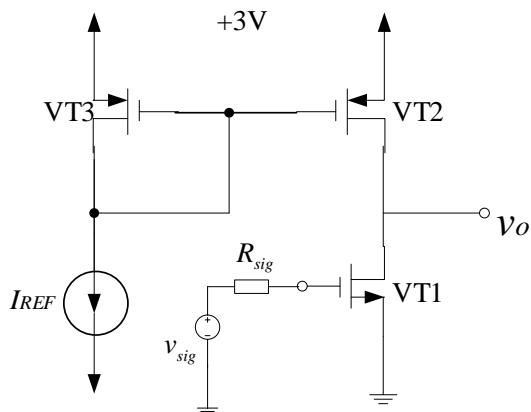
$r_{\pi1} = \frac{\beta_1}{g_{m1}} = 1.25\text{k}\Omega$ ， $f_H = \frac{1}{2\pi C_{in}r_{\pi1}} = 250\text{kHz}$

5.31、如图所示，已知 $V_{in} = |V_{tp}| = 0.6\text{V}$ ， $\mu_n C_{ox} = 200\mu\text{A/V}^2$ ， $\mu_p C_{ox} = 65\mu\text{A/V}^2$ ，

$V_{An} = |V_{Ap}| = 10\text{V}$ ， $I_{REF} = 100\mu\text{A}$ ， $R_{sig} = 5\text{k}\Omega$ 。所有晶体管的 $L = 0.4\mu\text{m}$ ， $W = 0.8\mu\text{m}$

VT₁ 的 $C_{gs} = 0.02\text{pF}$, $C_{gd} = 0.005\text{pF}$ 。试求 :1)中频增益 A_M ;2)电流源 VT2 的输出电阻 ;

3)不考虑 VT2 输出电容的影响, 求 f_H 的值 (利用米勒等效)。



解 : (1) $\because I_1 = I_2 = I_3 = I_{REF} = 100\mu\text{A}$, $\therefore g_{m1} = I_1 / V_T = 4\text{mA/V}$,

$r_{o1} = r_{o2} = |V_A| / I_{REF} = 100\text{k}\Omega$, $A_M = -g_{m1}(r_{o1} // r_{o2}) = -200\text{V/V}$

(2) 电流源的输出电阻为 : $r_{o2} = 100\text{k}\Omega$

(3) $C_{in} = [1 + g_{m1}(r_{o1} // r_{o2})]C_{gd} + C_{gs} = 1.025\text{pF}$

$f_H = \frac{1}{2\pi R_{sig} C_{in}} = 31\text{MHz}$