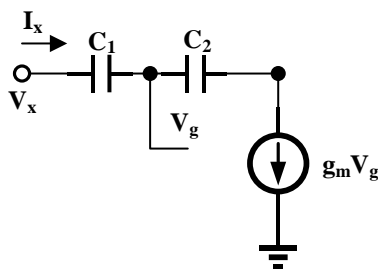


解：



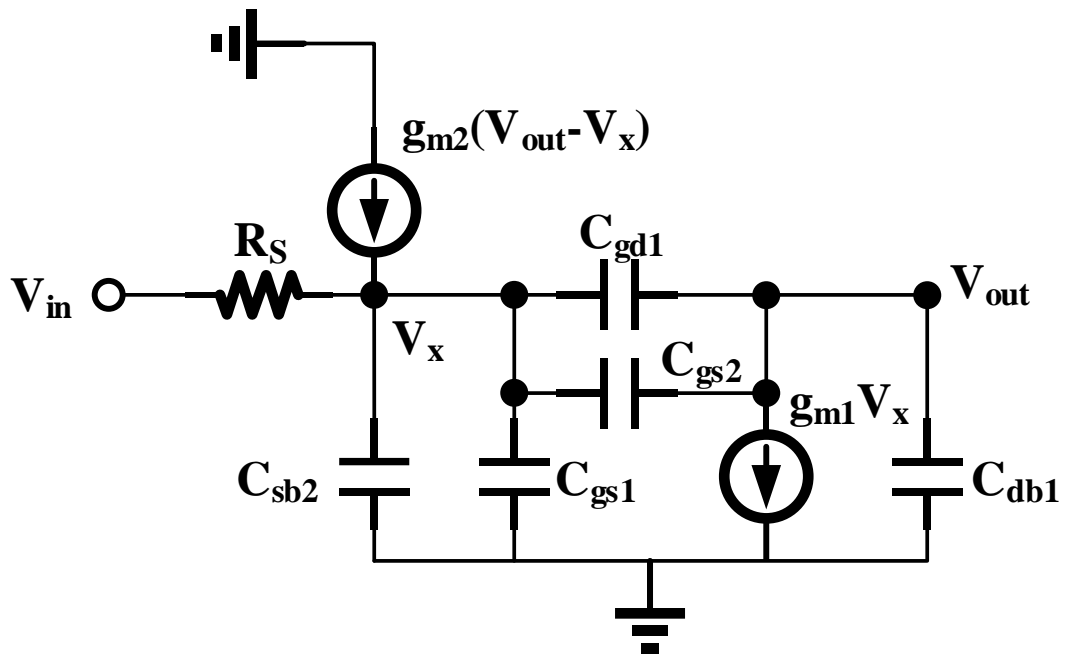
$$V_x - \frac{g_m V_g}{SC_1} = V_g$$

$$\therefore Z_{in} = \frac{V_x}{I_x} = \frac{g_m + SC_1}{g_m SC_1}$$

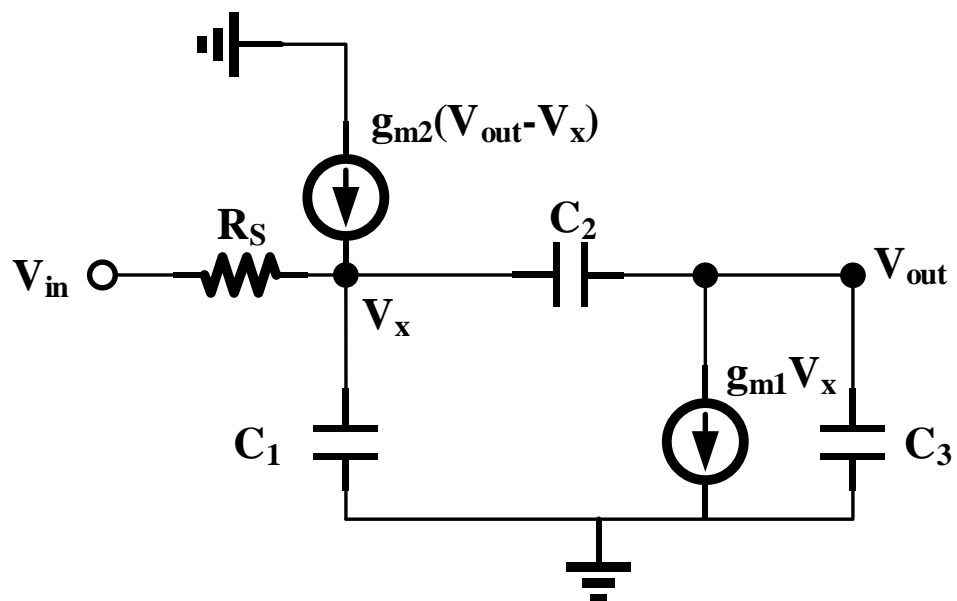
Figure 6.2

解：

小信号模型：



化简电路得：



其中：

$$C_1 = C_{gs1} + C_{sb2}$$

$$C_2 = C_{gd1} + C_{gs2}$$

$$C_3 = C_{db1}$$

计算传输函数：

对 V_{out} 点使用 KCL 有：

$$SC_2(Vx - Vout) = g_{m1}Vx + SC_3Vout$$

$$\therefore \frac{Vout}{Vx} = \frac{SC_2 - g_{m1}}{S(C_2 + C_3)}$$

对 V_x 点使用 KCL 有：

$$\frac{Vin - Vx}{Rs} + g_{m2}(Vout - Vx) = SC_1Vx + SC_2(Vx - Vout)$$

$$\frac{Vin}{Rs} = Vx \left(\frac{1}{Rs} + g_{m2} + SC_1 + SC_2 \right) - (g_{m2} + SC_2) \left[\frac{SC_2 - g_{m1}}{S(C_2 + C_3)} \right] Vx$$

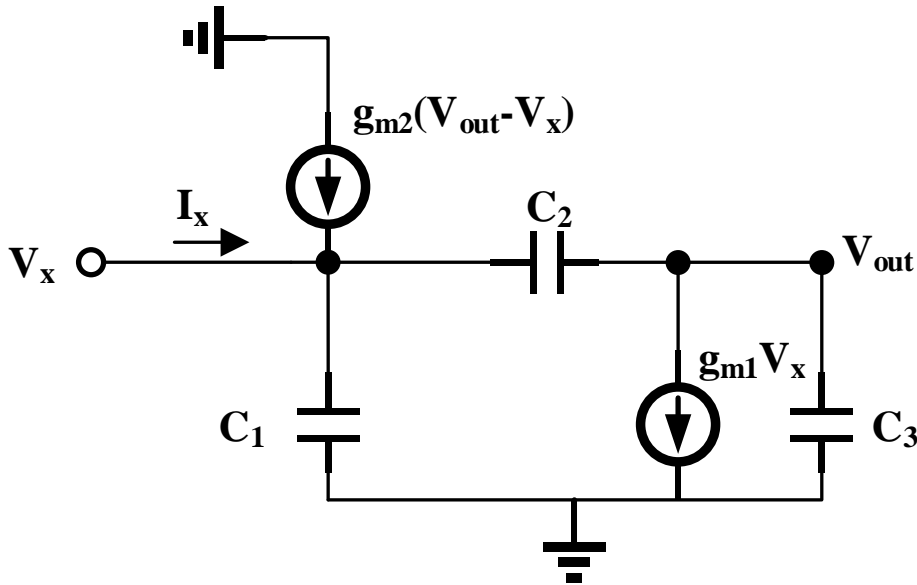
$$= Vx \frac{S^2(C_1C_2 + C_2C_3 + C_1C_3) + S \left[\frac{1}{Rs}(C_2 + C_3) + g_{m1}C_2 + g_{m2}C_3 \right] + g_{m1}g_{m2}}{S(C_2 + C_3)}$$

所以传输函数为：

$$\therefore \frac{Vout}{Vin} = \frac{Vout}{Vx} \bullet \frac{Vx}{Vin} = \frac{\frac{1}{Rs}(SC_2 - g_{m1})}{S^2(C_1C_2 + C_2C_3 + C_1C_3) + S \left[\frac{1}{Rs}(C_2 + C_3) + g_{m1}C_2 + g_{m2}C_3 \right] + g_{m1}g_{m2}}$$

计算输入阻抗：

等效电路图：



$$Ix = SC_1Vx + SC_2(Vx - Vout) + g_{m2}(Vx - Vout)$$

代入前面 V_x 与 $Vout$ 的公式，得：

$$Zin = \frac{Vx}{Ix} = \frac{S(C_2 + C_3)}{S^2(C_1C_2 + C_2C_3 + C_1C_3) + S(g_{m1}C_2 + g_{m2}C_3) + g_{m1}g_{m2}}$$

5.3 Calculate the poles of each circuit in Figure 6.3

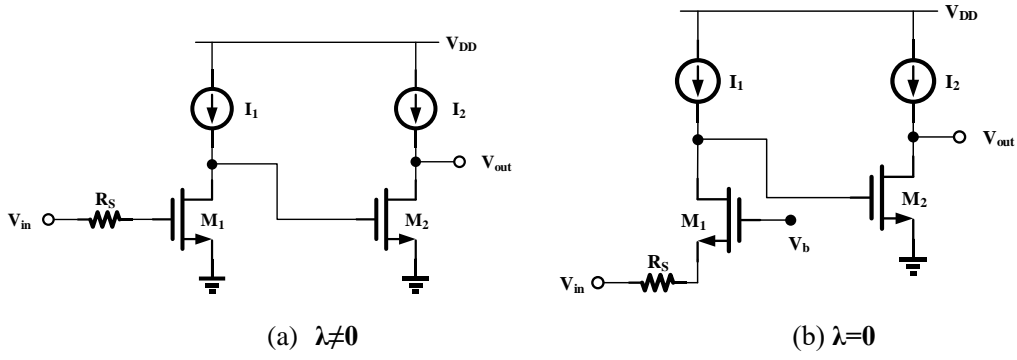
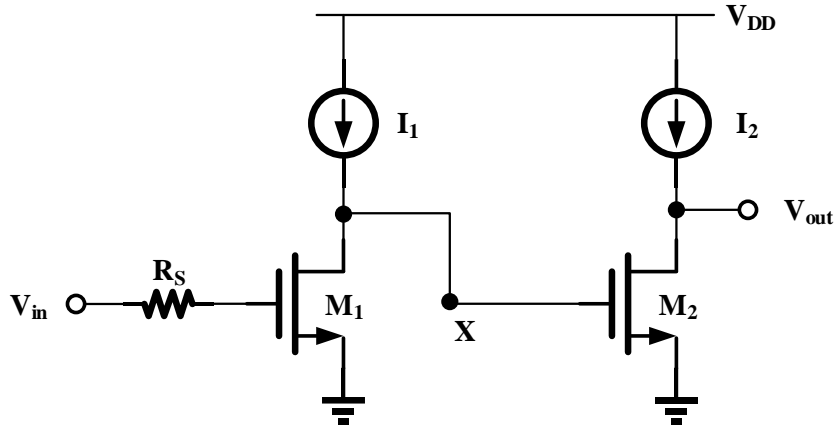


Figure 6.3

解:

(a)



电路中一共有三个极点:

第一个极点在 V_{out} 处:

$$\omega_{pout} = \frac{1}{r_{o2}(C_{gd2} + C_{db2})}$$

第二个极点在输入端 V_{in} 处:

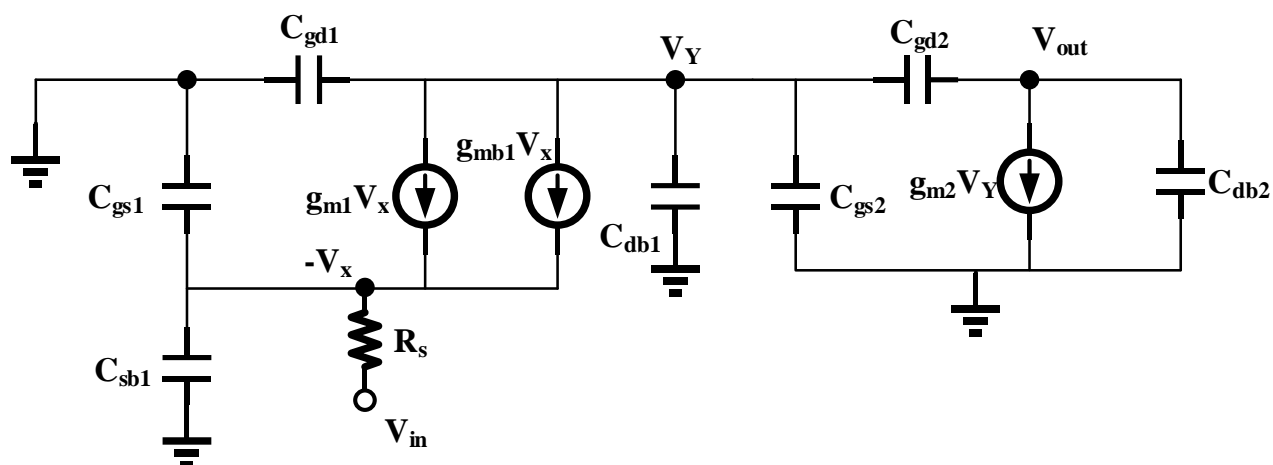
$$\omega_{pin} = \frac{1}{R_s[(1 + g_{m1}r_{o1})C_{gd1} + C_{gs1}]}$$

第三个极点在端点 X 处:

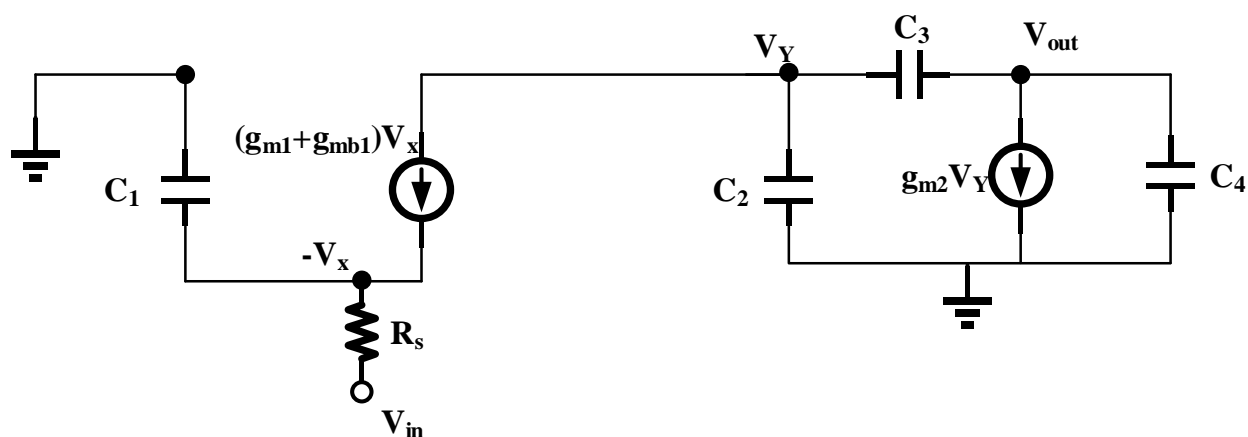
$$\omega_{px} = \frac{1}{r_{o1}[(C_{gd1} + C_{db1} + C_{gs2}) + (1 + g_{m2}r_{o2})C_{gd2}]}$$

(b)

画出小信号模型：



进行化简得：



其中：

$$C_1 = C_{gs1} + C_{sb1}$$

$$C_2 = C_{gs2} + C_{db1} + C_{gd1}$$

$$C_3 = C_{gd2}$$

$$C_4 = C_{db2}$$

对 V_{out} 进行 KCL，有：

$$SC_3(V_Y - V_{out}) = g_{m2}V_Y + SC_4V_{out}$$

$$\Rightarrow \frac{V_{out}}{V_Y} = \frac{-g_{m2} + SC_3}{S(C_3 + C_4)}$$

对 V_Y 进行 KCL，有：

$$(g_{m1} + g_{mb1})V_x + SC_2V_Y + SC_3(V_Y - V_{out}) = 0$$

$$\Rightarrow \frac{V_Y}{V_X} = - \frac{(g_{m1} + g_{mb1})(C_3 + C_4)}{[S(C_2C_3 + C_2C_4 + C_3C_4) + C_3g_{m2}]}$$

对 V_x 进行 KCL, 有:

$$\frac{V_{in} + V_X}{R_s} + SC_1V_x + (g_{m1} + g_{mb1})V_X = 0$$

$$\Rightarrow \frac{V_X}{V_{in}} = - \frac{1}{SC_1R_s + [1 + (g_{m1} + g_{mb1})R_s]}$$

所以一共有三个极点, 分别是:

$$\omega_{p0} = 0$$

$$\omega_{p1} = - \frac{C_3g_{m2}}{C_2C_3 + C_2C_4 + C_3C_4}$$

$$\omega_{p2} = - \frac{1}{SC_1R_s + [1 + (g_{m1} + g_{mb1})R_s]}$$

5.4 Calculate the gain of each circuit in Figure 6.4 ignoring all other capacitors. ($\lambda=\gamma=0$)

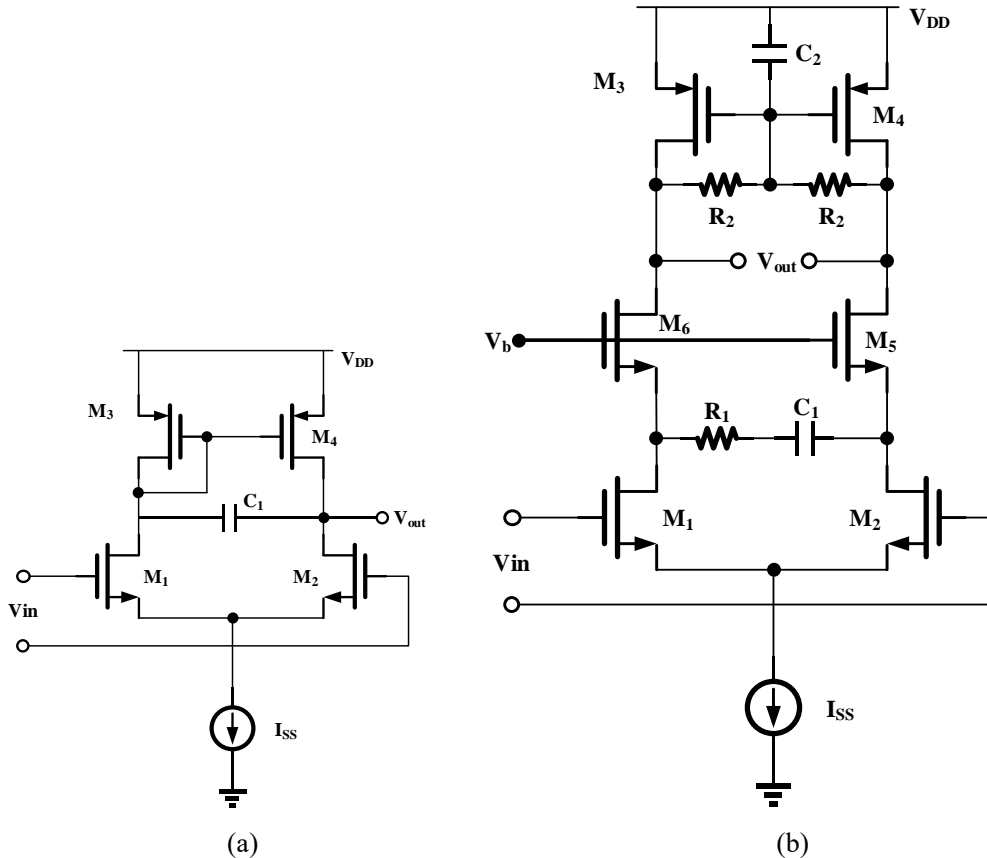


Figure 6.4

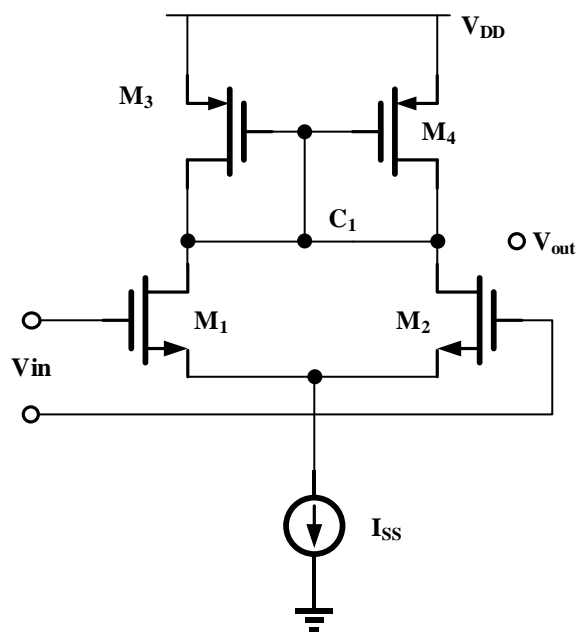
解：

(a)

低频时 C_1 作为开路，增益等于差分电路增益：

$$A_v = -g_{m1}(r_{o2} \parallel r_{o4}) \cong \infty$$

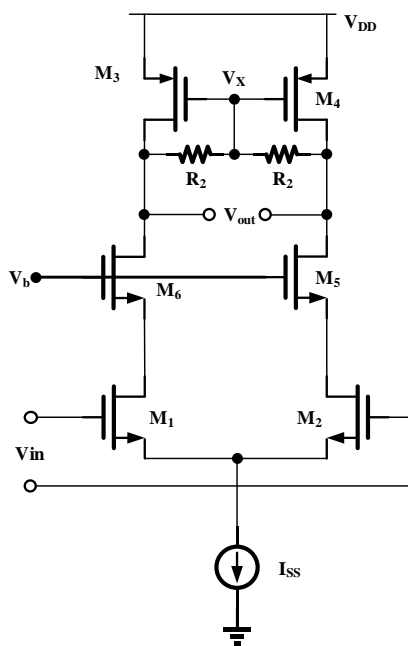
高频时 C_1 作为通路，其等效电路如下：



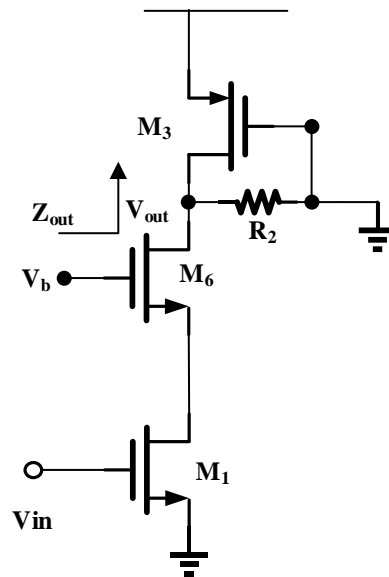
此时增益为 0

(b)

低频时电容作为开路，等效电路如图：



在 V_{in} 变化时认为 V_x 点电压不变，可用半边电路等效：



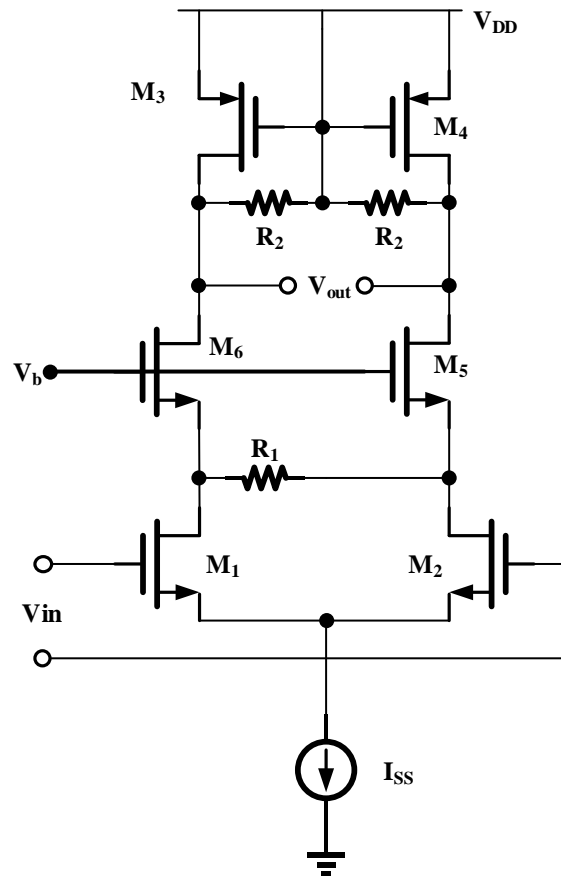
其中，

$$Z_{out} \cong r_{o3} \parallel R_2 \cong R_2$$

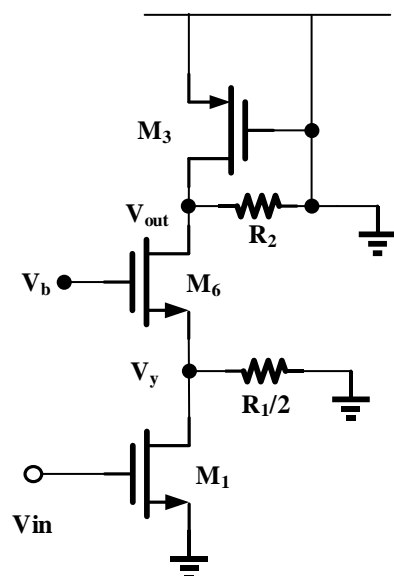
所以，

$$A_v \cong -g_{m1}R_2$$

高频时认为电容为通路，等效电路如图：



同理，可以用半边电路来做：



$$\frac{V_y}{V_{in}} = -g_{m1} \left(\frac{1}{g_{m6}} \parallel \frac{R_1}{2} \right), \frac{V_{out}}{V_y} \cong +g_{m6} R_2$$

$$\therefore \frac{V_{out}}{V_{in}} = -\frac{g_{m1} g_{m6} R_1 R_2}{(2 + g_{m6} R_1)}$$