

به نام خدا



الکترونیک (۲)

مدرس:

میریوسفی

دانشگاه فنی و حرفه‌ای البرز

تقویت کننده تفاضلی

تقویت کننده تفاضلی



کاربرد

✓ تقویت کننده فرکانس بالا و پایین

✓ مدولاتور

✓ تقویت کننده عملیاتی

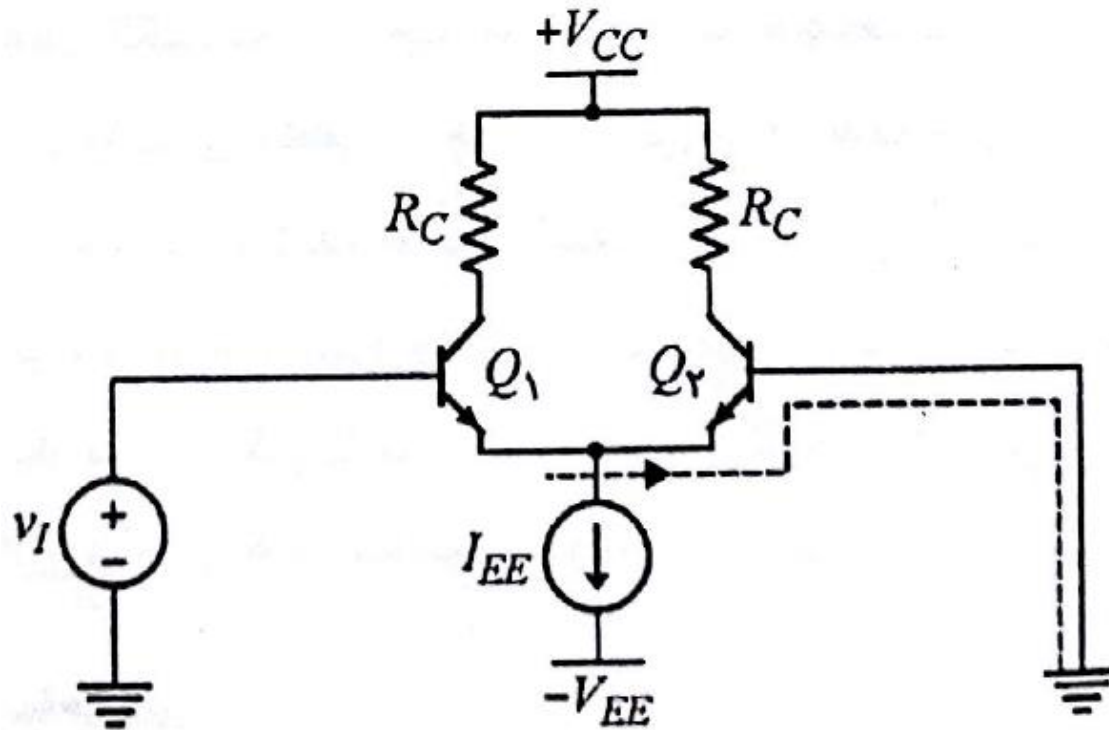
مزایا

✓ پایداری بایاس مطلوب

✓ بهره ولتاژ بالا

✓ عدم نیاز به خازن کوپلاژ برای اتصال طبقات

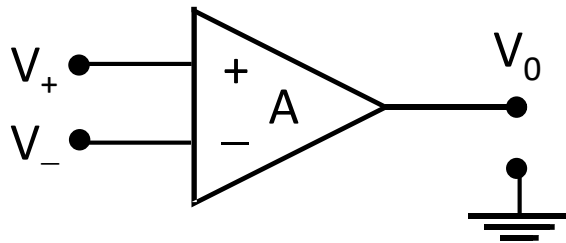
تقویت کننده تفاضلی - تعاریف اساسی



شکل ۹-۱: نمایش اساس ساختمان یک تقویت کننده تفاضلی



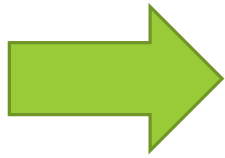
Differential Amplifier $V_0 = A(V_+ - V_-)$



“Differential” $\Rightarrow V_0$ depends only on difference ($V_+ - V_-$)

$$v_{ID} = v_1 - v_2$$

$$v_{IC} = \frac{v_1 + v_2}{2}$$



$$V_{I1} = V_{IC} + \frac{V_{ID}}{2}$$

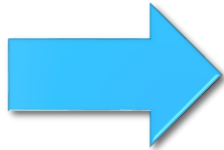
$$V_{I2} = V_{IC} - \frac{V_{ID}}{2}$$



$$V_O = \frac{1}{2} A_d V_{ID} + A_c V_{IC}$$

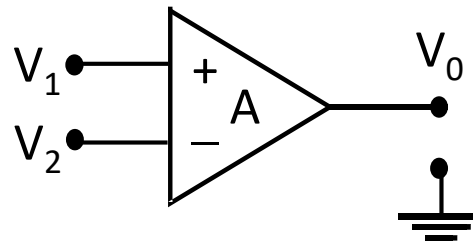
$$V_{OD} = V_{O1} - V_{O2}$$

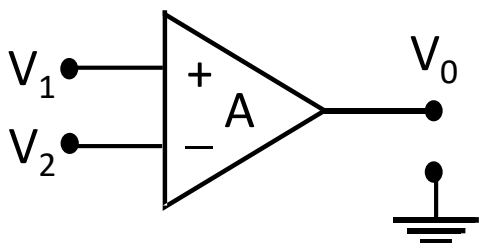
$$V_{OC} = \frac{V_{O1} + V_{O2}}{2}$$



$$V_{O1} = V_{OC} + \frac{V_{OD}}{2}$$

$$V_{O2} = V_{OC} - \frac{V_{OD}}{2}$$





$$V_O = \frac{1}{2} A_d V_{ID} + A_c V_{IC}$$

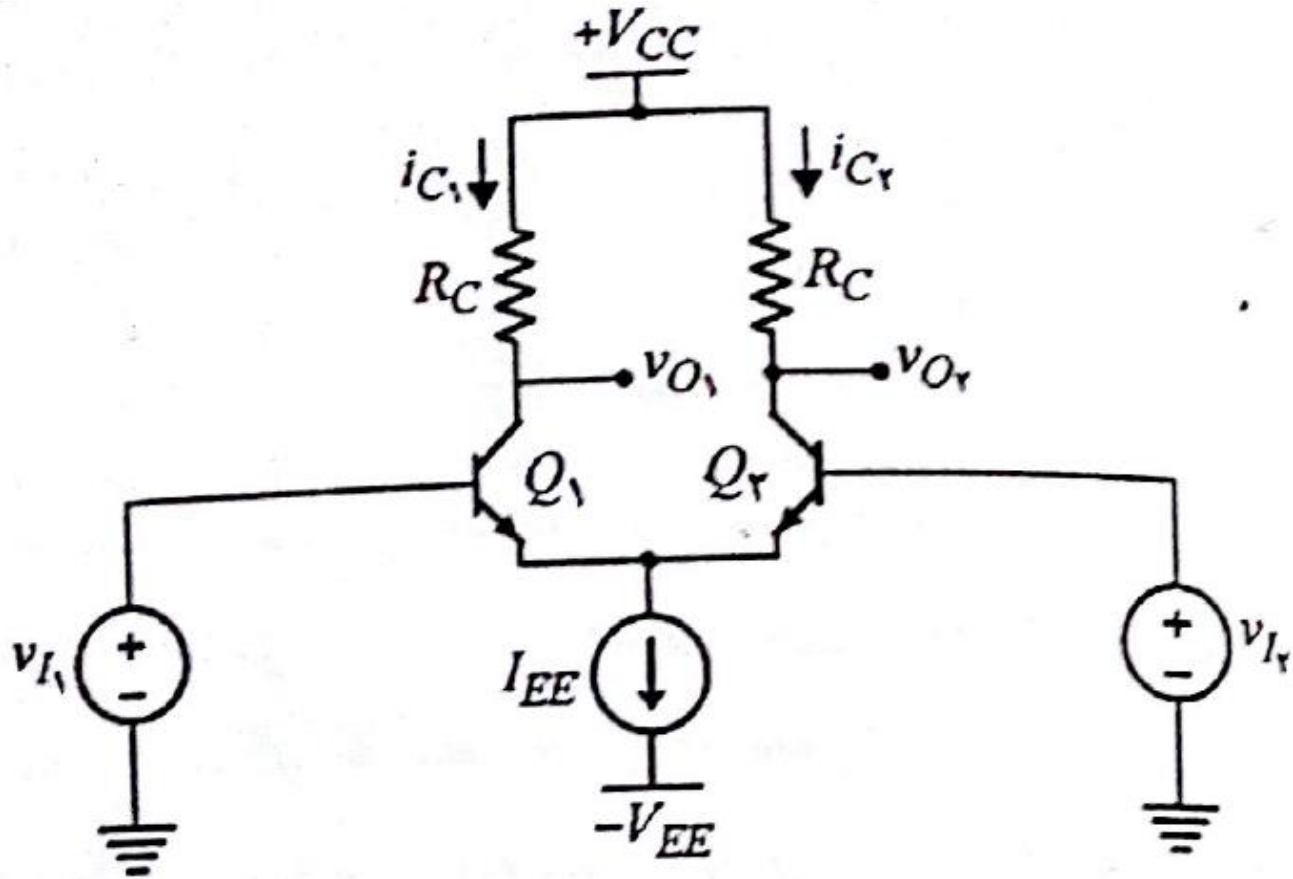
A_d بهره ولتاژ وجه تفاضل

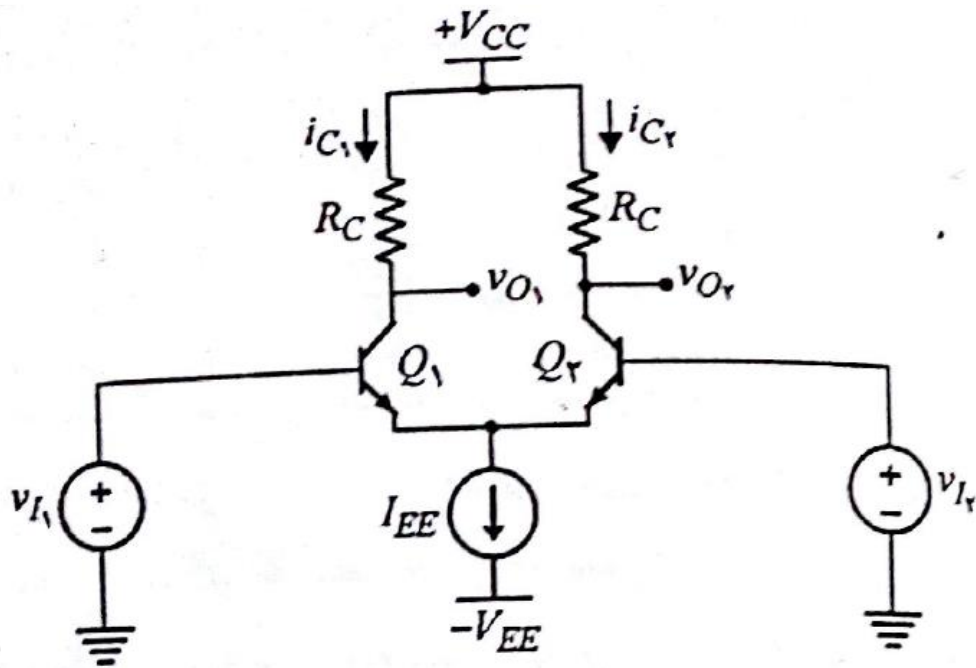
A_c بهره ولتاژ وجه مشترک

Common mode rejection ratio (CMRR)

$$CMRR = \left| \frac{A_{VD}}{A_{VC}} \right|$$

تقویت کننده تفاضلی با ترانزیستور دو قطبی BJT



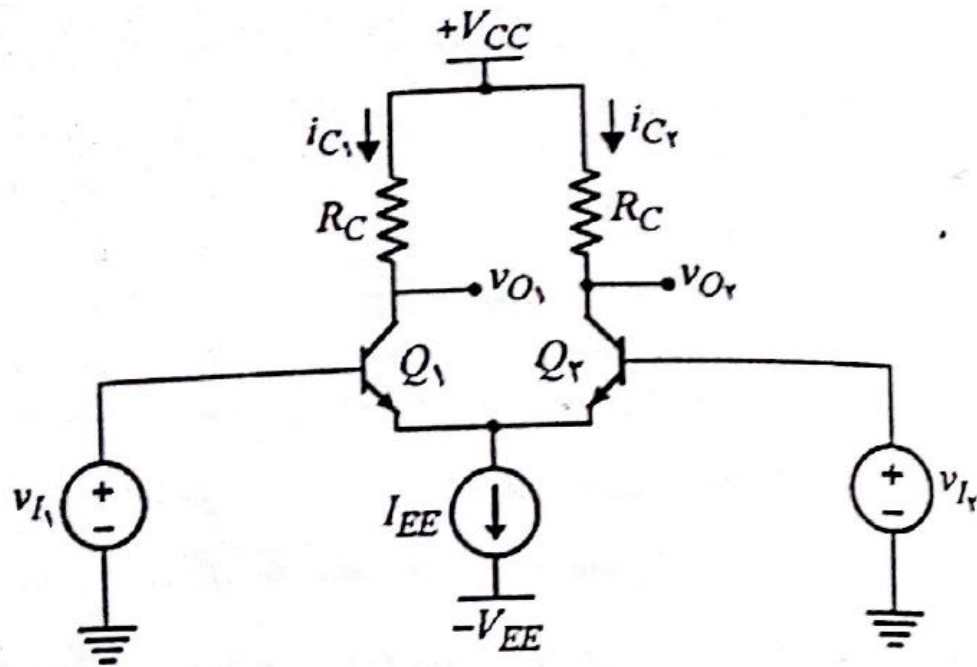


تساوی ولتاژهای ورودی

$$i_{C_1} = i_{C_2} = \alpha \frac{I_{EE}}{2}$$



$$v_{O_1} = v_{O_2} = V_{CC} - R_C \left(\alpha \frac{I_{EE}}{2} \right)$$



عدم تساوی ولتاژهای ورودی

$$i_{C_1} = \frac{\alpha I_{EE}}{\gamma} + \Delta I$$

$$i_{C_2} = \frac{\alpha I_{EE}}{\gamma} - \Delta I$$

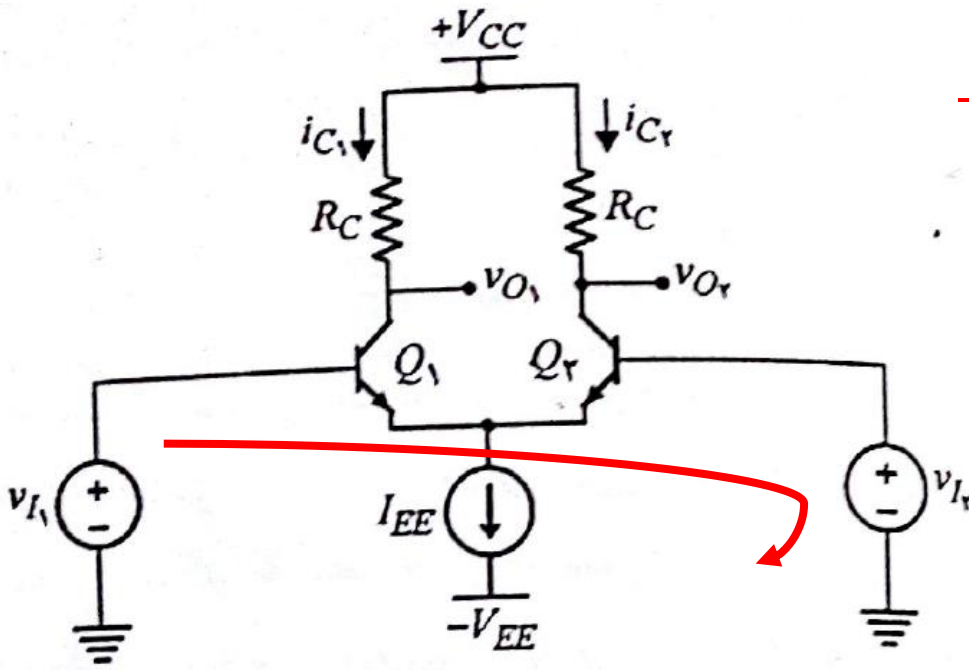


$$v_{O_1} = V_{CC} - \frac{\alpha R_C I_{EE}}{\gamma} - R_C \Delta I$$

$$v_{O_2} = V_{CC} - \frac{\alpha R_C I_{EE}}{\gamma} + R_C \Delta I$$

$$v_{OD} = v_{O_1} - v_{O_2} = -\gamma R_C \Delta I$$

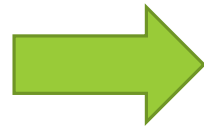
تجزیه و تحلیل سیگنال بزرگ - کننده تفاضلی با ترانزیستور دو قطبی BJT



KVL: $V_{I1} - V_{BE1} + V_{BE2} - V_{I2} = 0$

$$v_{BE1} = V_T \ln \frac{i_{C1}}{I_{S1}}$$

$$v_{BE2} = V_T \ln \frac{i_{C2}}{I_{S2}}$$



$$\frac{i_{C1}}{i_{C2}} = \exp \left[\frac{v_{I1} - v_{I2}}{V_T} \right] = \exp \left[\frac{v_{ID}}{V_T} \right]$$

1

$$\frac{i_{C_1}}{i_{C_2}} = \exp\left(\frac{v_{I_1} - v_{I_2}}{V_T}\right) = \exp\left(\frac{v_{ID}}{V_T}\right)$$

1



$$i_{C_1} + i_{C_2} = \alpha(i_{E_1} + i_{E_2}) = \alpha I_{EE}$$

2

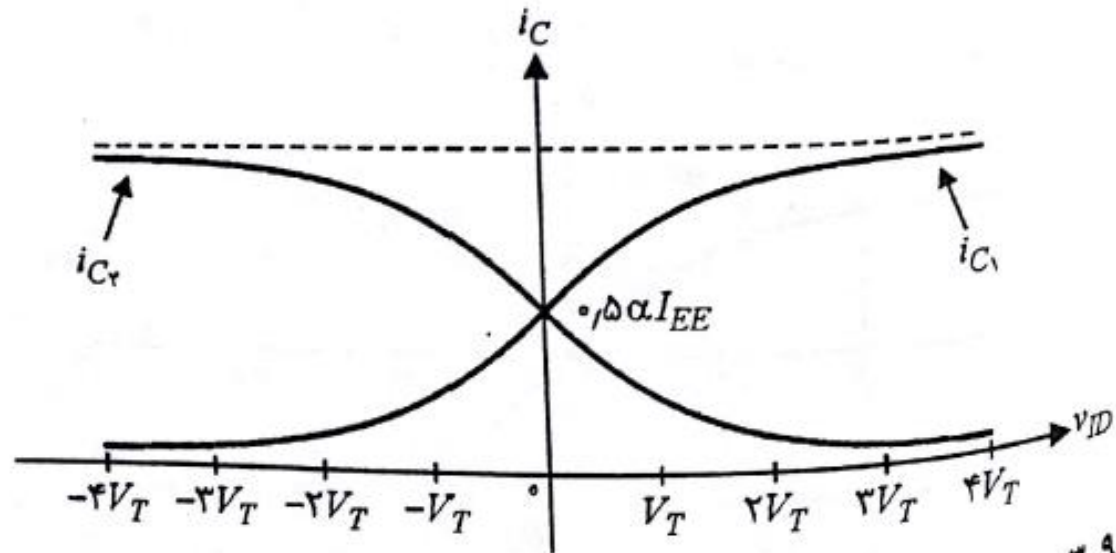
$$i_{C_1} = \frac{\alpha I_{EE}}{1 + i_{C_2}/i_{C_1}}$$

$$i_{C_1} = \frac{\alpha I_{EE}}{1 + \exp\left(-\frac{v_{ID}}{V_T}\right)}$$

$$i_{C_2} = \frac{\alpha I_{EE}}{1 + \exp\left(\frac{v_{ID}}{V_T}\right)}$$

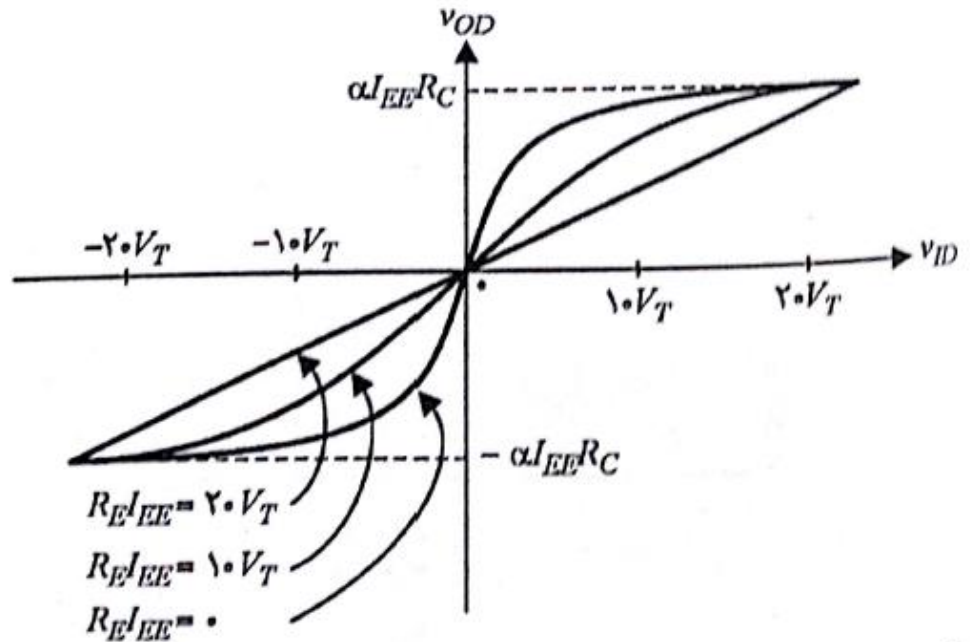
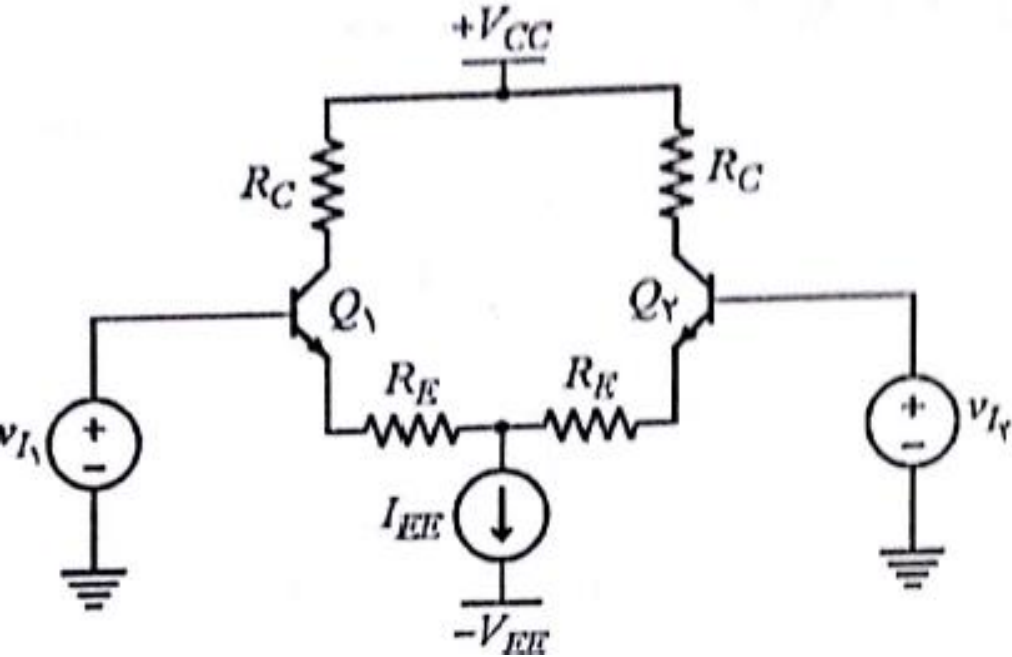
$$i_{C_1} = \frac{\alpha I_{EE}}{1 + \exp\left(-\frac{v_{ID}}{V_T}\right)}$$

$$i_{C_2} = \frac{\alpha I_{EE}}{1 + \exp\left(\frac{v_{ID}}{V_T}\right)}$$



نکته ۳-۹: نمایش تغییرات جریانهای کلکتور ترانزیستورها بر حسب تغییر دامنه سیگنال وجه تفاضل

افزودن دامنه خطی بودن ولتاژ ورودی

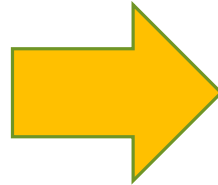


شکل ۹-۶: منحنی مشخصه تغییرات خروجی وجه تفاضل بر حسب ورودی وجه تفاضل و اثر مقاومت R_E در خطی‌تر کردن مشخصه

تجزیه و تحلیل سیگنال کوچک - تقویت کننده تفاضلی با ترانزیستور دوقطبی BJT

$$i_{C_1} = \frac{\alpha I_{EE}}{1 + e^{-v_{id}/V_T}}$$

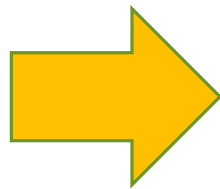
$$i_{C_2} = \frac{\alpha I_{EE}}{1 + e^{v_{id}/V_T}}$$



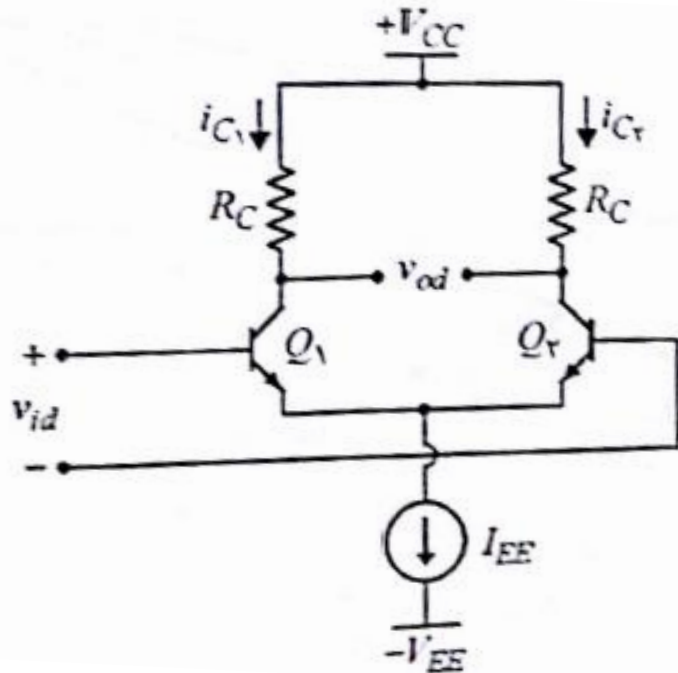
$$i_{C_1} = \frac{\alpha I_{EE} e^{v_{id}/2V_T}}{e^{v_{id}/2V_T} + e^{-v_{id}/2V_T}}$$

$$i_{C_1} \cong \frac{\alpha I_{EE} (1 + v_{id}/2V_T)}{1 + \frac{v_{id}}{2V_T} + 1 - \frac{v_{id}}{2V_T}}$$

$$V_{Id} \ll 2V_T$$



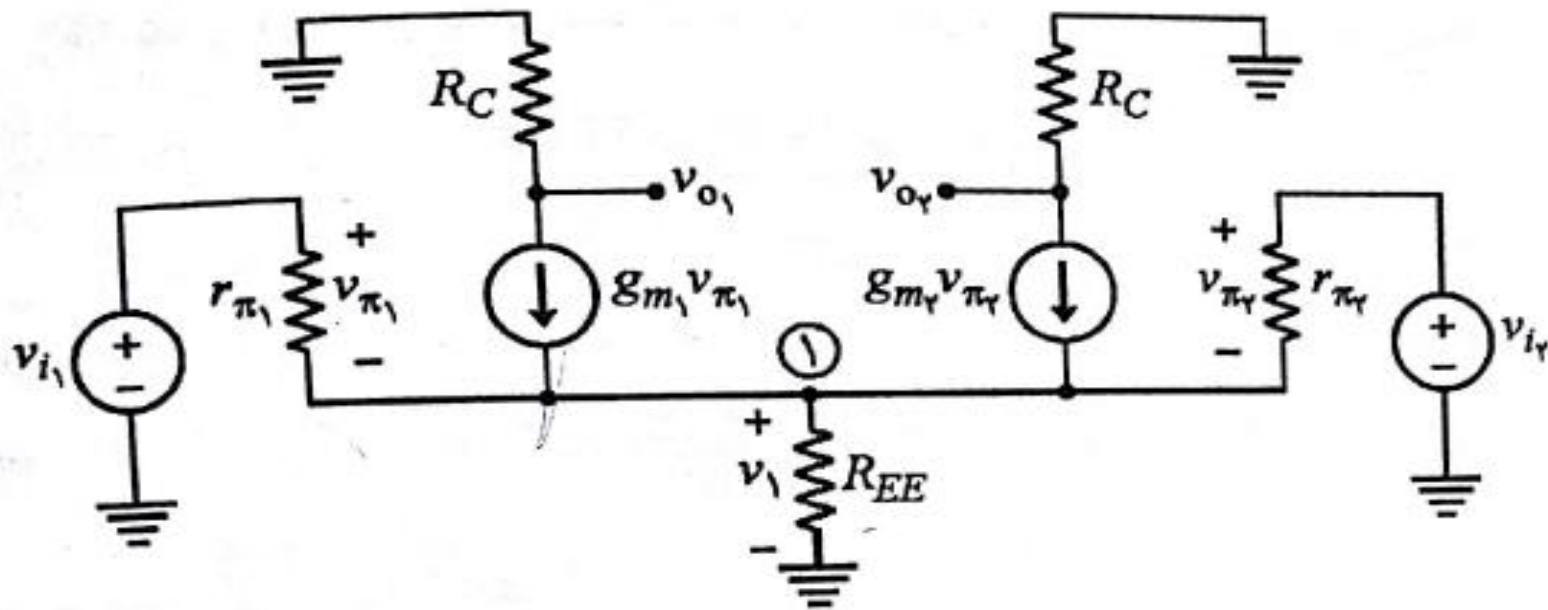
$$i_{C_1} \cong \frac{\alpha I_{EE}}{2} + \frac{\alpha I_{EE}}{2V_T} \cdot \frac{v_{id}}{2}$$



$$i_{C1} \cong \frac{\alpha I_{EE}}{\gamma} + \frac{\alpha I_{EE}}{\gamma V_T} \cdot \frac{v_{id}}{\gamma}$$

$$i_{C2} \cong \frac{\alpha I_{EE}}{\gamma} - \alpha \frac{I_{EE}}{\gamma V_T} \cdot \frac{v_{id}}{\gamma}$$

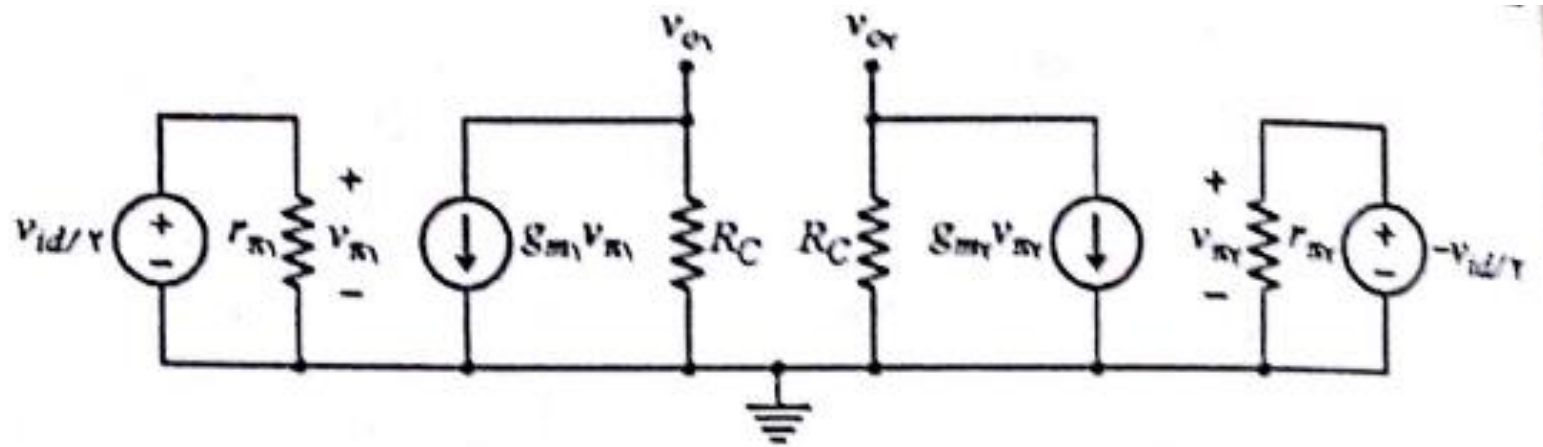
تجزیه و تحلیل سیگنال کوچک - تقویت کننده تفاضلی با ترانزیستور دوقطبی BJT به کمک مدل π



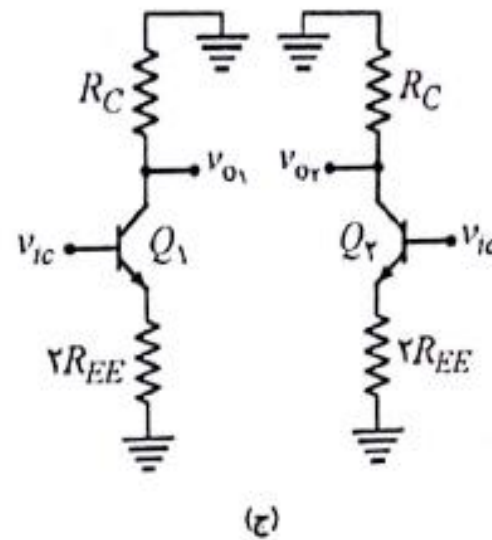
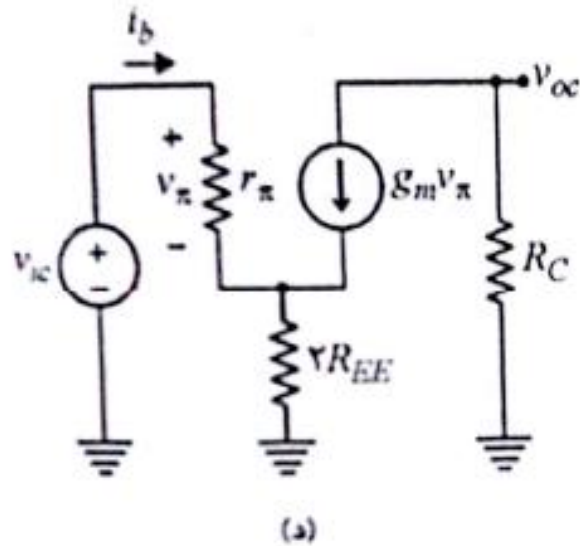
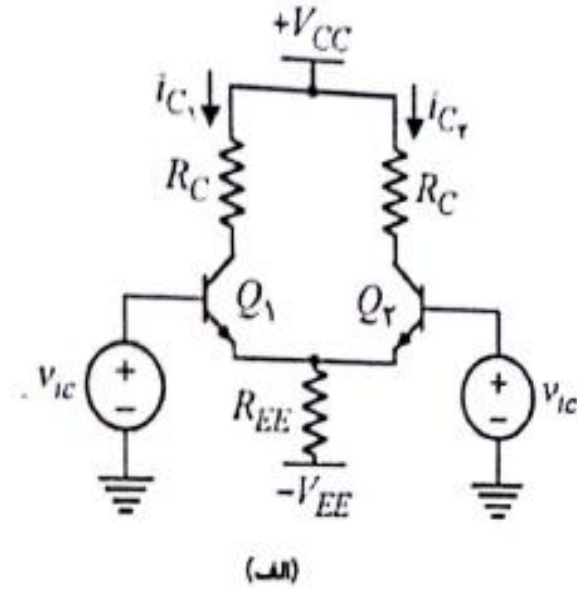
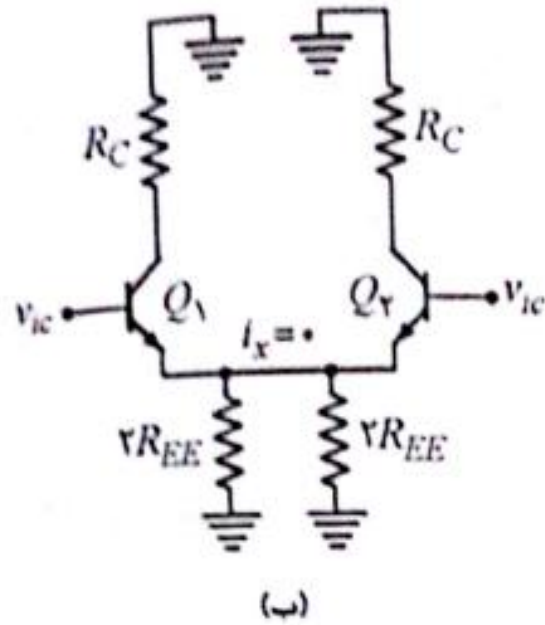
$$\frac{v_{i_1} - v_1}{r_{\pi}} + g_m (v_{i_1} - v_1) + g_m (v_{i_2} - v_1) + \frac{v_{i_2} - v_1}{r_{\pi}} - \frac{v_1}{R_{EE}} = 0$$

$$v_1 = \frac{v_{i_1} + v_{i_2}}{\gamma + \frac{1}{g_m R_{EE} (1 + \frac{1}{h_{fe}})}} \approx \frac{v_{i_1} + v_{i_2}}{\gamma + \frac{1}{g_m R_{EE}}}$$

مدار معادل سیگنال کوچک از دید وجه تفاضل

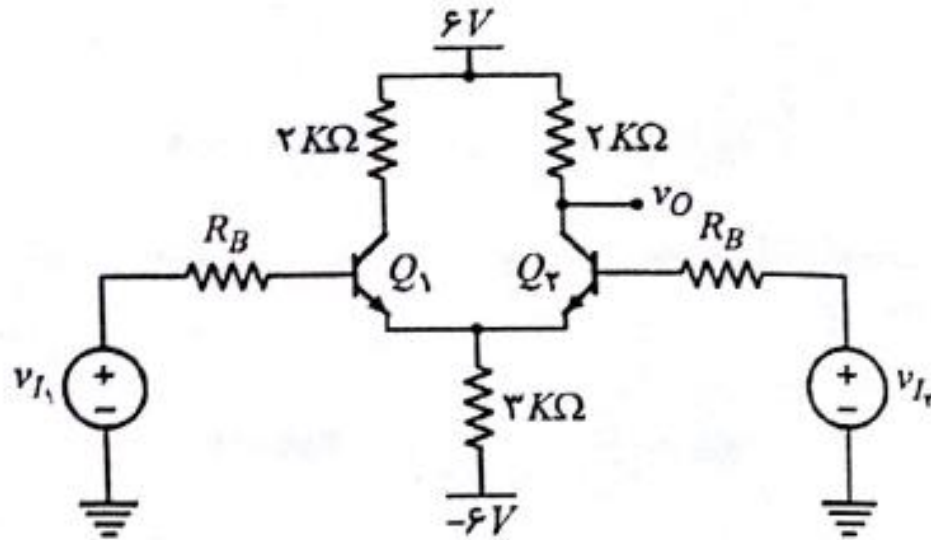


مدار معادل سیگنال کوچک از وجه مشترک



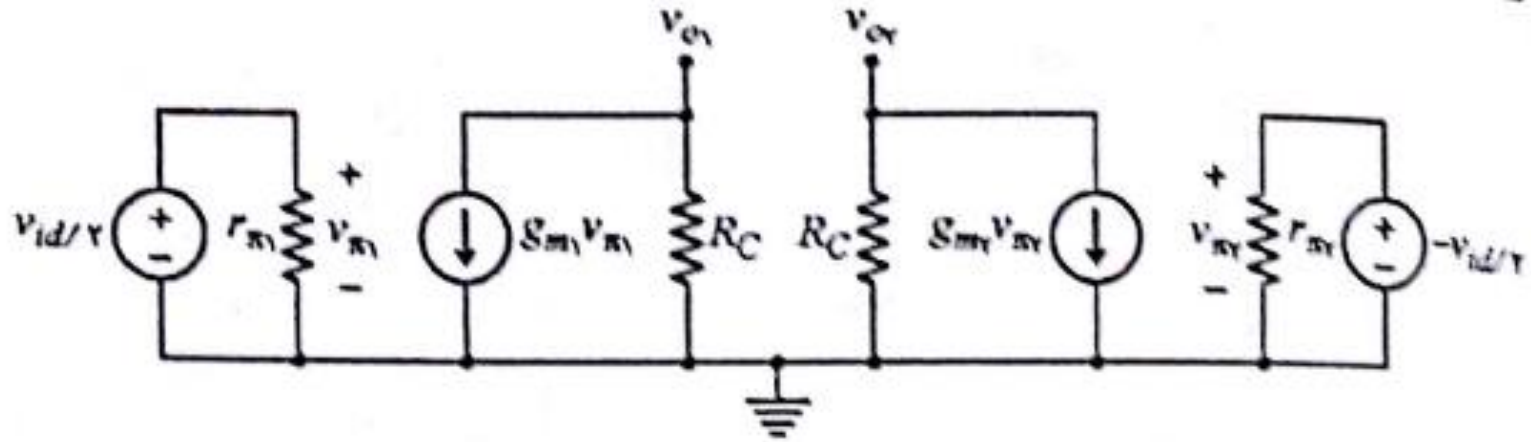
مثال

با فرض تشابه ترانزیستورها و $R_B=100\Omega$ و $hfe_1=hfe_2=100$ و $V_{BE1}=V_{BE2}=0.7$ و $V_{i2}=-1-\cos wt$ و $V_{i1}=-1+\cos wt$ مطلوبست
الف) جریان بایاس کلکتور ترانزیستورها
ب) بهره ولتاژ A_d و A_c و $CMRR$
ج) ولتاژ کل خروجی



شکل ۹-۱۱: مدار مثال ۹-۱

مقاومت ورودی تقویت کننده تفاضلی



$$\frac{v_{id}}{\gamma} = r_{\pi} i_b$$

$$R_{id} = \frac{v_{id}}{i_b} = \gamma r_{\pi}$$

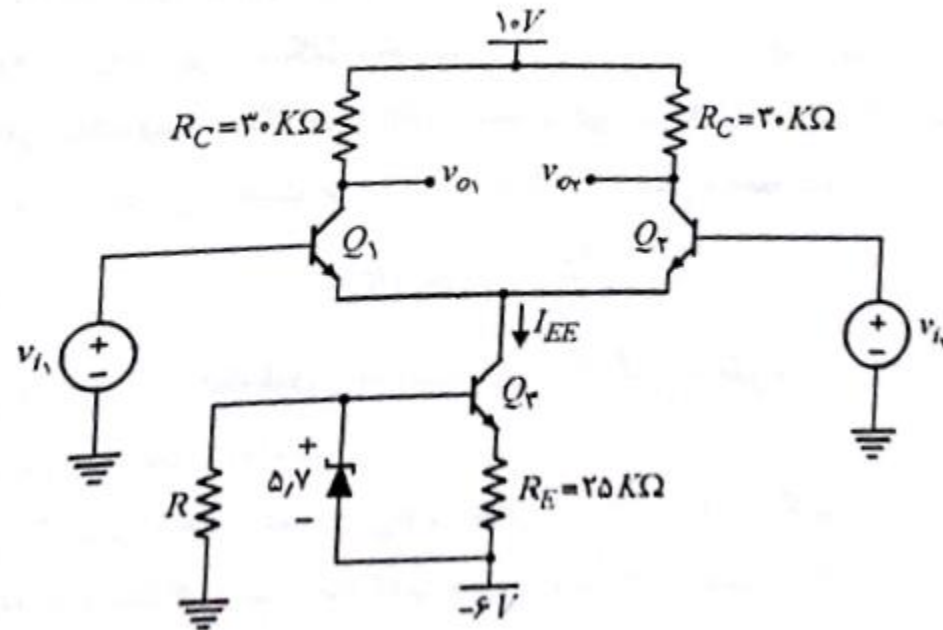
سوال نشان دهید مقاومت ورودی مد مشترک به صورت زیر محاسبه می شود:

$$R_{ic} = \frac{r_{\pi}}{\beta} + (1 + h_{fe})R_{EE}$$

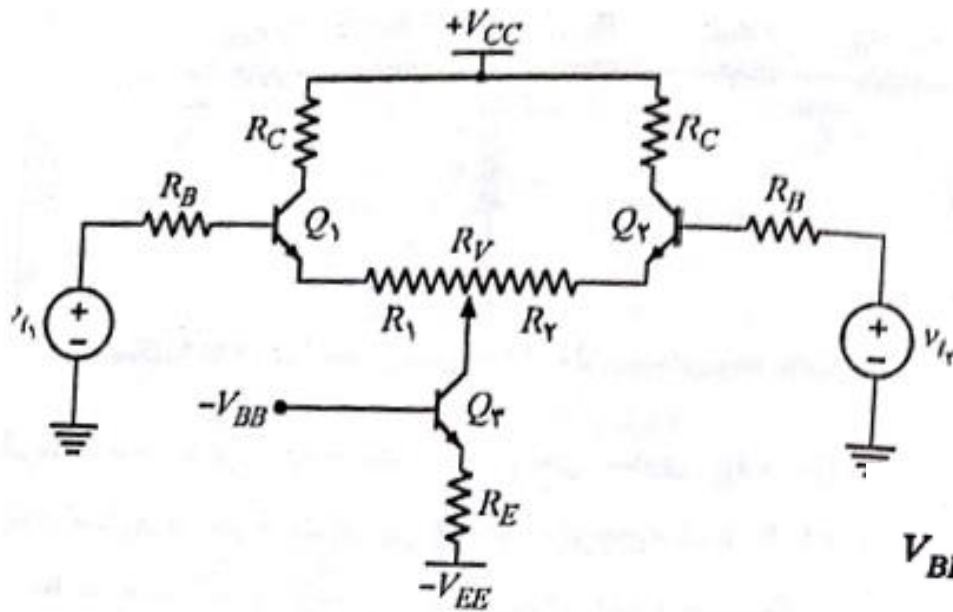
مثال ۹-۴: در مدار شکل ۹-۱۷ با فرض اینکه برای هر سه ترانزیستور $h_{fe} = 100$ و برای Q_3 باشد $V_A = 100 V$ و خروجیهای v_{o1} و v_{o2} به ترتیب به ورودیهای v_{i1} و v_{i2} یک تقویت کننده دیفرانسیلی مشابه وصل شوند.

الف) مقاومت‌های ورودی R_{ic} و R_{id} را به دست آورید.

ب) بهره ولتاژهای A_d ، A_c و $CMRR$ (بر حسب dB) مدار را محاسبه کنید.



تقویت کننده تفاضلی با
ترانزیستورهای غیر
یکسان



$$V_{BE_1} + \left(\frac{R_B}{h_{fe_1}} + R_1 \right) I_{E_1} = \left(\frac{R_B}{h_{fe_2}} + R_2 \right) I_{E_2} + V_{BE_2}$$

با شرط $V_{BE_1} = V_{BE_2}$ و $I_{E_1} = I_{E_2}$

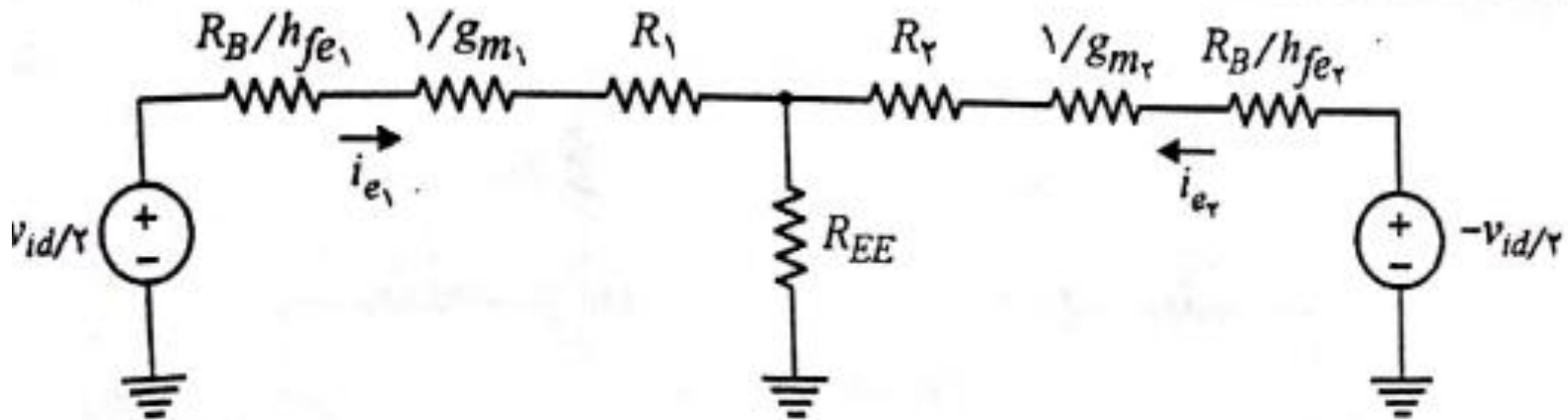
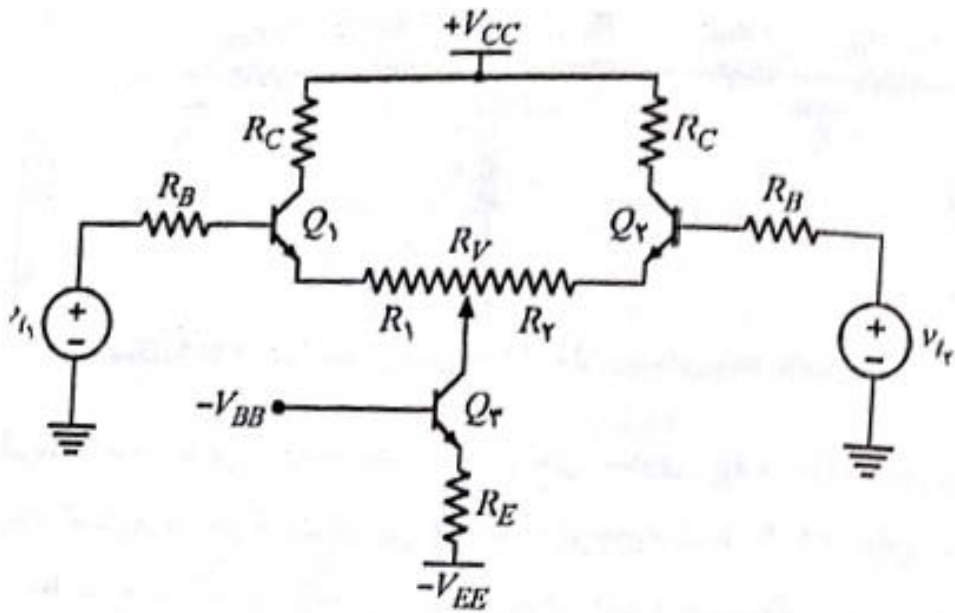
$$R_2 - R_1 = R_B \left(\frac{1}{h_{fe_1}} - \frac{1}{h_{fe_2}} \right)$$

$$R_1 = \frac{R_V}{2} - \frac{R_B}{2} \left(\frac{1}{h_{fe_1}} - \frac{1}{h_{fe_2}} \right)$$

$$R_V = R_1 + R_2$$

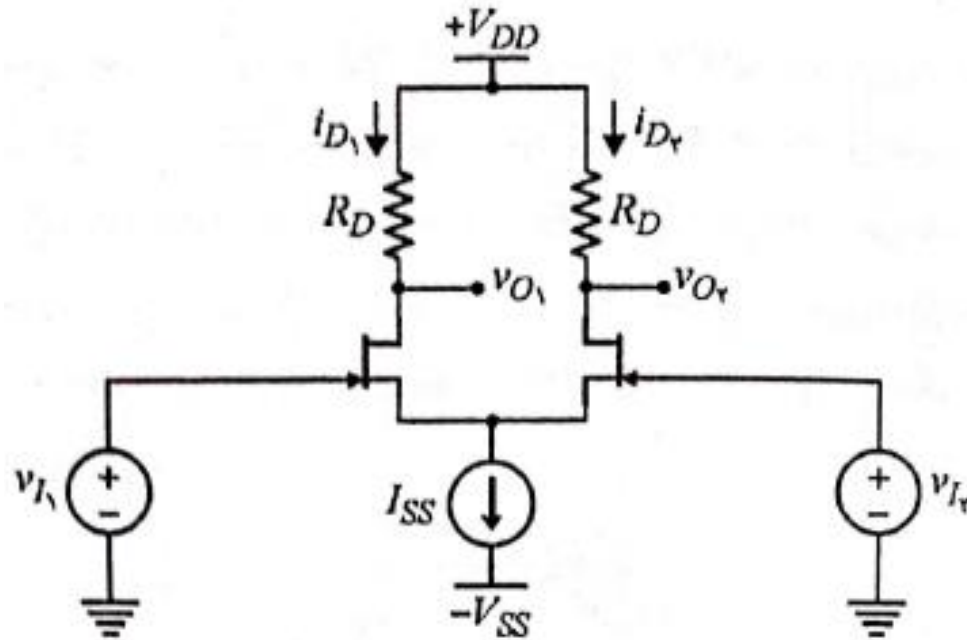


$$R_2 = \frac{R_V}{2} + \frac{R_B}{2} \left(\frac{1}{h_{fe_1}} - \frac{1}{h_{fe_2}} \right)$$



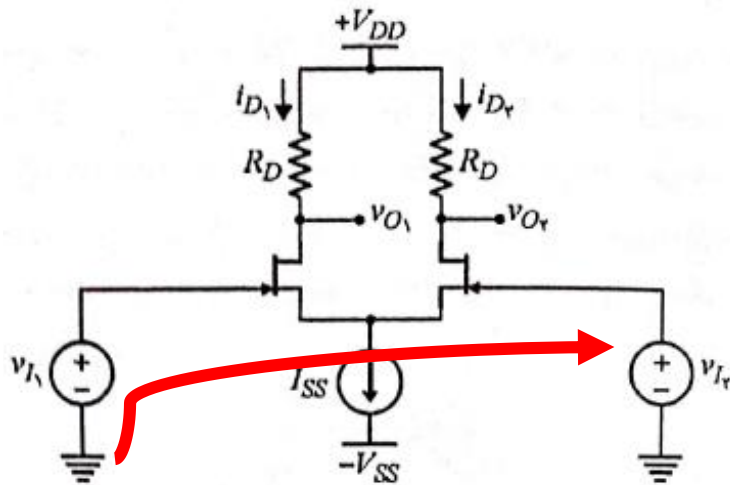
شکل ۹-۱۹: مدار معادل شکل ۹-۱۸ به ازای ورودی وجه تفاضل

تقویت کننده تفاضلی با JFET



شکل ۹-۲۰: تقویت کننده تفاضلی با ترانزیستورهای *NJFET*

تقویت کننده تفاضلی با JFET - تجزیه و تحلیل سیگنال بزرگ



$$i_D = I_{DSS} \left(1 - \frac{v_{GS}}{V_P} \right)^2$$

شکل ۹-۲۰: تقویت کننده تفاضلی با ترانزیستورهای NJFET

$$v_{I_1} - v_{GS_1} + v_{GS_2} - v_{I_2} = 0$$



$$v_{ID} = v_{I_1} - v_{I_2} = -V_P \left[\sqrt{\frac{i_{D_1}}{I_{DSS}}} - \sqrt{\frac{i_{D_2}}{I_{DSS}}} \right]$$

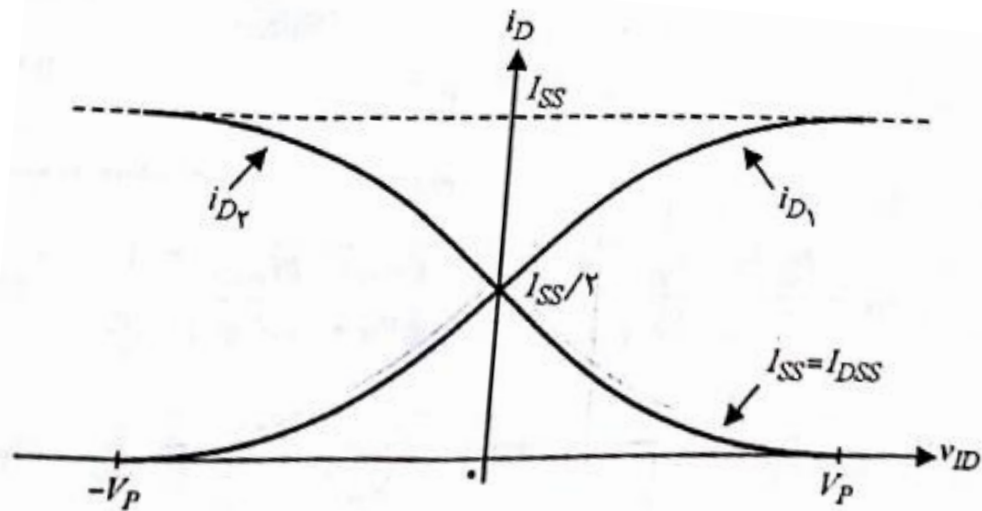


$$i_{D_1} = \frac{I_{SS}}{2} \left[1 + \frac{v_{ID}}{V_P} \sqrt{2 \left(\frac{I_{DSS}}{I_{SS}} \right) - \left(\frac{v_{ID}}{V_P} \right)^2 \left(\frac{I_{DSS}}{I_{SS}} \right)^2} \right]$$

$$i_{D_2} = \frac{I_{SS}}{2} \left[1 - \frac{v_{ID}}{V_P} \sqrt{2 \left(\frac{I_{DSS}}{I_{SS}} \right) - \left(\frac{v_{ID}}{V_P} \right)^2 \left(\frac{I_{DSS}}{I_{SS}} \right)^2} \right]$$

$$i_{D1} = \frac{I_{SS}}{2} \left[1 + \frac{v_{ID}}{V_P} \sqrt{2 \left(\frac{I_{DSS}}{I_{SS}} \right) - \left(\frac{v_{ID}}{V_P} \right)^2} \left(\frac{I_{DSS}}{I_{SS}} \right)^2 \right]$$

$$i_{D2} = \frac{I_{SS}}{2} \left[1 - \frac{v_{ID}}{V_P} \sqrt{2 \left(\frac{I_{DSS}}{I_{SS}} \right) - \left(\frac{v_{ID}}{V_P} \right)^2} \left(\frac{I_{DSS}}{I_{SS}} \right)^2 \right]$$

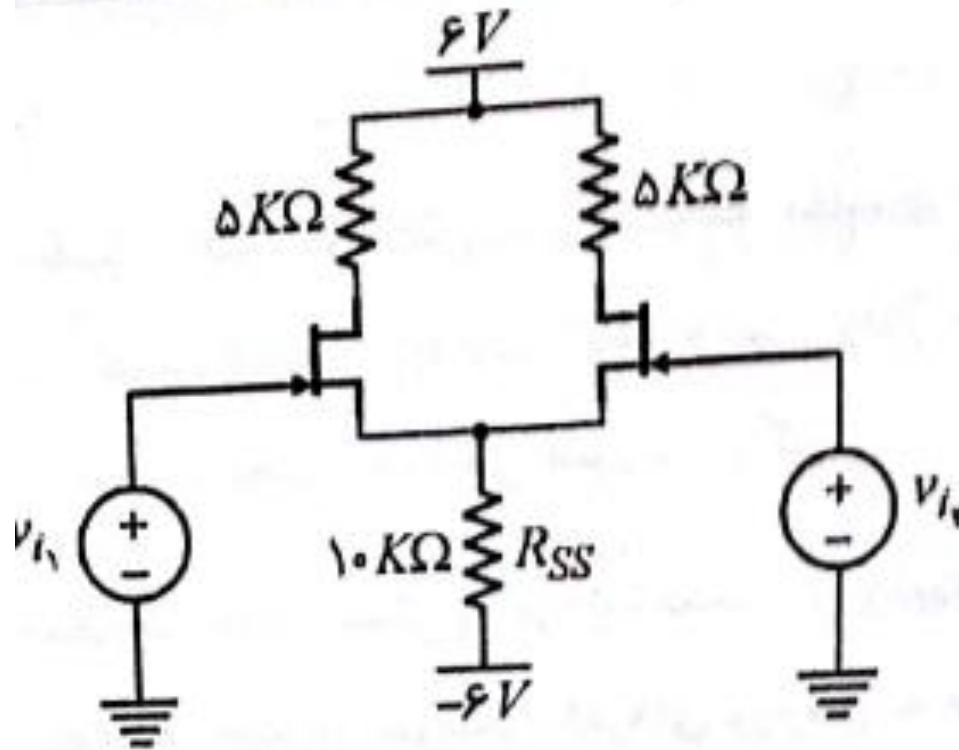


شکل ۹-۲۱: منحنی تغییرات جریان درین ترانزیستورها بر حسب v_{ID}

تقویت کننده تفاضلی با JFET - تجزیه و تحلیل سیگنال کوچک

مشابه BJT از روش نیم مدار استفاده می کنیم

مثال ۹-۶: در مدار شکل ۹-۲۲، با فرض $V_p = -2V$ و $I_{DSS} = 2mA$ ، مقادیر A_c ، A_d و $CMRR$ (بر حسب dB) را به دست آورید.



شکل ۹-۲۲: مدار مثال ۹-۶