Cours d'électronique spécialisée : Étages d'entrée à amplificateur différentiel et miroirs de courant

A. Arciniegas V. Gauthier

IUT Cergy-Pontoise, Dep GEII, site de Neuville







Plan du cours

Amplificateur différentiel

2 Amélioration du CMRR : Polarisation par miroir de courant

Amplificateur différentiel

• Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (CI) classiques.

- Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (CI) classiques.
- On réalise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacités généralement inférieures à 50 pF.

- Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (CI) classiques.
- On réalise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacités généralement inférieures à 50 pF.
- Par conséquent, les concepteurs de CI ne peuvent utiliser les condensateurs de liaison et de découplage comme le font les concepteurs de circuits discrets.

- Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (Cl) classiques.
 On réalise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacités généralement inférieures à 50 pF.
- On realise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacites generalement interieures à 50 pt.
 Par conséquent, les concepteurs de Cl ne peuvent utiliser les condensateurs de liaison et de découplage comme
- Par conséquent, les concepteurs de CI ne peuvent utiliser les condensateurs de liaison et de découplage comme le font les concepteurs de circuits discrets.
- Ils doivent employer le couplage direct entre les étages et aussi supprimer les condensateurs de découplage d'émetteur sans perdre trop de gain.

- Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (CI) classiques.
- On réalise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacités généralement inférieures à 50 pF.
- Par conséquent, les concepteurs de CI ne peuvent utiliser les condensateurs de liaison et de découplage comme le font les concepteurs de circuits discrets.
- Ils doivent employer le couplage direct entre les étages et aussi supprimer les condensateurs de découplage d'émetteur sans perdre trop de gain.

De ces faits...

Amplificateur différentiel

- Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (CI) classiques.
- On réalise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacités généralement inférieures à 50 pF.
- Par conséquent, les concepteurs de CI ne peuvent utiliser les condensateurs de liaison et de découplage comme le font les concepteurs de circuits discrets.
- Ils doivent employer le couplage direct entre les étages et aussi supprimer les condensateurs de découplage d'émetteur sans perdre trop de gain.

De ces faits...

Amplificateur différentiel

Il est souvent nécessaire d'amplifier la différence de deux potentiels non nuls (p.e. sortie d'un capteur). Une structure différentielle permet cette amplification, mais permet aussi :

d'obtenir un amplificateur large bande

- Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (CI) classiques.
- On réalise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacités généralement inférieures à 50 pF.
- Par conséquent, les concepteurs de CI ne peuvent utiliser les condensateurs de liaison et de découplage comme le font les concepteurs de circuits discrets.
- Ils doivent employer le couplage direct entre les étages et aussi supprimer les condensateurs de découplage d'émetteur sans perdre trop de gain.

De ces faits...

Amplificateur différentiel

- d'obtenir un amplificateur large bande
- d'amplifier une tension continue

- Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (CI) classiques.
- On réalise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacités généralement inférieures à 50 pF.
- Par conséquent, les concepteurs de CI ne peuvent utiliser les condensateurs de liaison et de découplage comme le font les concepteurs de circuits discrets.
- Ils doivent employer le couplage direct entre les étages et aussi supprimer les condensateurs de découplage d'émetteur sans perdre trop de gain.

De ces faits...

Amplificateur différentiel

- d'obtenir un amplificateur large bande
- d'amplifier une tension continue
- d'être à la base des amplificateurs opérationnels

- Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (CI) classiques.
- On réalise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacités généralement inférieures à 50 pF.
- Par conséquent, les concepteurs de CI ne peuvent utiliser les condensateurs de liaison et de découplage comme le font les concepteurs de circuits discrets.
- Ils doivent employer le couplage direct entre les étages et aussi supprimer les condensateurs de découplage d'émetteur sans perdre trop de gain.

De ces faits...

Amplificateur différentiel

- d'obtenir un amplificateur large bande
- d'amplifier une tension continue
- d'être à la base des amplificateurs opérationnels
- de réaliser des circuits multiplicateurs (modulation)

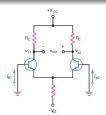
- Les transistors, les diodes et les résistances sont les seuls composants inclus dans les circuits intégrés (CI) classiques.
- On réalise aussi des condensateurs, mais ils ont de petites capacités généralement inférieures à 50 pF.
- Par conséquent, les concepteurs de CI ne peuvent utiliser les condensateurs de liaison et de découplage comme le font les concepteurs de circuits discrets.
- Ils doivent employer le couplage direct entre les étages et aussi supprimer les condensateurs de découplage d'émetteur sans perdre trop de gain.

De ces faits...

Amplificateur différentiel

Il est souvent nécessaire d'amplifier la différence de deux potentiels non nuls (p.e. sortie d'un capteur). Une structure différentielle permet cette amplification, mais permet aussi :

- d'obtenir un amplificateur large bande
- d'amplifier une tension continue
- d'être à la base des amplificateurs opérationnels
- de réaliser des circuits multiplicateurs (modulation)



Entrées et sorties différentielles (d'après A. Malvino).

La paire différentielle BJT fonctionne en :

La paire différentielle BJT fonctionne en :

Mode Commun

La paire différentielle BJT fonctionne en :

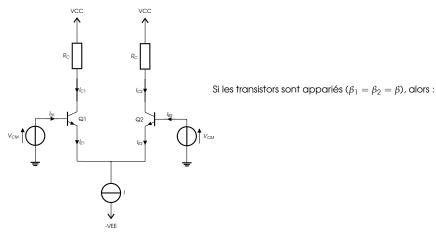
- Mode Commun
- Mode Différentiel

La paire différentielle BJT fonctionne en :

- Mode Commun
- Mode Différentiel

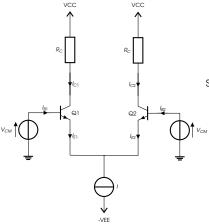
La paire différentielle BJT fonctionne en :

- Mode Commun
- Mode Différentiel



La paire différentielle BJT fonctionne en :

- Mode Commun
- Mode Différentiel



Si les transistors sont appariés ($\beta_1 = \beta_2 = \beta$), alors :

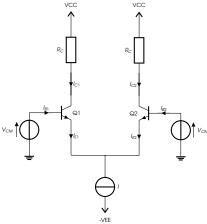
 $I_{B1} = I_{B2} = I_{B1}$

Amplificateur différentiel en mode commun.

(CYU)

La paire différentielle BJT fonctionne en :

- Mode Commun
- Mode Différentiel



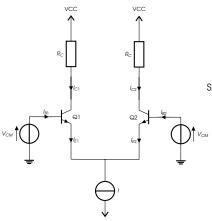
Si les transistors sont appariés ($\beta_1 = \beta_2 = \beta$), alors :

$$I_{B1} = I_{B2} = I_{B}$$

•
$$I_{E1} = I_{E2} = I_E = I/2$$
; $I_B = \frac{I_E}{\beta + 1}$

La paire différentielle BJT fonctionne en :

- Mode Commun
- Mode Différentiel

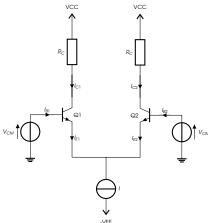


Si les transistors sont appariés ($\beta_1 = \beta_2 = \beta$), alors :

- $I_{B1} = I_{B2} = I_{B1}$
- $I_{E1} = I_{E2} = I_E = I/2$; $I_B = \frac{I_E}{\beta + 1}$
- $I_{C1} = I_{C2} = I_C = \beta I_B = \frac{\beta}{\beta+1} I_E = \alpha I_E$

La paire différentielle BJT fonctionne en :

- Mode Commun
- Mode Différentiel



Si les transistors sont appariés ($\beta_1 = \beta_2 = \beta$), alors :

$$I_{B1} = I_{B2} = I_{B1}$$

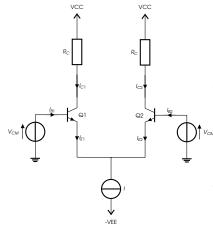
•
$$I_{E1} = I_{E2} = I_E = I/2$$
; $I_B = \frac{I_E}{\beta + 1}$

•
$$I_{C1} = I_{C2} = I_C = \beta I_B = \frac{\beta}{\beta+1} I_E = \alpha I_E$$

$$\bullet \ V_{C1} = V_{CC} - I_C R_C = V_{CC} - \alpha \frac{I}{2} R_C \text{ et } V_{C2} = V_{C1}$$

La paire différentielle BJT fonctionne en :

- Mode Commun
- Mode Différentiel



Si les transistors sont appariés ($\beta_1=\beta_2=\beta$), alors :

$$I_{B1} = I_{B2} = I_{B}$$

•
$$I_{E1} = I_{E2} = I_E = I/2$$
; $I_B = \frac{I_E}{\beta + 1}$

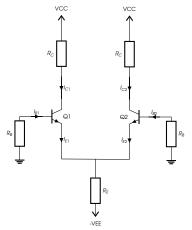
•
$$I_{C1} = I_{C2} = I_C = \beta I_B = \frac{\beta}{\beta + 1} I_E = \alpha I_E$$

•
$$V_{C1} = V_{CC} - I_C R_C = V_{CC} - \alpha \frac{1}{2} R_C$$
 et $V_{C2} = V_{C1}$

Ainsi
$$V_{out} = V_{C2} - V_{C1} = 0$$
 quand $V_{B1} = V_{B2} = V_{CM}$

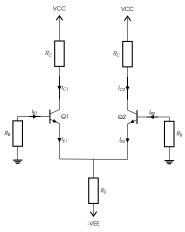
Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance $R_{\rm E}$,

Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance $R_{\rm E}$,



Polarisation de l'amplificateur différentiel.

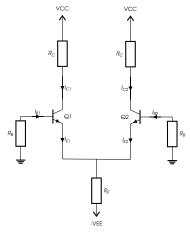
Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance R_E ,



À condition que $V_{CE1} > 0.4 \text{ V}$ et $V_{CE2} > 0.4 \text{ V}$, alors :

Polarisation de l'amplificateur différentiel.

Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance R_E ,

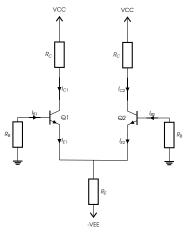


À condition que $V_{CE1} > 0.4 \text{ V}$ et $V_{CE2} > 0.4 \text{ V}$, alors :

•
$$I_{B1}=-rac{V_{B1}}{R_B}$$
 et $I_{B2}=-rac{V_{B2}}{R_B}$

Polarisation de l'amplificateur différentiel.

Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance R_E ,



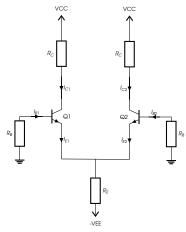
Polarisation de l'amplificateur différentiel.

À condition que $V_{CE1} > 0.4 \, \mathrm{V}$ et $V_{CE2} > 0.4 \, \mathrm{V}$, alors :

•
$$I_{B1}=-rac{V_{B1}}{R_B}$$
 et $I_{B2}=-rac{V_{B2}}{R_B}$

•
$$I_{E1} = (\beta + 1)I_{B1}$$
, $I_{E2} = (\beta + 1)I_{B2}$

Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance R_E ,



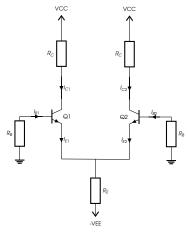
Polarisation de l'amplificateur différentiel.

À condition que $V_{CE1} > 0.4 \text{ V}$ et $V_{CE2} > 0.4 \text{ V}$, alors :

•
$$I_{B1}=-rac{V_{B1}}{R_B}$$
 et $I_{B2}=-rac{V_{B2}}{R_B}$

•
$$I_{E1} = (\beta + 1)I_{B1}$$
, $I_{E2} = (\beta + 1)I_{B2}$

Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance R_E ,



Polarisation de l'amplificateur différentiel.

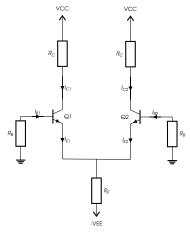
À condition que $V_{CE1} > 0.4 \text{ V}$ et $V_{CE2} > 0.4 \text{ V}$, alors :

•
$$I_{B1}=-\frac{V_{B1}}{R_B}$$
 et $I_{B2}=-\frac{V_{B2}}{R_B}$

•
$$I_{E1} = (\beta + 1)I_{B1}$$
, $I_{E2} = (\beta + 1)I_{B2}$

$$I_{B1} = I_{B2} = I_{B}$$

Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance R_E ,



Polarisation de l'amplificateur différentiel.

À condition que $V_{CE1} > 0.4 \, \mathrm{V}$ et $V_{CE2} > 0.4 \, \mathrm{V}$, alors :

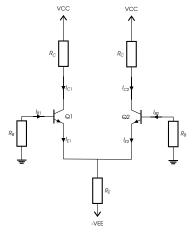
•
$$I_{B1}=-rac{V_{B1}}{R_B}$$
 et $I_{B2}=-rac{V_{B2}}{R_B}$

•
$$I_{E1} = (\beta + 1)I_{B1}$$
, $I_{E2} = (\beta + 1)I_{B2}$

$$I_{B1} = I_{B2} = I_{B}$$

•
$$I_{E1} = I_{E2} = I_E = \frac{1}{2}$$

Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance R_E ,



Polarisation de l'amplificateur différentiel.

À condition que $V_{CE1} > 0.4 \, \mathrm{V}$ et $V_{CE2} > 0.4 \, \mathrm{V}$, alors :

•
$$I_{B1}=-rac{V_{B1}}{R_B}$$
 et $I_{B2}=-rac{V_{B2}}{R_B}$

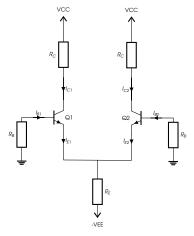
•
$$I_{E1} = (\beta + 1)I_{B1}$$
, $I_{E2} = (\beta + 1)I_{B2}$

$$I_{B1} = I_{B2} = I_{B}$$

•
$$I_{E1} = I_{E2} = I_E = \frac{1}{2}$$

• Loi des Mailles :
$$-V_{B1} = V_{BE} + R_E I - V_{EE}$$

Polarisation dans le cas où le courant de queue l est assuré par une résistance R_E ,



Polarisation de l'amplificateur différentiel.

À condition que $V_{CE1} > 0.4 \, \mathrm{V}$ et $V_{CE2} > 0.4 \, \mathrm{V}$, alors :

•
$$I_{B1}=-\frac{V_{B1}}{R_B}$$
 et $I_{B2}=-\frac{V_{B2}}{R_B}$

•
$$I_{E1} = (\beta + 1)I_{B1}$$
, $I_{E2} = (\beta + 1)I_{B2}$

$$I_{B1} = I_{B2} = I_{B}$$

•
$$I_{E1} = I_{E2} = I_E = \frac{1}{2}$$

• Loi des Mailles :
$$-V_{B1} = V_{BE} + R_E I - V_{EE}$$

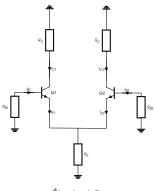
$$I = \frac{V_{EE} - V_{BE}}{R_E + \frac{R_B}{\beta + 1}}$$

Fonctionnement de base (3/4): Mode Différentiel AC (Large signal)

 $Lors que \ l'amplificateur fonctionne \ en \ \textbf{Mode Différentiel (Large signal)}, le \ circuit \ \'etudi\'e \ pr\'ec\'edemment \ devient :$

Fonctionnement de base (3/4): Mode Différentiel AC (Large signal)

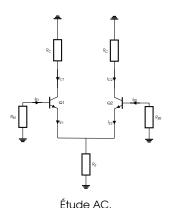
Lorsque l'amplificateur fonctionne en Mode Différentiel (Large signal), le circuit étudié précédemment devient :



Étude AC.

Fonctionnement de base (3/4): Mode Différentiel AC (Large signal)

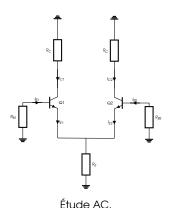
Lorsque l'amplificateur fonctionne en Mode Différentiel (Large signal), le circuit étudié précédemment devient :



D'après les résultats de la physique du solide, le courant de collecteur peut s'écrire $I_C = I_c e^{(V_{De}/V_T)}$, avec :

- $lacktriangleq I_S$: courant de saturation
- \circ v_T : tension thermique

Lorsque l'amplificateur fonctionne en Mode Différentiel (Large signal), le circuit étudié précédemment devient :



D'après les résultats de la physique du solide, le courant de collecteur peut s'écrire $i_C=I_S {\rm e}^{({\rm Vbe}/{\rm V_T})}$, avec :

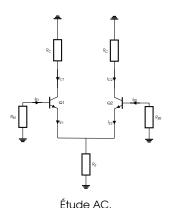
- lacksquare I_S : courant de saturation
- $v_T : \text{tension thermique}$

Ainsi,

•
$$i_{E1} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(v_{B1} - v_E)/v_T}$$

•
$$i_{E2} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(V_{B2} - V_E)/V_T}$$

Lorsque l'amplificateur fonctionne en Mode Différentiel (Large signal), le circuit étudié précédemment devient :



D'après les résultats de la physique du solide, le courant de collecteur peut s'écrire $I_C = I_S e^{(V_{DE}/V_T)}$, avec :

- lacksquare I_S : courant de saturation
- $v_T : \text{tension thermique}$

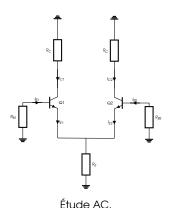
Ainsi,

$$i_{E1} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(v_{B1} - v_E)/v_T}$$

•
$$i_{E2} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(v_{B2} - v_E)/v_T}$$

$$\bullet \quad \frac{i_{E1}}{i_{E2}} = e^{(v_{B1} - v_{B2})/v_T} \ ; v_{id} = v_{B1} - v_{B2}$$

Lorsque l'amplificateur fonctionne en Mode Différentiel (Large signal), le circuit étudié précédemment devient :



D'après les résultats de la physique du solide, le courant de collecteur peut s'écrire $I_C = I_S e^{(V_{DE}/V_T)}$, avec :

- I_S : courant de saturation
- \circ v_T : tension thermique

Ainsi,

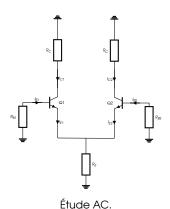
$$i_{E1} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(V_{B1} - V_E)/V_T}$$

•
$$i_{E2} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(v_{B2} - v_E)/v_T}$$

$$\bullet \quad \frac{i_{E1}}{i_{E2}} = e^{(v_{B1} - v_{B2})/v_T} ; v_{id} = v_{B1} - v_{B2}$$

Or, le circuit impose la contrainte $I=I_{\rm E1}+I_{\rm E2}$ et on peut montrer que :

Lorsque l'amplificateur fonctionne en Mode Différentiel (Large signal), le circuit étudié précédemment devient :



D'après les résultats de la physique du solide, le courant de collecteur peut s'écrire $I_C = I_S e^{(V_{DE}/V_T)}$, avec :

- I_S : courant de saturation
- \circ v_T : tension thermique

Ainsi,

$$i_{F1} = \frac{I_S}{2} e^{(v_{B1} - v_E)/v_T}$$

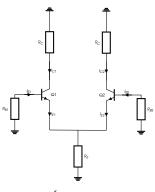
•
$$i_{E2} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(V_{B2} - V_E)/V_T}$$

$$\bullet \quad \frac{i_{E1}}{i_{E2}} = e^{(v_{B1} - v_{B2})/v_T} ; v_{id} = v_{B1} - v_{B2}$$

Or, le circuit impose la contrainte $I=i_{\text{E1}}+i_{\text{E2}}$ et on peut montrer que :

$$\bullet i_{E1} = \frac{I}{1 + e^{-V} i d^{/V} I}$$

Lorsque l'amplificateur fonctionne en Mode Différentiel (Large signal), le circuit étudié précédemment devient :



Étude AC.

D'après les résultats de la physique du solide, le courant de collecteur peut s'écrire $i_C=I_Se^{(V_De/V_T)}$, avec :

- I_S : courant de saturation
- \circ v_T : tension thermique

Ainsi,

$$i_{F1} = \frac{I_S}{a} e^{(v_{B1} - v_E)/v_T}$$

•
$$i_{E2} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(v_{B2} - v_E)/v_T}$$

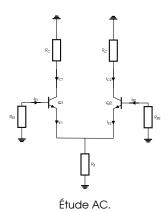
$$\bullet \quad \frac{i_{E1}}{i_{E2}} = e^{(v_{B1} - v_{B2})/v_T} \ ; v_{id} = v_{B1} - v_{B2}$$

Or, le circuit impose la contrainte $I=i_{E1}+i_{E2}$ et on peut montrer que :

$$\bullet i_{E1} = \frac{I}{1 + e^{-V} i d^{/V} I}$$

$$\bullet i_{E2} = \frac{I}{1 + e^{V} i d^{/V} I}$$

Lorsque l'amplificateur fonctionne en Mode Différentiel (Large signal), le circuit étudié précédemment devient :



D'après les résultats de la physique du solide, le courant de collecteur peut s'écrire $I_C = I_c e^{(V_{De}/V_T)}$, avec :

- lacksquare $I_{\mathcal{S}}$: courant de saturation
- $v_T : \text{tension thermique}$

Ainsi,

$$i_{E1} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(v_{B1} - v_E)/v_T}$$

•
$$i_{E2} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(v_{B2} - v_E)/v_T}$$

$$\bullet \quad \frac{i_{E1}}{i_{E2}} = e^{(v_{B1} - v_{B2})/v_T} \ ; v_{id} = v_{B1} - v_{B2}$$

Or, le circuit impose la contrainte $I=i_{E1}+i_{E2}$ et on peut montrer que :

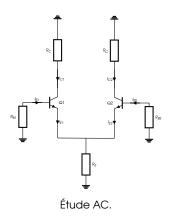
$$\bullet i_{E1} = \frac{I}{1 + e^{-V_{id}/V_{T}}}$$

$$\bullet i_{E2} = \frac{I}{1 + e^{V_{id}/V_{\overline{I}}}}$$

Alors si $v_{B2}=0$, $v_{C1}=i_{C1}R_C$ et $v_{C2}=i_{C2}R_C$, il est possible (mais difficile) de montrer que:

$$v_{out} = v_{C2} - v_{C1} = \alpha IR_C tanh\left(\frac{v_{B1}}{2v_T}\right)$$

Lorsque l'amplificateur fonctionne en Mode Différentiel (Large signal), le circuit étudié précédemment devient :



D'après les résultats de la physique du solide, le courant de collecteur peut s'écrire $i_C=I_S {\rm e}^{({\rm Vbe}/{\rm V_T})}$, avec :

- $I_S : courant de saturation$
- v_T : tension thermique

Ainsi,

•
$$i_{F1} = \frac{I_S}{a} e^{(v_{B1} - v_E)/v_T}$$

•
$$i_{E2} = \frac{I_S}{\alpha} e^{(v_{B2} - v_E)/v_T}$$

$$\bullet \quad \frac{i_{E1}}{i_{E2}} = e^{(v_{B1} - v_{B2})/v_{\bar{1}}} \; ; v_{id} = v_{B1} - v_{B2}$$

Or, le circuit impose la contrainte $I=i_{E1}+i_{E2}$ et on peut montrer que :

•
$$i_{E1} = \frac{1}{1+e^{-v_{id}/v_T}}$$

$$\bullet i_{E2} = \frac{I}{1 + e^{V_{id}/V_{\overline{I}}}}$$

Alors si $v_{B2}=0$, $v_{C1}=i_{C1}R_C$ et $v_{C2}=i_{C2}R_C$, il est possible (mais difficile) de montrer que:

$$v_{out} = v_{C2} - v_{C1} = \alpha IR_C tanh\left(\frac{v_{B1}}{2v_T}\right)$$

Remarque

L'amplificateur différentiel se comporte comme un amplificateur non-linéaire.

En petit signal, pour un amplificateur différentiel polarisé avec une source de courant, le courant de collecteur est :

$$i_{C1} = \alpha i_{E1} = \frac{\alpha I}{1 + e^{-\nu_{id}/\nu_{I}}} = \frac{\alpha I e^{\nu_{id}/2\nu_{I}}}{e^{\nu_{id}/2\nu_{I}} + e^{-\nu_{id}/2\nu_{I}}}$$

En petit signal, pour un amplificateur différentiel polarisé avec une source de courant, le courant de collecteur est :

$$i_{C1} = \alpha i_{E1} = \frac{\alpha I}{1 + e^{-\nu_i d^{/\nu_I}}} = \frac{\alpha I e^{\nu_i d^{/2\nu_I}}}{e^{\nu_i d^{/2\nu_I}} + e^{-\nu_i d^{/2\nu_I}}}$$

Lorsque $v_{id} \ll v_T$, la fonction exponentielle peut être linéarisée ainsi :

$$i_{C1} = \frac{\alpha I \left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T}\right)}{\left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T} + 1 - \frac{v_{id}}{2v_T}\right)} = \frac{\alpha I}{2} + \frac{\alpha I}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$$

En petit signal, pour un amplificateur différentiel polarisé avec une source de courant, le courant de collecteur est :

$$i_{C1} = \alpha i_{E1} = \frac{\alpha I}{1 + e^{-\nu_i d^{/\nu_I}}} = \frac{\alpha I e^{\nu_i d^{/2\nu_I}}}{e^{\nu_i d^{/2\nu_I}} + e^{-\nu_i d^{/2\nu_I}}}$$

Lorsque $v_{id} \ll v_T$, la fonction exponentielle peut être linéarisée ainsi :

$$i_{C1} = \frac{\alpha l \left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T}\right)}{\left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T} + 1 - \frac{v_{id}}{2v_T}\right)} = \frac{\alpha l}{2} + \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$$

On peut démontrer que : $i_{C2} = \frac{\alpha l}{2} - \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_{I}}$

En petit signal, pour un amplificateur différentiel polarisé avec une source de courant, le courant de collecteur est :

$$i_{C1} = \alpha i_{E1} = \frac{\alpha I}{1 + e^{-v_{id}/v_{T}}} = \frac{\alpha I e^{v_{id}/2v_{T}}}{e^{v_{id}/2v_{T}} + e^{-v_{id}/2v_{T}}}$$

Lorsque $v_{id} \ll v_T$, la fonction exponentielle peut être linéarisée ainsi :

$$i_{C1} = \frac{\alpha l \left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T}\right)}{\left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T} + 1 - \frac{v_{id}}{2v_T}\right)} = \frac{\alpha l}{2} + \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$$

On peut démontrer que : $i_{C2} = \frac{\alpha l}{2} - \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_{T}}$

Ainsi les variations du courant de collecteur par rapport au point de repos s'expriment :

$$i_{\rm C2} = -\frac{\alpha I}{2} \, \frac{v_{id}}{2 v_T}$$

En petit signal, pour un amplificateur différentiel polarisé avec une source de courant, le courant de collecteur est :

$$i_{C1} = \alpha i_{E1} = \frac{\alpha I}{1 + e^{-v_{id}/v_T}} = \frac{\alpha I e^{v_{id}/2v_T}}{e^{v_{id}/2v_T} + e^{-v_{id}/2v_T}}$$

Lorsque $v_{id} \lll v_{7}$, la fonction exponentielle peut être linéarisée ainsi :

$$i_{C1} = \frac{\alpha l \left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T}\right)}{\left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T} + 1 - \frac{v_{id}}{2v_T}\right)} = \frac{\alpha l}{2} + \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$$

On peut démontrer que : $i_{C2} = \frac{\alpha l}{2} - \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$

Ainsi les variations du courant de collecteur par rapport au point de repos s'expriment :

$$i_{c2} = -\frac{\alpha I}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$$

La tension AC en sortie unique : $v_{out} = -i_C R_C = \frac{\alpha I}{2} \frac{V_{id}}{2V_I} R_C = \frac{I_C}{V_I} \frac{R_C}{2} V_{id}$

En petit signal, pour un amplificateur différentiel polarisé avec une source de courant, le courant de collecteur est :

$$i_{C1} = \alpha i_{E1} = \frac{\alpha I}{1 + e^{-v_{id}/v_T}} = \frac{\alpha I e^{v_{id}/2v_T}}{e^{v_{id}/2v_T} + e^{-v_{id}/2v_T}}$$

Lorsque $v_{id} \ll v_T$, la fonction exponentielle peut être linéarisée ainsi :

$$i_{C1} = \frac{\alpha l \left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T}\right)}{\left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T} + 1 - \frac{v_{id}}{2v_T}\right)} = \frac{\alpha l}{2} + \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$$

On peut démontrer que : $i_{C2} = \frac{\alpha l}{2} - \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$

Ainsi les variations du courant de collecteur par rapport au point de repos s'expriment :

$$i_{c2} = -\frac{\alpha I}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$$

La tension AC en sortie unique : $v_{out}=-i_CR_C=rac{\alpha l}{2}rac{V_{id}}{2V_T}R_C=rac{l_C}{V_T}rac{R_C}{2}v_{id}$

L'amplificateur différentiel se comporte comme un amplificateur **linéaire** et le **gain en tension** est alors : $A_{SU}=\frac{R_C}{2r_{g'}}$

En petit signal, pour un amplificateur différentiel polarisé avec une source de courant, le courant de collecteur est :

$$i_{C1} = \alpha i_{E1} = \frac{\alpha I}{1 + e^{-\nu_{id}/\nu_{T}}} = \frac{\alpha I e^{\nu_{id}/2\nu_{T}}}{e^{\nu_{id}/2\nu_{T}} + e^{-\nu_{id}/2\nu_{T}}}$$

Lorsque $v_{id} \ll v_T$, la fonction exponentielle peut être linéarisée ainsi :

$$i_{C1} = \frac{\alpha l \left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T}\right)}{\left(1 + \frac{v_{id}}{2v_T} + 1 - \frac{v_{id}}{2v_T}\right)} = \frac{\alpha l}{2} + \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$$

On peut démontrer que : $i_{C2} = \frac{\alpha l}{2} - \frac{\alpha l}{2} \frac{v_{id}}{2v_{T}}$

Ainsi les variations du courant de collecteur par rapport au point de repos s'expriment :

$$i_{c2} = -\frac{\alpha I}{2} \frac{v_{id}}{2v_T}$$

La tension AC en sortie unique : $v_{out}=-i_CR_C=rac{\alpha l}{2}rac{V_{id}}{2V_T}R_C=rac{l_C}{V_T}rac{R_C}{2}v_{id}$

L'amplificateur différentiel se comporte comme un amplificateur **linéaire** et le **gain en tension** est alors : $A_{SU}=\frac{R_{C}}{2r_{g'}}$

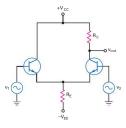
Remarque

Lorsque le circuit est polarisé utilisant une résistance d'émetteur, le gain est :

$$A_{su} = \frac{R_C}{2\left(r_{e'}||R_E\right)} \approx \frac{R_C}{2r_{e'}}$$

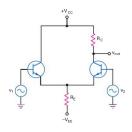
(CYU)

Amplificateur différentiel à sortie unique

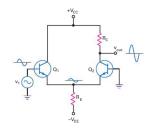


Entrée différentielle et sortie unique (d'après A. Malvino).

Amplificateur différentiel à sortie unique

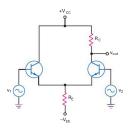


Entrée différentielle et sortie unique (d'après A. Malvino).

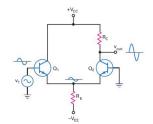


Entrée non inverseuse (d'après A. Malvino).

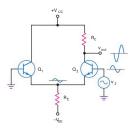
Amplificateur différentiel à sortie unique



Entrée différentielle et sortie unique (d'après A. Malvino).

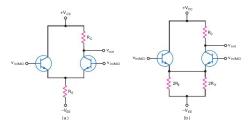


Entrée non inverseuse (d'après A. Malvino).



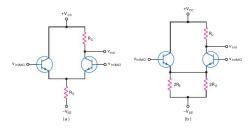
Entrée inverseuse (d'après A. Malvino).

Gain en Mode Commun et Taux de réjection du MC (CMRR)



Signal d'entrée en MC et circuit équivalent (d'après A. Malvino).

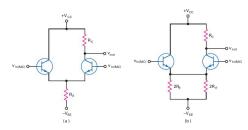
Gain en Mode Commun et Taux de réjection du MC (CMRR)



Signal d'entrée en MC et circuit équivalent (d'après A. Malvino).

En étudiant le modèle en petit signal, on peut montrer que le **gain en mode commun** est : $A_{mc} \approx \frac{R_C}{2R_E}$

Gain en Mode Commun et Taux de réjection du MC (CMRR)



Signal d'entrée en MC et circuit équivalent (d'après A. Malvino).

En étudiant le modèle en petit signal, on peut montrer que le **gain en mode commun** est : $A_{mc} \approx \frac{R_C}{2R_E}$

Définition

$$\mathit{CMRR} = \frac{A_{\mathit{SU}}}{A_{\mathit{mc}}}$$
 et $\mathit{CMRR}_{\mathit{dB}} = 20 log_{10}(\mathit{CMRR})$



Configurations de l'ampli diff (d'après A. Malvino).



Configurations de l'ampli diff (d'après A. Malvino).



Gains en tension de l'ampli diff (d'après A. Malvino).



Configurations de l'ampli diff (d'après A. Malvino).

RETENIR 15.2 – Gains en tension de l'amplificateur différentiel				
Entrée	Sortie	А	V_{out}	
différentielle	différentielle	$R_c lr'_e$	$A_i(v_1-v_2)$	
différentielle	unique	$R_c/2r_o'$	$A_i(v_1-v_2)$	
unique	différentielle	R_c/r_c'	$A_{\downarrow}v_{1}$ ou $-A_{\downarrow}v_{2}$	
unique	unique	$R_c/2r_o'$	A, v ₁ ou -A, v ₂	

Gains en tension de l'ampli diff (d'après A. Malvino).

CMRR: Ampli diff à sortie unique

$$CMRR_{SU} = \frac{A_{SU}}{A_{mc}} =$$



Configurations de l'ampli diff (d'après A. Malvino).

RETENIR 15.2 – Gains en tension de l'amplificateur différentiel				
Entrée	Sortie	А	V_{out}	
différentielle	différentielle	$R_c l r_e'$	$A_1(v_1-v_2)$	
différentielle	unique	$R_c/2r_o'$	$A_i(v_1-v_2)$	
unique	différentielle	R_c/r_c'	$A_{\downarrow}v_1$ ou $-A_{\downarrow}v_2$	
unique	unique	R _c /2r' _o	A, v ₁ ou -A, v ₂	

Gains en tension de l'ampli diff (d'après A. Malvino).

CMRR: Ampli diff à sortie unique

$$CMRR_{su} = \frac{A_{su}}{A_{mc}} = \frac{\frac{R_C}{2r_{e'}}}{\frac{R_C}{2R_E}}$$



Configurations de l'ampli diff (d'après A. Malvino).

ETENIR 15.2 – Gains en tension de l'amplificateur différentiel				
Sortie	А	Vout		
différentielle	$R_c l r_e'$	$A_i(v_1-v_2)$		
unique	$R_c/2r_o'$	$A_i(v_1-v_2)$		
différentielle	R_c/r_c'	A_1v_1 ou $-A_1v_2$		
unique	R _c /2r' _o	A, v ₁ ou -A, v ₂		
	Sortie différentielle unique différentielle	Sortie A différentielle $R_c l r_e^*$ unique $R_c l 2 r_e$ différentielle $R_c l r_e^*$		

Gains en tension de l'ampli diff (d'après A. Malvino).

CMRR: Ampli diff à sortie unique

$$\mathit{CMRR}_{\mathit{SU}} = \frac{\mathit{A}_{\mathit{SU}}}{\mathit{A}_{\mathit{mc}}} = \frac{\frac{\mathit{R}_{\mathit{C}}}{2\mathit{I}_{\mathit{e'}}}}{\frac{\mathit{R}_{\mathit{C}}}{2\mathit{R}_{\mathit{F}}}} = \frac{\mathit{R}_{\mathit{E}}}{\mathit{r}_{\mathit{e'}}}$$

Amélioration du CMRR

Principe

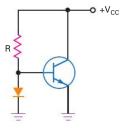
Idée générale du fonctionnement recherché

Générer un courant de collecteur "image" d'un courant contrôlé.

Principe

Idée générale du fonctionnement recherché

Générer un courant de collecteur "image" d'un courant contrôlé.

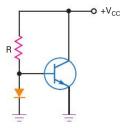


Miroir de courant avec diode de compensation (d'après A. Malvino).

Principe

Idée générale du fonctionnement recherché

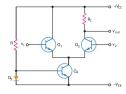
Générer un courant de collecteur "image" d'un courant contrôlé.



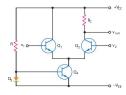
Miroir de courant avec diode de compensation (d'après A. Malvino).

Source de courant

$$I_C = I_R = \frac{V_{CC} + V_{EE} - V_{BE}}{R}$$



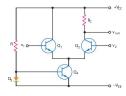
Polarisation par miroir de courant (d'après A. Malvino).



Polarisation par miroir de courant (d'après A. Malvino).

Rappel: Ampli diff à sortie unique

$$CMRR_{SU} = \frac{R_E}{r_{e'}}$$



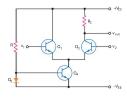
Polarisation par miroir de courant (d'après A. Malvino).

Rappel: Ampli diff à sortie unique

$$CMRR_{su} = \frac{R_E}{r_{e'}}$$

Fonctionnement

La diode de compensation est ici un transistor Q₃ dont la base et le collecteur sont reliés.



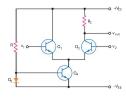
Polarisation par miroir de courant (d'après A. Malvino).

Rappel: Ampli diff à sortie unique

$$CMRR_{SU} = \frac{R_E}{r_{e'}}$$

Fonctionnement

- La diode de compensation est ici un transistor Q₃ dont la base et le collecteur sont reliés.
- Le miroir de courant impose le courant de queue (I_R) .



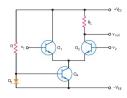
Polarisation par miroir de courant (d'après A. Malvino).

Rappel: Ampli diff à sortie unique

$$CMRR_{su} = \frac{R_E}{r_{e'}}$$

Fonctionnement

- La diode de compensation est ici un transistor Q₃ dont la base et le collecteur sont reliés.
- Le miroir de courant impose le courant de queue (I_R) .
- Le transistor Q₄ se comporte comme une source de courant, il possède une très grande impédance de sortie (effet Early, r_O ≈ ^V_A).



Polarisation par miroir de courant (d'après A. Malvino).

Rappel: Ampli diff à sortie unique

$$CMRR_{SU} = \frac{R_E}{r_{e'}}$$

Fonctionnement

- La diode de compensation est ici un transistor Q₃ dont la base et le collecteur sont reliés.
- Le miroir de courant impose le courant de queue (I_R) .
- Le transistor Q₄ se comporte comme une source de courant, il possède une très grande impédance de sortie (effet Early, r_O ≈ V/A/I_{CA}).
- Par conséquent, la résistance équivalente r_O entre la paire différentielle et $-V_{FF}$ vaut des centaines de $k\Omega$.