

COMPOSANTS SEMI-CONDUCTEURS

VII) Solutions S7

P.A. Besse

EPFL



Exercice E7.1: question de réflexion



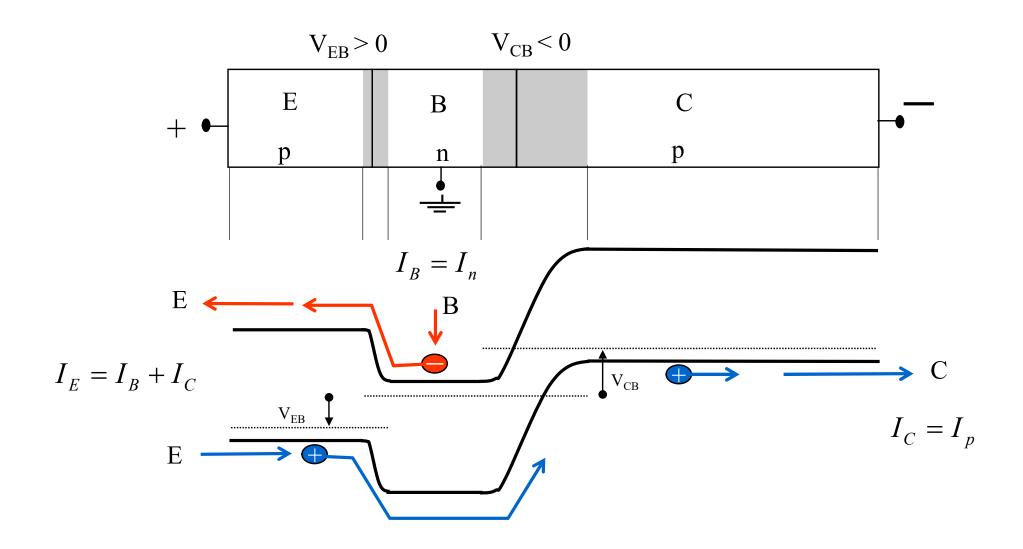
Répondez à la question de réflexion ci-dessous :

Attention on utilise un pnp!

7.1 Esquissez le schéma de bandes d'un transistor bipolaire **pnp**.
À partir de ce schéma, expliquez les concepts de gain en configurations « base commune » et « émetteur commun ».
Comment optimiser le gain ? Quel est l'effet limitant et pourquoi ?



Question 7.1bis: Transistor pnp

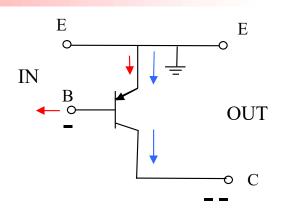




Optimisation de la structure

Gain en émetteur commun:

$$\beta_F \equiv \frac{I_C}{I_B} = \frac{I_p}{I_n} = \frac{D_{pB}}{D_{nE}} \cdot \frac{W_E}{W} \cdot \frac{N_{AE}}{N_{DB}}$$

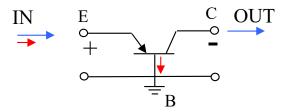


Valeur typique: 100 - 300

Valeur typique: 0.99

Gain en base commune:

$$\alpha_F \equiv \frac{I_C}{I_E} = \frac{I_C}{I_B + I_C} = \frac{I_p}{I_p + I_n} = \frac{\beta_F}{\beta_F + 1}$$



Optimisation des dopages:

- 1) Maximaliser le gain
- → l'émetteur beaucoup plus dopé que la base
- → base très courte (attention à l'effet Early)
- 2) Éviter effet Early
- → collecteur plus faiblement dopé que la base
- \rightarrow Homostructure E/B/C optimale: $p^+/n/p^-$



Exercice E7.2: question de réflexion



Répondez à la question de réflexion ci-dessous :

Attention on utilise un npn!

7.2 Définissez la transconductance d'un transistor bipolaire en mode émetteur commun.

Utilisez un transistor **npn** comme amplificateur de tension.

Comment fixer le point de travail ? Comment introduire le signal AC ?

Quel est le gain ? (Esquissez si possible une explication graphique).



Conductances et transconductances

Conductance

$$g \equiv \frac{\partial}{\partial} \frac{\text{courant}}{\text{tension}} = \frac{\partial I}{\partial V}$$

Conductance d'entrée:

$$g_{in} \equiv \frac{\partial}{\partial} \frac{\text{courant d'entrée}}{\text{tension d'entrée}} = \frac{\partial I_{in}}{\partial V_{in}}$$

Conductance de sortie:

$$g_{out} \equiv \frac{\partial}{\partial} \frac{\text{courant de sortie}}{\text{tension de sortie}} = \frac{\partial I_{out}}{\partial V_{out}}$$

Trans-conductance:

$$g_{m} \equiv \frac{\partial}{\partial} \frac{\text{courant de sortie}}{\text{tension d'entrée}} = \frac{\partial I_{out}}{\partial V_{in}} = \frac{\partial I_{out}}{\partial I_{in}} \cdot \frac{\partial I_{in}}{\partial V_{in}} = \beta \cdot g_{in}$$



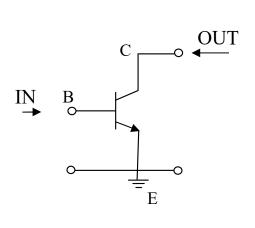
Question 7.5bis: trans-conductance

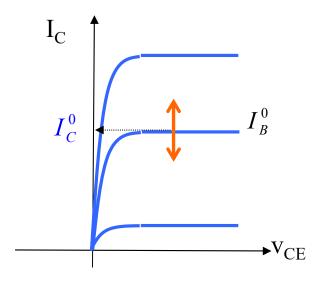
Caractéristique de sortie

$$I_C(V_{CE}, I_B) \cong \beta_F \cdot I_B$$

En mode actif:

$$I_C(V_{BE}) \cong \beta_F \cdot I_B = \beta_F \cdot I_s \cdot (e^{qV_{BE}/kT} - 1)$$



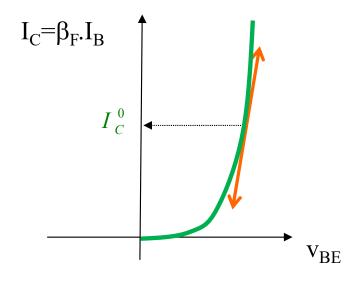


Conductance d'entrée $g_{BE} = \delta I_B / \delta V_{BE}$

$$g_{BE} \cong \frac{q}{kT} \cdot I_B^0$$

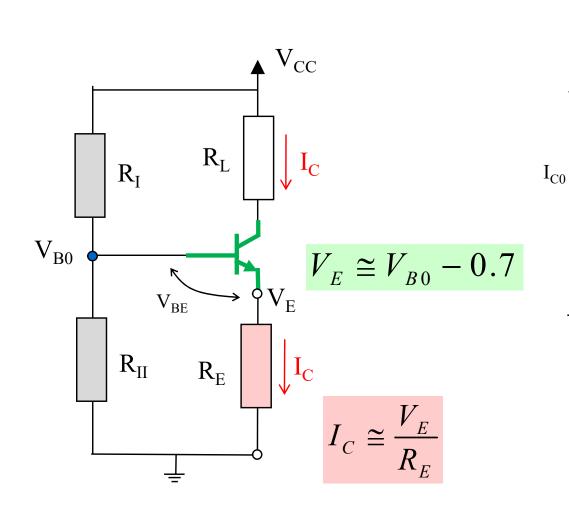
Trans-conductance $g_m = \delta I_C / \delta V_{BE}$

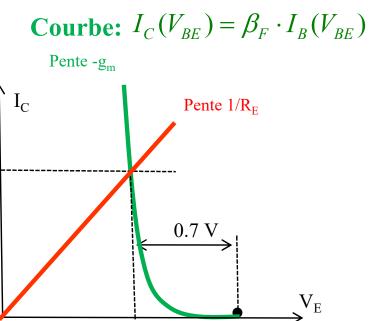
$$g_m = \beta_F \cdot g_{BE} \cong \frac{q}{kT} \cdot I_C^0$$





Transistor npn comme ampli de tension: point de travail



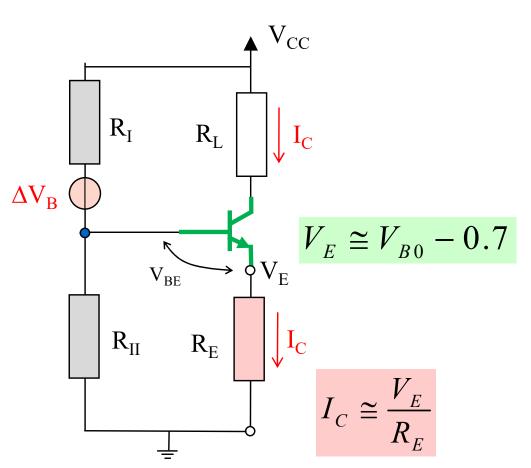


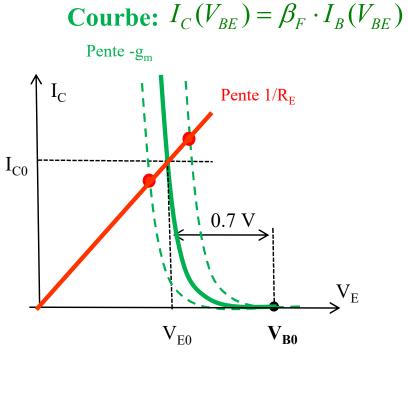
 V_{E0}

 \mathbf{V}_{B0}



Transistor npn comme ampli de tension: point de travail

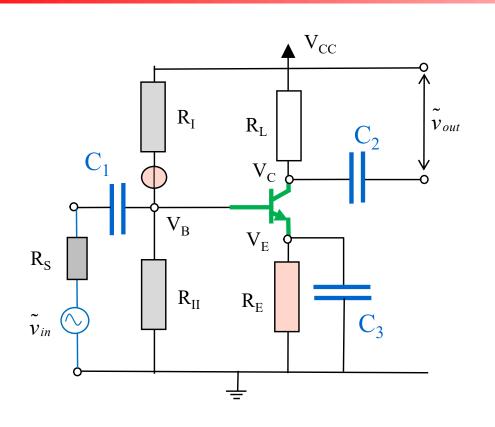


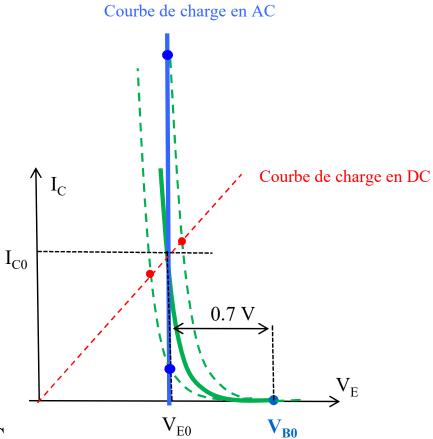


R_E assure la stabilité du courant de bias I_{C0}.



Transistor npn comme ampli de tension: signal AC

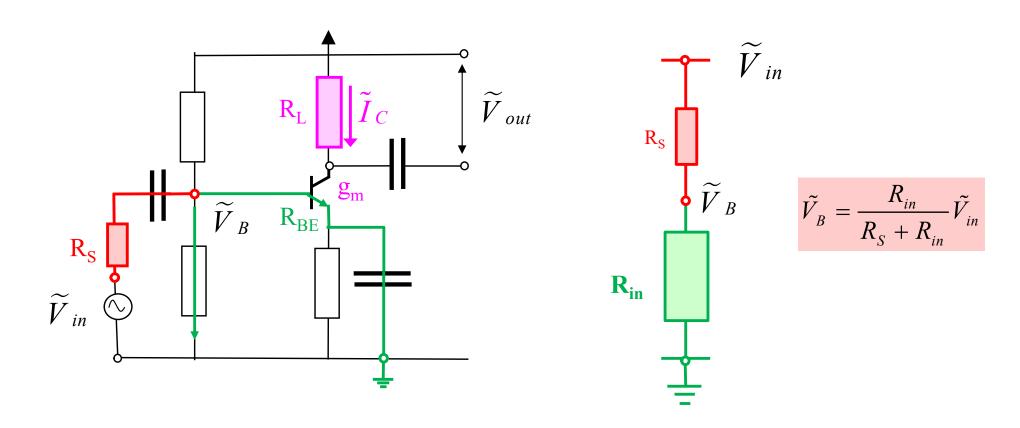




- Les capacités C₁ et C₂ assurent le couplage du signal AC à l'entrée et à la sortie
- La capacité C_3 maintient la tension de bias V_{E0} fixe et assure un transfert complet du signal v_{in} sur le courant I_C .
- R_S doit être beaucoup plus petit que R_{BE} =1/ g_{BE}



Transistor npn comme ampli de tension: signal AC



- 1) Eviter l'effet «diviseur de tension»
- 2) Gain en tension:

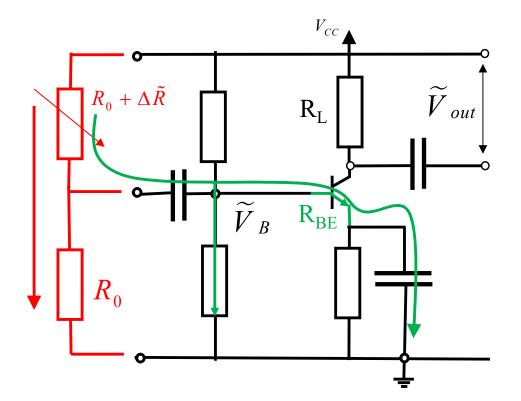
$$R_S \ll R_{in} \implies \widetilde{V}_B \cong \widetilde{V}_{in}$$

$$\frac{\widetilde{V}_{out}}{\widetilde{V}_{in}} \cong \frac{\widetilde{V}_{out}}{\widetilde{I}_C} \cdot \frac{\widetilde{I}_C}{\widetilde{V}_B} \cdot \frac{\widetilde{V}_B}{\widetilde{V}_{in}} = R_L \cdot g_m \cdot \left(\frac{\widetilde{V}_B}{\widetilde{V}_{in}}\right)$$

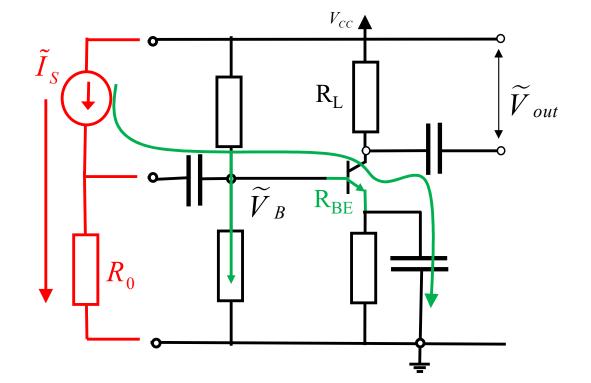


Exemples

- Piezo-résistance
- Senseur de température PT 100

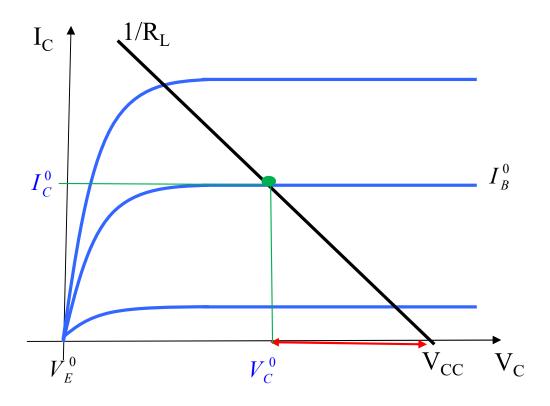


- Photodiode
- Détecteur pyroélectrique





Caractéristique de sortie: I_C(V_{CE}, I_B)



$$\frac{\tilde{V}_{out}}{\tilde{V}_{in}} = g_m \cdot R_L = \left(\frac{g_m}{I_{c0}}\right) \cdot \left(R_L I_{c0}\right)$$

$$\frac{\tilde{V_{out}}}{\tilde{V_{in}}} = \frac{\left(V_{CC} - V_C^0\right)}{U_{th}} \cong 100 \qquad \left(V_{CC} = 5V\right)$$



Valeurs typiques pour le BJT en silicium

Gain en courant:

$$\beta_F \cong 300$$

<u>Transconductance:</u>

$$\frac{g_m}{I_c^0} = \frac{q}{kT} \cong \frac{1}{25 \ mV} \cong 40 \ \left[1/V\right]$$

Gain en tension:

$$\frac{\tilde{V}_{out}}{\tilde{V}_{in}} = g_m \cdot R_L = \left(\frac{g_m}{I_{c0}}\right) \cdot \left(R_L I_{c0}\right)$$

$$\frac{\tilde{V}_{out}}{\tilde{V}_{in}} = \frac{g_m}{I_{C0}} \cdot \left(V_{CC} - V_C^0\right) \cong 100 \qquad \left(V_{CC} = 5V\right)$$

Résistance base-émetteur:

$$R_{BE} \equiv \frac{1}{g_{BE}} = \frac{\beta_F}{g_m} = \frac{\beta_F}{I_{C0}} \cdot \frac{I_{C0}}{g_m} = \frac{1}{I_{C0}} \cdot \beta_F \cdot \frac{kT}{q}$$

$$R_S \ll R_{BE}$$
 $\cong 7.5 \ k\Omega$ $\left(I_C^0 = 1mA\right)$