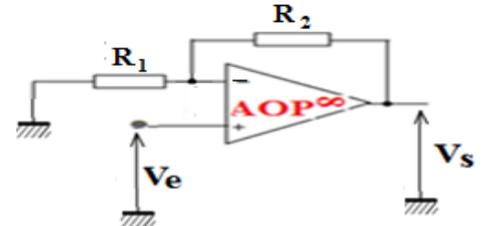


**Examen de Rattrapage d'EF1**

**Questions de cours (2Pts)**

On donne le montage ci-contre où l'amplificateur AOP est idéal.

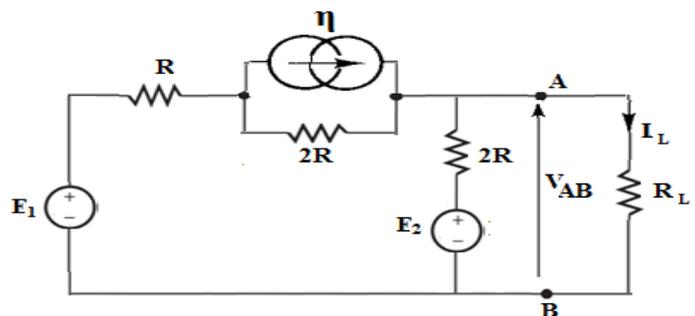
1. Déterminer  $V_s$  en fonction de la tension d'entrée.
2. Quel avantage présente ce montage si  $R_1=R_2$  (Type et rôle)



**Exercice 01(5Pts)**

Calculer la tension  $V_{AB}$  et l'intensité  $I_L$  traversant le dipôle AB en appliquant l'une ou les deux méthodes :

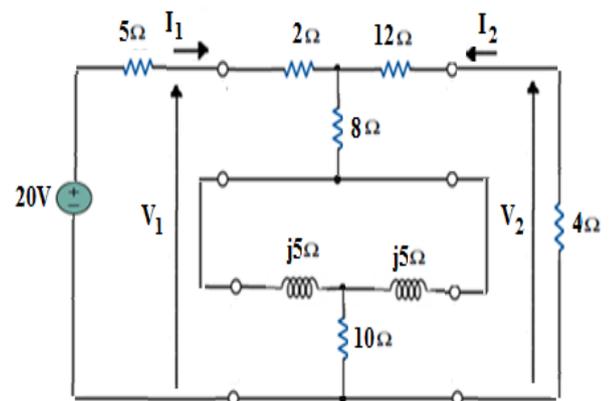
- a) Le théorème de Millmann ou et
  - b) Le théorème Equivalence Thévenin - Norton ;
- AN:  $E_1=8V$ ,  $E_2=20V$ ,  $\eta=2A$ ,  $R=2\Omega$  et  $R_L=6\Omega$ .



**Exercice 02 (6Pts)**

On considère le circuit en double T représenté ci-contre.

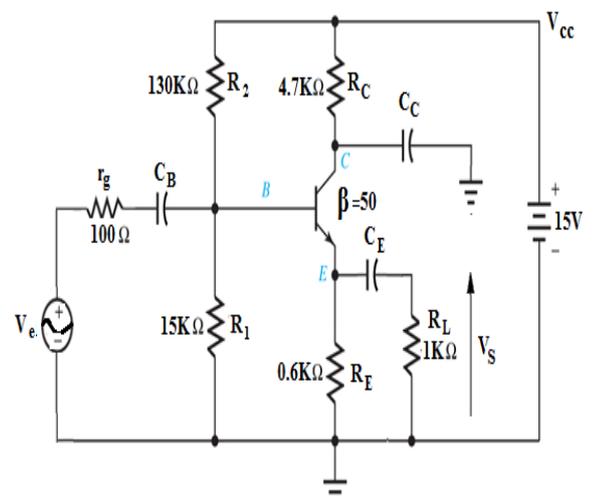
- 1) Préciser les deux quadripôles associés  $Q_1$  et  $Q_2$  et leurs types d'association.
  - 2) Déterminer les matrices impédances pour chaque quadripôles  $[Z]_{Q1}$  et  $[Z]_{Q2}$ . Déduire le type de chacun.
  - 3) Déduire la matrice impédance  $[Z]$  de Q équivalent.
- Le quadripôle Q équivalent est connecté à une source (20V, 5Ω) branchée à l'entrée et une résistance  $Z_u$  de 4Ω en sortie.
- 4) Calculer le gain en courant  $A_i$  et le gain en tension  $A_v$



**Exercice 03 (7Pts)**

Soit le circuit amplificateur de la figure ci-contre. Le transistor est caractérisé en dynamique par ses paramètres hybrides :  $h_{11}=0.5K\Omega$ ,  $h_{21}=\beta=50$ ,  $h_{12}=h_{22}=0$  et  $V_{BE0}=0.7V$ .

1. Déterminer et tracer la droite de charge statique DCS.
2. Déduire et calculer les coordonnées du point de fonctionnement ( $I_{c0}$ ,  $V_{ce0}$ ) au milieu de la DCS.
3. Déterminer son schéma dynamique en régime petits signaux et identifier son Montage type. Exprimer le rôle des condensateurs.
4. Calculer le gain en tension  $A_v$  en charge et à vide, l'impédance d'entrée  $Z_e$  et



**Bonne Chance**

Solution Examen d'EF1

Solution Questions de cours : 2Pts

On a bien une contre réaction négative AOP idéal :  $e = 0 \implies$

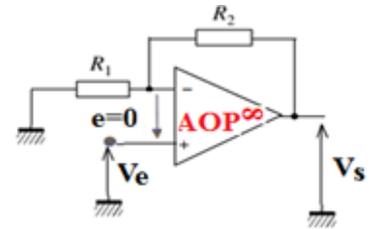
Avec  $e = V^+ - V^- = 0 \implies V^+ = V^-$

$$V_e = V^+ \text{ et } V^- = V_{R1} \implies V_e = V_{R1}$$

1) En appliquant le principe de diviseur de tension on a :

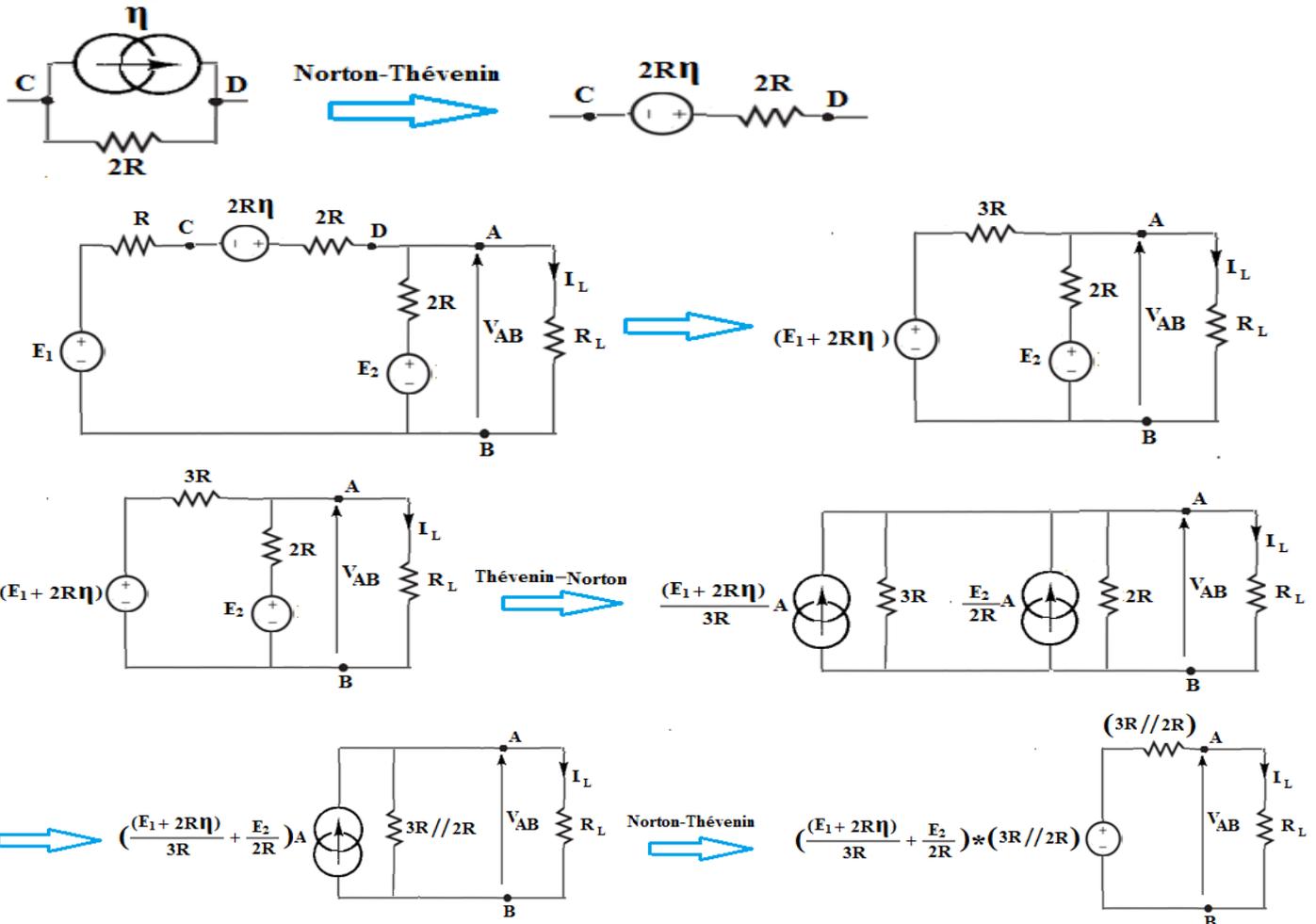
$$V_e = V_{R1} = V_s \frac{R_1}{R_1 + R_2} \implies V_s = V_e \left( 1 + \frac{R_2}{R_1} \right)$$

2) Si  $R_2 = R_1 \implies A_v = 2$  donc  $V_s = 2 * V_e$  Montage suiveur (Signal de sortie est amplifié en double du signal d'entrée.)



Solution Exo01 : 5Pts

a) Equivalence Thévenin Norton :



$$I_{AB} = I_L = \frac{V_{th}}{R_{th} + R_L} \quad \text{avec} \quad \begin{cases} V_{th} = \left( \frac{E_1 + 2R\eta}{3R} + \frac{E_2}{2R} \right) * (3R // 2R) \\ R_{th} = (3R // 2R) \end{cases}$$

App Num :  $E_1=8V, E_2=20V, \eta=2A, R=2\Omega$  et  $R_L=6\Omega$ .

$$R_{th} = (3R // 2R) = \frac{6 * 4}{6 + 4} = 2.4\Omega$$

$$V_{th} = \left( \frac{E_1 + 2R\eta}{3R} + \frac{E_2}{2R} \right) * (3R // 2R) = \left( \frac{8 + 2 * 2 * 2}{3 * 2} + \frac{20}{2 * 2} \right) * 2.4 = 18.4V$$

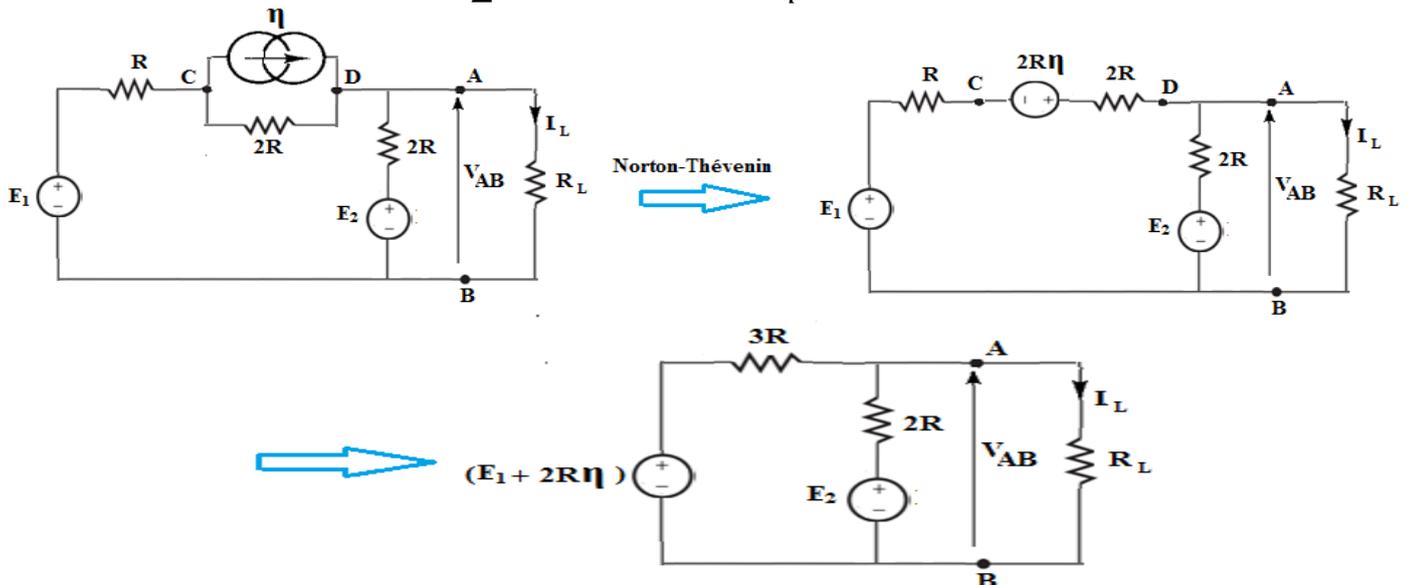
$$\Rightarrow I_{AB} = I_L = \frac{V_{th}}{R_{th} + R_L} = \frac{18.4}{2.4 + 6} = 2.19A$$

$$\Rightarrow V_{AB} = \frac{R_L}{R_{th} + R_L} V_{th} = \frac{6}{2.4 + 6} 18.4 = 13.14V$$

**b) Millmann :**

L'application du théorème de Millman permet de calculer directement la tension  $V_{AB}$  :

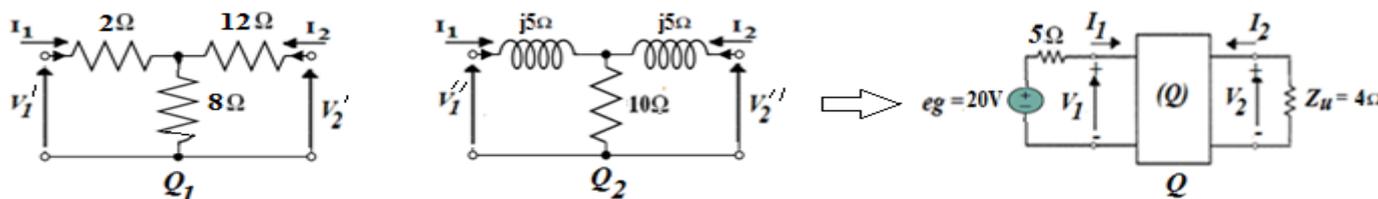
$$V_{AB} = \frac{\sum \text{des sources de courants}}{\sum \text{des conductance en parallèle}}$$



$$V_{AB} = \frac{\left(\frac{E_1 + 2R\eta}{3R} + \frac{E_2}{2R} + \frac{0}{R_L}\right)}{\left(\frac{1}{3R} + \frac{1}{2R} + \frac{1}{R_L}\right)} = \frac{\frac{8 + 2 * 2 * 2}{3 * 2} + \frac{20}{2 * 2} + \frac{0}{6}}{\frac{1}{6} + \frac{1}{4} + \frac{1}{6}} = 13.14V$$

La loi d'Ohm :  $V_{AB} = 6 * I_{AB} \Rightarrow I_{AB} = \frac{V_{AB}}{R_L} = \frac{13.14}{6} = 2.19A$

**Solution Exo02 : 6Pts**



**Les paramètres  $[Z_1]$  du  $Q_1$  (Fig.a) :**

$$(I) \begin{cases} V_1 = Z_{11} I_1 + Z_{12} I_2 \\ V_2 = Z_{21} I_1 + Z_{22} I_2 \end{cases} \quad \begin{pmatrix} Z_{11} & Z_{12} \\ Z_{21} & Z_{22} \end{pmatrix}$$

$$\begin{cases} Z_{11} = \frac{V_1}{I_1} \text{ quand } I_2 = 0 \Rightarrow Z_{11} = 10\Omega \\ Z_{12} = \frac{V_1}{I_2} \text{ quand } I_1 = 0 \Rightarrow Z_{12} = 8\Omega \\ Z_{21} = \frac{V_2}{I_1} \text{ quand } I_2 = 0 \Rightarrow Z_{21} = 8\Omega \\ Z_{22} = \frac{V_2}{I_2} \text{ quand } I_1 = 0 \Rightarrow Z_{22} = 20\Omega \end{cases}$$

$$\Rightarrow \text{Matrice } Z \text{ de } Q_1 \Rightarrow \begin{cases} V_1 = 10I_1 + 8I_2 \\ V_2 = 8I_1 + 20I_2 \end{cases} \Rightarrow [Z]_{Q1} = \begin{pmatrix} 10 & 8 \\ 8 & 20 \end{pmatrix}$$

$Z_{12} = Z_{21}$  Alors Le quadripôle  $Q_1$  est réciproque

$$\Rightarrow \text{Matrice } Z \text{ de } Q_2 \Rightarrow \begin{cases} V_1 = (10 + j5)I_1 + 10I_2 \\ V_2 = 10I_1 + (10 + j5)I_2 \end{cases} \Rightarrow [Z]_{Q_2} = \begin{pmatrix} (10 + j5) & 10 \\ 10 & (10 + j5) \end{pmatrix}$$

$Z_{11} = Z_{22}$  et  $Z_{12} = Z_{21}$  Alors le Quadripôle  $Q_2$  est symétrique et réciproque  
 $Q_1$  et  $Q_2$  sont en série :  $[Z]_Q = [Z]_{Q_1} + [Z]_{Q_2}$

Matrice de  $Q_1$  en série avec  $Q_2 \Rightarrow [Z]_{eq} = \begin{pmatrix} (20 + j5) & 18 \\ 18 & (30 + j5) \end{pmatrix}$

a) Gain en tension :  $A_v = \frac{V_2}{V_1}$

$$\Rightarrow \begin{cases} V_1 = (20 + j5)I_1 + 18I_2 & \textcircled{1} \\ V_2 = 18I_1 + (30 + j5)I_2 & \textcircled{2} \end{cases} \text{ et } \begin{cases} \text{A l'entrée : } V_1 = e_g - 5I_1 & \textcircled{3} \\ \text{A La sortie : } V_2 = -4I_2 & \textcircled{4} \end{cases}$$

$$I_2 = \frac{-V_2}{4} \text{ et } V_2 = 18I_1 + (30 + j5)I_2 \Rightarrow V_2 = 18I_1 + (30 + j5)\left(\frac{-V_2}{4}\right)$$

$$\Rightarrow I_1 = V_2(0.47 + j0.069) \textcircled{5}$$

En remplaçant  $I_1, I_2$  dans  $V_1$  on aura:

$$V_1 = (20 + j5)V_2(0.47 + j0.069) + 18\left(\frac{-V_2}{4}\right)$$

$$\Rightarrow V_1 = V_2(4.555 + j3.75)$$

$$\Rightarrow A_v = \frac{V_2}{V_1} = \frac{1}{(4.555 + j3.75)} = \frac{1 / 0^\circ}{5.90 / 39.46^\circ} = 0.17 / -39.46^\circ = 0.17 / 140.54^\circ$$

b) Gain en courant :

$$A_i = \frac{I_2}{I_1}, \textcircled{2} = \textcircled{4} \Rightarrow 18I_1 + (30 + j5)I_2 = -4I_2$$

$$\Rightarrow 18I_1 = -I_2(34 + j5)$$

$$\Rightarrow A_i = \frac{I_2}{I_1} = -\frac{18}{(34 + j5)} = -\frac{18 / 0^\circ}{34.36 / 8.36^\circ} = -0.52 / -8.36^\circ = -0.52 / 171.64^\circ$$

### Solution Exo03 : 7Pts

1) Droite de charge statique :  $I_C = f(V_{CE})$

En statique : tension d'entrée  $V_e = 0V$  et les condensateurs sont remplacés par des circuits ouverts.

1.1. Schéma équivalent en statique :

$$V_{CC} = R_C I_C + V_{CE} + R_E I_E \dots \dots (1)$$

$$I_E = I_C + I_B = I_C + \frac{I_C}{\beta} = \left(1 + \frac{1}{\beta}\right) I_C$$

$$\beta = 50 \Rightarrow I_E = \left(1 + \frac{1}{\beta}\right) I_C \quad (1) \Rightarrow V_{CC} = \left(R_C + R_E \left(1 + \frac{1}{\beta}\right)\right) I_C + V_{CE}$$

$$\Rightarrow I_C = -\frac{1}{\left(R_C + R_E \left(1 + \frac{1}{\beta}\right)\right)} V_{CE} + \frac{V_{CC}}{\left(R_C + R_E \left(1 + \frac{1}{\beta}\right)\right)} = -\frac{1}{5.32K} V_{CE} + \frac{15}{5.32K}$$

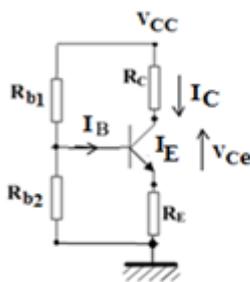
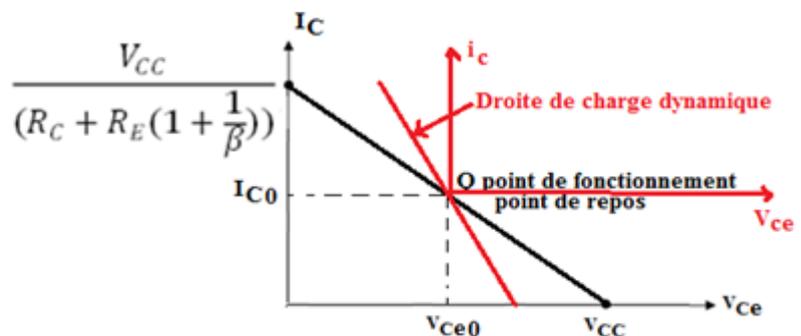


Schéma équivalent en statique



Droite de charge statique et dynamique

## 2. Point de repos :

On choisit le point de repos au milieu de la droite de charge statique :

$$\begin{cases} V_{CE0} = \frac{V_{CC}}{2} = 7.5V \\ I_{CE0} = \frac{V_{CC}}{2(R_C + R_E(1 + \frac{1}{\beta}))} = \frac{15}{2 * 5.32K} = 1.41mA \end{cases}$$

## 3. Schéma équivalent en dynamique : (Petits signaux):

En dynamique : tension  $V_{cc}=0V$  et les condensateurs sont remplacés par des interrupteurs fermés.

C'est un montage **Collecteur commun à  $R_C$  découplé**.

Le rôle des condensateurs  $C_e$  et  $C_s$  sont des capacités de liaison alors que  $C_c$  est la capacité de découplage (élimine l'effet de la résistance  $R_c$  en dynamique en régime petits signaux).

Montage Collecteur commun  $R_C$  découple

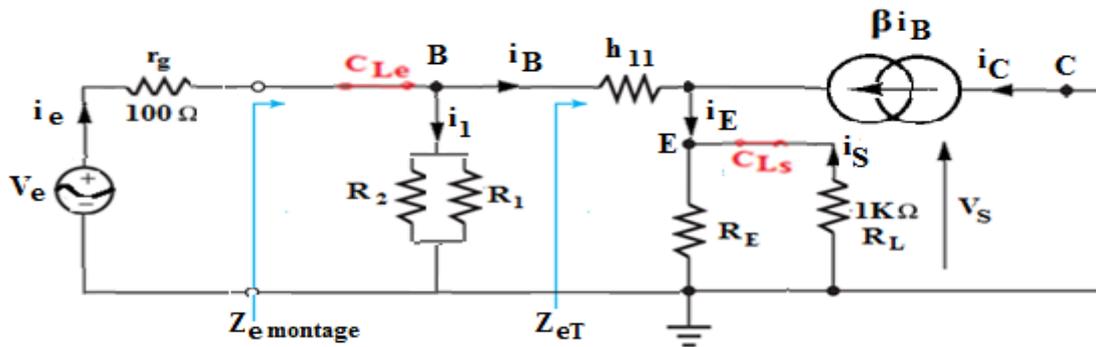


Schéma équivalent en dynamique (Petis signaux)

## 4. Paramètres de l'amplificateur :

### a) Gain en tension en charge :

$$A_v = \frac{V_S}{V_e}, \text{ on pose } R_B = (R_1 // R_2) = \frac{130K * 15K}{145K} = 13.45K$$

$$V_S = (R_E // R_L) i_E \Rightarrow V_S = (R_E // R_L) * (\beta + 1) i_B \dots (1)$$

$$V_{RB} = [h_{11} + (R_E // R_L)(\beta + 1)] i_B = Z_{eT} * i_B \quad (2) \Rightarrow Z_{eT} = [h_{11} + (R_E // R_L)(\beta + 1)]$$

$$V_e = V_{RB} + r_g i_e \Rightarrow V_{RB} = V_e - r_g * i_e \quad (3)$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \text{Noeud B: } i_e = i_1 + i_B \Rightarrow i_B = i_e - i_1 \quad (4) \\ i_1 = \frac{\frac{1}{R_B}}{\frac{1}{R_B} + \frac{1}{Z_{eT}}} i_e = \frac{Z_{eT}}{(Z_{eT} + R_B)} i_e \quad (5) \dots \dots \text{Diviseur de courant.} \end{array} \right.$$

$$(5) \text{ dans } (4) \text{ Donne: } i_B = i_e - i_1 = i_e \left( 1 - \frac{Z_{eT}}{(Z_{eT} + R_B)} \right) = i_e \left( \frac{R_B}{(Z_{eT} + R_B)} \right) \dots \dots (6)$$

$$\Rightarrow i_e = i_B \left( \frac{Z_{eT} + R_B}{R_B} \right) \quad (7)$$

(2) et (7) dans (3) donne :

$$V_e = V_{RB} + r_g i_e \Rightarrow V_e = [Z_{eT} + r_g * \left( \frac{Z_{eT} + R_B}{R_B} \right)] i_B \quad (8)$$

$$\frac{(1)}{(8)} \Rightarrow A_v(\text{en charge}) = \frac{V_S}{V_e} \Rightarrow A_v = \frac{(R_E // R_L) * (\beta + 1)}{Z_{eT} + r_g * \left( \frac{Z_{eT} + R_B}{R_B} \right)}$$

$$R_E // R_L = \frac{0.6K * 1K}{1.6K} = 0.375K\Omega$$

$$\Rightarrow Z_{eT} = [h_{11} + (R_E // R_L)(\beta + 1)] = [0.5K + (0.375K * 51)] = 19.625K\Omega$$

$$\Rightarrow A_v(\text{en charge}) = \frac{V_S}{V_e} \Rightarrow A_v = \frac{0.375K * 51}{19.625K + 100 * \left( \frac{19.625K + 13.45K}{13.45K} \right)} = 0.96 \leq 1$$

b) Gain en tension à vide :

$$\Rightarrow A_v(\text{à vide}) = \frac{V_S}{V_e} \Rightarrow A_v = \frac{R_E * (\beta + 1)}{Z_{eT} + r_g * \left(\frac{Z_{eT} + R_B}{R_B}\right)}$$

$$\Rightarrow A_v(\text{à vide}) = \frac{V_S}{V_e} \Rightarrow A_v = \frac{0.6K * 51}{19.62K + 100 * \left(\frac{19.62K + 13.45K}{13.45K}\right)} = 1.53$$

c) Impédance d'entrée :

$$Z_e = \frac{V_e}{i_e} \Big|_{\text{pour } i_s = 0}$$

$$Z_{eT} = \frac{V_B}{i_B} \Big| \Rightarrow Z_{eT} = [h_{11} + (R_E // R_L)(\beta + 1)] = 19.625K\Omega$$

$$\Rightarrow Z_{eMont} = \frac{V_e}{i_e} = [r_g + (R_B // Z_{eT})]$$

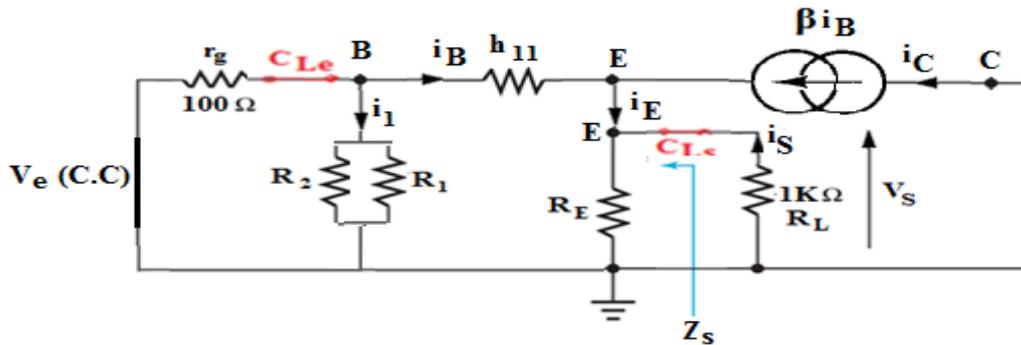
$$\Rightarrow Z_{eMont} = [r_g + (R_B // [h_{11} + (R_E // R_L)(\beta + 1)])]$$

$$\Rightarrow Z_{eMont} = \frac{V_e}{i_e} = [100 + 13.45K // 19.625K\Omega] = 8.08K\Omega \quad (Z_e \text{ est forte})$$

d) Impédance de sortie :

$$Z_S = \frac{V_S}{i_S} \Big|_{\text{pour } V_e = 0} \quad Z_S : \text{résistance de Thévenin vue par la charge } R_L$$

**Montage Collecteur commun  $R_C$  découplé**  
Calcul de  $Z_S$



**Schéma équivalent en dynamique (Petis signaux)**

$$\begin{cases} \text{Noeud E: } \frac{V_S}{R_E} = i_S + i_E \quad \text{et} \quad V_S + [(r_g // R_B) + h_{11}]i_B = 0 \\ i_B = \frac{-V_S}{[(r_g // R_B) + h_{11}]} \quad \text{et} \quad i_E = (\beta + 1)i_B \\ \text{Noeud E: } \frac{V_S}{R_E} = i_S + (\beta + 1) \frac{-V_S}{[(r_g // R_B) + h_{11}]} \end{cases}$$

$$\Rightarrow V_S \left[ \frac{1}{R_E} + \frac{(\beta + 1)}{[(r_g // R_B) + h_{11}]} \right] = i_S \Rightarrow Z_S = \frac{V_S}{i_S} = \frac{1}{\left[ \frac{1}{R_E} + \frac{(\beta + 1)}{[(r_g // R_B) + h_{11}]} \right]}$$

$$Z_S = \frac{V_S}{i_S} = R_E // \frac{(r_g // R_B) + h_{11}}{(\beta + 1)} = 0.6K\Omega$$

Application numérique :

$$(r_g // R_B) = 99.261 \Omega; \quad \text{et} \quad \frac{(r_g // R_B) + h_{11}}{(\beta + 1)} = 11.75$$

$$\Rightarrow Z_S = \frac{V_S}{i_S} = R_E // \frac{(r_g // R_B) + h_{11}}{(\beta + 1)} = \frac{0.5K * 11.75}{0.5K + 11.75} = 11.48\Omega \quad (Z_S \text{ est faible})$$

**Bonne compréhension**