Nom: Prénom: Groupe: ECOLE POLYTECHNIQUE UNIVERSITAIRE DE NICE SOPHIA-ANTIPOLIS Note Université Cycle Initial Polytech Nice Première Année Sophia Antipolis Année scolaire 2013/2014 / 20 École d'ingénieurs DS électronique POLYTECH' analogique No4

Mardi 13 Juin 2014 CORRECTION Durée : 1h30

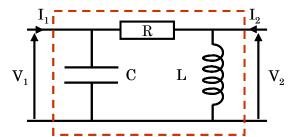
- Cours et documents non autorisés.
- □ Calculatrice de type collège autorisée
- □ Vous répondrez directement sur cette feuille.
- □ Tout échange entre étudiants (gomme, stylo, réponses...) est interdit
- □ Vous devez:
  - indiquer votre nom et votre prénom.
  - éteindre votre téléphone portable (- 1 point par sonnerie).

## **RAPPELS:**

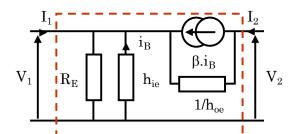
Impédance d'une capacité $C:1/(jC\omega)$ $[\Omega]$	Impédance d'une bobine $L:jL\omega$ [ $\Omega$ ]
Quadripôle: $\begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z_{11} \\ Z_{21} \end{bmatrix}$	$\begin{bmatrix} Z_{12} \\ Z_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$ $\begin{cases} V_1 = Z_{11}.I_1 + Z_{12}.I_2 \\ V_2 = Z_{21}.I_1 + Z_{22}.I_2 \end{cases}$
matrice impédance $\begin{bmatrix} V_2 \end{bmatrix}^- \begin{bmatrix} Z_{21} \end{bmatrix}$	$ Z_{22} \rfloor \lfloor I_2 \rfloor \qquad \qquad \lfloor V_2 = Z_{21}.I_1 + Z_{22}.I_2 $
Quadripôle: $ \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y_{11} \\ Y_{21} \end{bmatrix} $	$ \begin{array}{c c} Y_{12} & V_1 \\ Y_{22} & V_2 \end{array} $ $ \begin{cases} I_1 = Y_{11} \cdot V_1 + Y_{12} \cdot V_2 \\ I_2 = Y_{21} \cdot V_1 + Y_{22} \cdot V_2 \end{cases} $
matrice admittance $\begin{bmatrix} I_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Y_{21} \end{bmatrix}$	$ Y_{22} \rfloor \lfloor V_2 \rfloor                                  $
$\begin{array}{c} \textbf{collecteur} \\ \textbf{base} \\ \hline V_{\text{CE}} \\ \hline V_{\text{CE}} \\ \hline V_{\text{E}} \\ \hline V_{\text{E}$	$\begin{array}{c c} & i_b & i_c \\ \hline v_{BE} & R_S & \\ \hline \end{array}$
émetteur	Schéma électrique équivalent du transistor
Transistor NPN	bipolaire NPN en régime de petit signal sans h <sub>oe</sub>

## EXERCICE I : Quadripôles (6 pts)

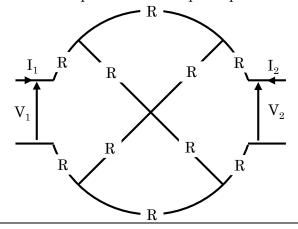
- I.1. Par la méthode de votre choix, déterminer les paramètres impédances de ce quadripôle :
- $(0.25 \text{ pt}) \text{ Z}_{11} = 2R$
- $egin{array}{c|ccccc} I_1 & & & I_2 \\ \hline R & & R & & V_2 \\ \hline \end{array}$
- $(0.25 \text{ pt}) \ Z_{12} = \frac{R}{}$
- $(0.25 \text{ pt}) \ Z_{21} = \frac{R}{}$
- (0.25 pt)  $Z_{22} = 2R$
- 1 I.2. Par la méthode de votre choix, déterminer les paramètres admittances de ce quadripôle :
- (0.25 pt)  $Y_{11} = jC\omega + 1/R$



- (0.25 pt)  $Y_{12} = -1/R$
- (0.25 pt)  $Y_{21} = -1/R$
- (0.25 pt)  $Y_{22} = 1/R + 1/jL\omega$
- IV.3. Par la méthode de votre choix, déterminer les paramètres admittances de ce quadripôle :
- $Y_{11} = 1/R_E + (1 + \beta)/h_{ie} + h_{oe}$



- $Y_{12} = h_{oe}$
- $Y_{21} = -\beta/h_{ie} h_{oe}$
- $Y_{22} = h_{oe}$
- **I.5.** Par la méthode de votre choix, déterminer 2 des 4 paramètres impédances de ce quadripôle :
- (0.5 pt)  $Z_{11} = 7R/2$



(0.5 pt)  $Z_{12} = R$ 

1

**I.6.** Par la méthode de votre choix, déterminer les paramètres impédances de ce quadripôle :

(0.25 pt)  $Z_{11} =$ 

(0.25 pt)  $Z_{12} =$ 

(0.25 pt)  $Z_{21} =$ 

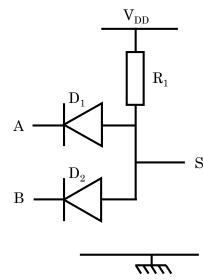
(0.25 pt)  $Z_{22} =$ 

## **EXERCICE II: Portes logiques (9pts)**

Dans cet exercice, le « 1 » logique correspond à  $V_{DD}$  et le « 0 » logique à 0 V (i.e. la masse). Une tension proche de  $V_{DD}$  sera considérée comme un « 1 » et une tension proche de 0 V comme un « 0 ». Les diodes ont une résistance  $R_S = 0$  et une tension de seuil  $V_S$ . Pour les transistors, il y a aussi la tension de saturation  $V_{CEsat} = 0$ . Les tensions de seuil des transistors et des diodes sont identiques. <u>Pour des circuits logiques</u>, <u>les transistors fonctionnent en régimes bloqué et saturé.</u>

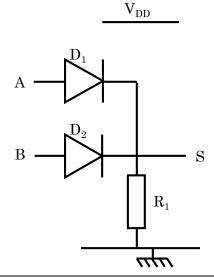
0.5

**II.1.** Soit la porte logique ci-dessous en technologie DL (Diode Logic). Compléter la table de vérité ci-contre.



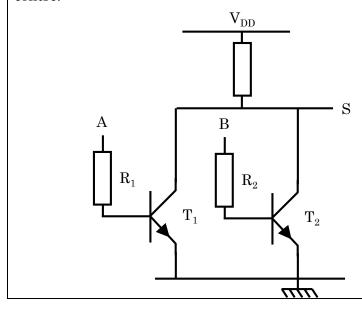
A	В	S
0	0	0
0	1	0
1	0	0
1	1	1

**II.2.** Soit la porte logique ci-dessous en technologie DL (Diode Logic). Compléter la table de vérité ci-contre.



A	В	S
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	1

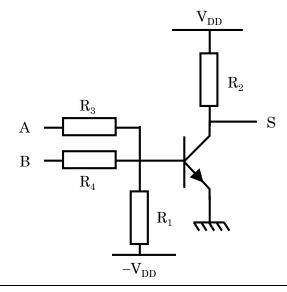
II.3. Soit la porte logique ci-dessous en technologie RTL (Resistor Transistor Logic). Compléter la table de vérité ci-contre.



A	В	S
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

1

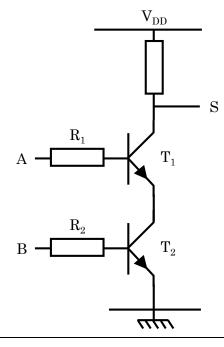
II.4. Soit la porte logique ci-dessous en technologie RTL (Resistor Transistor Logic). Compléter la table de vérité ci-contre.



A	В	$\mathbf{S}$
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

II.5. Soit la porte logique ci-dessous en technologie RTL (Resistor Transistor Logic). Compléter la table de vérité ci-contre.

1



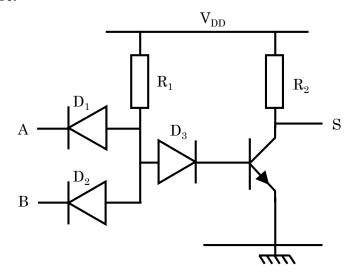
A	В	S
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0

5

1

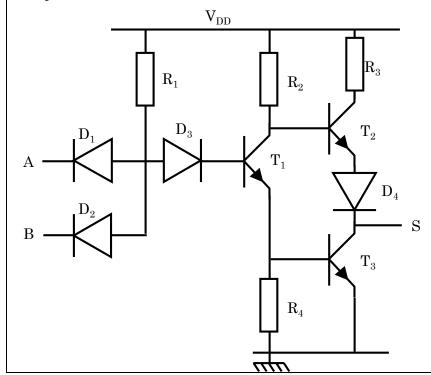
1

**II.6.** Soit la porte logique ci-dessous en technologie DTL (Diode Transistor Logic). Compléter la table de vérité ci-contre.



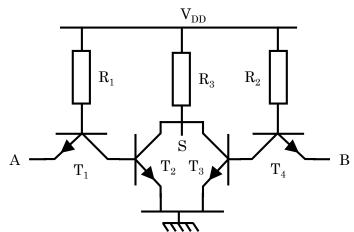
A	В	S
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0

**II.7.** Soit la porte logique ci-dessous en technologie TTL (Transistor Transistor Logic). Les diodes  $D_1$ ,  $D_2$  et  $D_3$  correspondent en fait à un transistor avec 2 émetteurs. Compléter la table de vérité ci-contre.



A	В	S
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0

II.8. Soit la porte logique ci-dessous en technologie TTL (Transistor Transistor Logic). Comme pour l'exercice (II.7), le transistor  $T_1$  fonctionnent comme 2 diodes, idem pour le transistor  $T_4$ . Compléter la table de vérité ci-contre.



A	В	$\mathbf{S}$
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

EXERCICE III: Petit amplificateur en classe A (5 pts)

Soit le petit amplificateur en classe A de la figure III.1. Les transistors ont un gain en courant  $\beta$ , une tension de saturation  $V_{CEsat}$  ainsi qu'une résistance  $R_S$  et une tension  $V_S$  pour la diode base-émetteur.  $h_{oe}$  sera négligée.

On rappelle que le HP est constitué d'une bobine et d'un aimant fixé à une membrane.

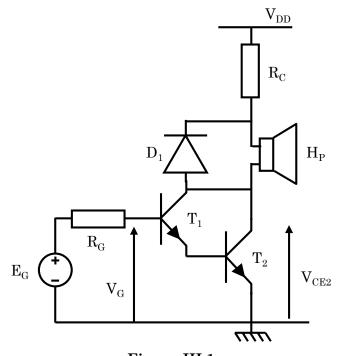


Figure III.1

- 0.5 III.1. Quel est le rôle de  $D_1$ ?
  - A Faire jolie
  - B X Dissiper l'énergie emmagasinée dans le HP quand T<sub>2</sub> est bloqué
  - C Dissiper l'énergie du générateur E<sub>G</sub> dans le générateur V<sub>DD</sub>
  - D Dissiper l'énergie de T<sub>1</sub> dans T<sub>2</sub>
  - III.2. Dans quel régime se trouvent les transistors pour pouvoir amplifier le signal E<sub>G</sub>(t) ?
    - A. Bloqué

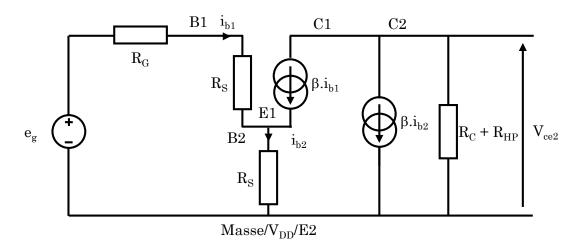
0.5

B. X Linéaire

C. Saturé

2.5

III.3. En vous aidant de la méthode des crayons de couleur et la méthode de l'index, donner le schéma petit signal du circuit de la figure (III.1). La diode  $D_1$  étant forcement bloquée, il ne faut pas la prendre en compte. Le HP sera considéré comme une résistance  $R_{HP}$ .



III.4. Déterminer l'expression du gain en tension que vous simplifierez en considérant  $\beta >> 1$ 

2

$$A_V = \frac{v_{ce2}}{e_g} = \frac{-\beta. \left(R_C + R_{HP}\right) \left(i_{b1} + i_{b2}\right)}{R_G + R_S. i_{b1} + R_S \left(1 + \beta\right) i_{b1}} = \frac{-\beta. \left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + R_S. i_{b1} + R_S \left(1 + \beta\right) i_{b1}} \approx -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = \frac{-\beta. \left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b1}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta R_S} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2 + \beta\right) i_{b2}}{R_G + \beta} = -\beta^2 \frac{\left(R_C + R_{HP}\right) \left(2$$