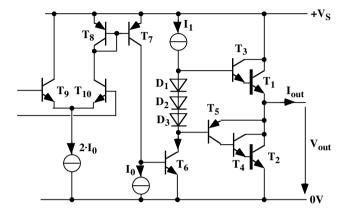
# Circuits et Systèmes Electroniques I Exercice supplémentaire: Ampli classe AB "Single Supply"

Soit le schéma simplifié d'un amplificateur classe AB intégré:



La structure particulière de l'ensemble  $T_2$ - $T_4$ - $T_5$  tient au fait que l'on ne peut pas faire de PNP de puissance intégré.

Tous les transistors (sauf ceux de puissance  $T_1$  et  $T_2$ ) et toutes les sources de courant:  $|V_{CEsat}| \approx 0.2 \text{ V}$ 

Le gain en tension en boucle ouverte est > 70 dB

## Caractéristiques de l'amplificateur intégré.

#### Déterminer:

- a) la tension de sortie minimum V<sub>out,min</sub>
- b) la tension de sortie maximum  $V_{out,max}$  en fonction de  $V_S$
- c) l'entrée non-inverseurse +, respectivement inverseuse -

### Réponses aux questions a) à c).

### Caractéristiques de l'amplificateur intégré

a) 
$$V_{out,min} = V_{BE2} + V_{BE4} + V_{CE5,sat} = 1.6 [V]$$

b) 
$$V_{out,max} = V_S - V_{I1,sat} - V_{BE3} - V_{BE1} = V_S - 1.6 [V]$$

c) La base de T<sub>10</sub> est l'entrée inverseuse car :

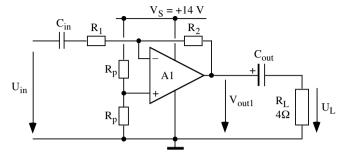
$$V_{B10}$$
  $\Rightarrow$   $I_{C10}$   $\Rightarrow$   $I_{C8}$   $\Rightarrow$   $I_{C7}$   $\Rightarrow$   $I_{B6}$   $\Rightarrow$   $I_{C6}$   $\Rightarrow$   $I_{B3}$   $\Rightarrow$   $I_{B1}$   $\Rightarrow$   $I_{out}$   $\Rightarrow$   $V_{out}$ 

La base de T<sub>9</sub> est l'entrée non-inverseuse car :

$$V_{B9}$$
  $\rightarrow$  =>  $I_{C9}$   $\rightarrow$  =>  $I_{C10}$   $\searrow$  =>  $I_{C8}$   $\searrow$  =>  $I_{C7}$   $\searrow$  =>  $I_{B6}$   $\searrow$  =>  $I_{C6}$   $\searrow$  =>  $I_{B3}$   $\rightarrow$  =>  $I_{B1}$   $\rightarrow$  =>  $I_{out}$   $\rightarrow$  =>  $V_{out}$   $\rightarrow$ 

## Ampli audio à une seule alimentation.

Pour faire un ampli audio d'autoradio avec une alimentation unique, on peut utiliser cet amplificateur intégré de la façon suivante:

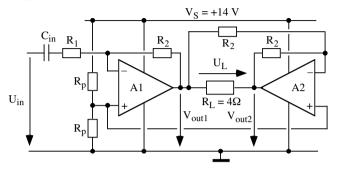


#### Calculer:

- d)  $V_{out1}$  au repos,  $V_{out1,max}$  et  $V_{out1,min}$ .
- e) En régime sinus en bande passante (impédance de C<sub>out</sub> négligeable): le courant de crête de sortie, la puissance maximum dans la charge, la puissance que doit pouvoir fournir l'alimentation et la puissance que doit pouvoir dissiper l'ampli intégré (on ne tient compte que du courant dans l'étage de sortie).
- c) La valeur de  $C_{out}$  pour avoir une fréquence de coupure basse  $f_L \approx 20$  Hz.
- g) Le rapport R<sub>2</sub>/R<sub>1</sub> pour avoir un gain en tension de 26 dB en bande passante.
- h) Avec des signaux carrés, la puissance maximum dans la charge, la puissance que doit pouvoir fournir l'alimentation et la puissance que doit pouvoir dissiper l'ampli intégré (on ne tient compte que du courant dans l'étage de sortie).

## Ampli audio en pont à une seule alimentation.

En utilisant deux de ces amplificateurs intégrés, on peut faire un montage dit en pont de la façon suivante:



### Calculer:

- i) Les relations  $V_{out1} = f(U_{in}, V_S)$ ,  $V_{out2} = f(U_{in}, V_S)$  et  $U_L = f(U_{in})$  en bande passante.
- j) En régime sinus en bande passante, le courant de crête de sortie, la puissance maximum dans la charge, la puissance que doit pouvoir fournir l'alimentation et la puissance que doit pouvoir dissiper chaque ampli intégré (on ne tient compte que du courant dans l'étage de sortie).
- k) Le gain en tension U<sub>L</sub>/U<sub>in</sub> en bande passante.
- Avec des signaux carrés, la puissance maximum dans la charge, la puissance que doit pouvoir fournir l'alimentation et la puissance que doit pouvoir dissiper chaque ampli intégré (on ne tient compte que du courant dans l'étage de sortie).

## Réponses aux questions d) à h).

### Ampli audio classe B à une seule alim

d) au repos (en continu) les capacités sont des circuits ouverts :

Le diviseur de tension formé des deux résistance  $R_p$  polarise l'entrée + de A1 à  $V_{+,redos} = V_S/2 = 7~V$ 

en continu A1 est en montage suiveur  $\Rightarrow$   $V_{out1,repos} = V_S/2 = 7 V$  selon a) et b) précédemment :

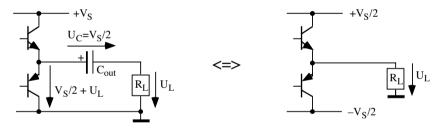
$$V_{out1,min} = 1.6 \text{ V}$$
  $V_{out1,max} = V_S - 1.6 = 12.4 \text{ V}$ 

e) En régime sinus :  $V_{out1} = V_S/2 + \hat{U}_{sin\omega t}$ 

Comme  $C_{out}$  élimine la composante continue, et que  $|Z_{cout}| = 1/\omega C_{out} << R_L$  en bande passante :

=> 
$$U_C = cst = V_S/2$$
 et  $U_L = \hat{U}sin\omega t$ 

Tout se passe comme si on avait deux alimentations symétriques  $+V_S/2$  et  $-V_S/2$ 



Un sinus étant symétrique :

 $\hat{U}_{max}$  = la plus petite des valeurs  $[(V_S/2 - V_{out1,min}) \text{ et } (V_{out1,max} - V_S/2)] = 5.4 \text{ V}$ 

$$\hat{I}_{out,max} = \hat{U}_{max} / R_L = 5.4/4 = 1.35 \text{ A}$$

$$P_{out.max} = U_{eff.max}^2 / R_L = \hat{U}_{max}^2 / 2R_L = 3.6 \text{ W}$$

La source d'alimentation +V<sub>S</sub> fournit les alternances positives de  $I_{out}$  (et accroît de  $\Delta Q$  la charge de  $C_{out}$  qui fournit les alternances négatives en restituant ce  $\Delta Q$ ):

$$\Rightarrow$$
  $P_{alim} = V_S \cdot I_{S,moy} = V_S \cdot \hat{I}_{out} / \pi$ 

$$P_{alim,max} = V_S \cdot I_{S,moy,max} = V_S \cdot \hat{I}_{out,max} / \pi = 6 \text{ W}$$

La puissance dissipé par A1 est maximum lorsque  $\hat{U} = V_S/\pi = 4.46 \text{ V}$  et non pour  $\hat{U}_{max}$  (théorie de la classe B, voir cours avec  $V_S = 2V_{CC}$ ):

$$P_{Q,max} = V_S^2 / 2\pi^2 R_L = 2.5 \text{ W}$$

Note: pour un ampli classe B, la puissance dissipée par l'étage de sortie est maximum lorsque la puissance de sortie est inférieure à son maximum, et donc :

 $P_{O,max} \neq P_{alim,max} - P_{out,max}$ 

$$f) \quad \frac{\underline{U}_L}{\underline{V}_{out1}} = \frac{j \omega R_L C_{out}}{1 + j \omega R_L C_{out}} \qquad \Rightarrow \qquad f_L = \frac{1}{2 \pi R_L C_{out}}$$

$$f_L = 20 \text{ Hz avec } R_L = 4 \Omega$$
 =>  $C_{out} = 2000 \mu \text{M}$ 

g) En bande passante ( $C_1$  = court-circuit pour les signaux alternatifs) A1 est monté en ampli inverseur, le gain en tension en boucle fermée est :

$$U_L/U_{in} = -R_2/R_1 = -20$$
 (26 dB) =>  $R_2 = 20 \cdot R_1$ 

h) Avec des signaux carrés :  $U_L = \pm U$  avec  $U_{max} = 5.4 \text{ V}$ 

$$P_{out,max} = U_{eff,max}^2 / R_L = U_{max}^2 / R_L = 7.3 \text{ W}$$

$$P_{alim,max} = V_S \cdot I_{S,moy,max} = V_S \cdot I_{out,max} / 2 = 9.5 \text{ W}$$

La puissance (moyenne) dissipé par A1 est maximum lorsque  $U = V_S/4 = 3.5 \text{ V}$  et non pour  $\hat{U}_{max}$  (= la puissance instantanée, car un carré a une valeur instantanée constante durant une demi-période):

$$P_{Q,max} = V_S^2/16R_L = 3.1 \text{ W}$$

## Réponses aux questions i) à l).

Montage en pont à une alimentation

i) Comme vu précédemment sous d) et e):

l'entrée + de AO1 est à 
$$V_{1+} = V_S/2$$

A1 est en suiveur en continu et en ampli inverseur pour les signaux alternatifs en bande passante :

$$=> V_{out1} = V_S/2 + G \cdot U_{in}$$
 avec :  $G = -R_2/R_1$ 

A2 a son entrée + à un potentiel fixe  $V_{2+} = V_S/2$ ,

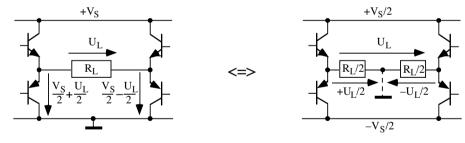
c'est un ampli non-inverseur pour  $V_{2+}$  et un ampli inverseur pour  $V_{out1}$  (continu + signaux alternatifs) :

$$=> V_{out2} = \frac{V_S}{2} \frac{R_2 + R_2}{R_2} - \frac{R_2}{R_2} V_{out1} = V_S - V_{out1} = \frac{V_S}{2} - G \cdot U_{in}$$

$$\Rightarrow$$
 U<sub>L</sub> = V<sub>out1</sub> - V<sub>out2</sub> = 2G·U<sub>in</sub>

j) En régime sinus :  $V_{out1} = V_S/2 + \hat{U}sin\omega t$   $V_{out2} = V_S/2 - \hat{U}sin\omega t$   $U_L = 2\hat{U}sin\omega t$ 

Tout se passe comme si on avait deux alimentations symétriques +V<sub>S</sub>/2 et -V<sub>S</sub>/2



Comme vu précédemment sous a) b) et e) :  $\hat{U}_{max} = 5.4 \text{ V}$ 

$$\hat{I}_{out,max} = 2\hat{U}_{max}/R_L = 2.7 \text{ A}$$

$$P_{out.max} = 4\hat{U}_{max}^2/2R_L = 14.6 \text{ W}$$

Note : pour la même charge et avec la même tension d'alimentation ce montage en pont peut fournir 4 fois plus de puissance que le montage simple, en plus on économise la grosse capacité  $C_{OUT}$ .

Lorsque  $I_{out} > 0$ , il sort de A1 en provenance de +V<sub>S</sub> et entre dans A2 pour aller à la masse.

Lorsque  $I_{out}$  < 0, il sort de A2 en provenance de +V<sub>S</sub> et entre dans A1 pour aller à la masse.

La source d'alimentation  $+V_S$  fournit donc un courant en forme de sinus redressé à double alternance :

$$P_{alim,max} = V_S \cdot I_{S,moy,max} = V_S \cdot \hat{I}_{out,max} \cdot 2/\pi = 24 \text{ W}$$

Par rapport au montage simple précédant, la puissance d'alimentation est multipliée par 4 comme la puissance dans la charge. La tension d'alimentation étant inchangée, le courant d'alimentation moyen est quadruplé.

La puissance dissipée par A1 (respectivement A2) est maximum lorsque :

$$\hat{U} = V_S/\pi = 4.46 \text{ V}$$
 (théorie de la classe B avec  $V_S = 2V_{CC}$  et une charge  $R_{IJ}/2$ )

$$P_{O,max} = V_S^2 / \pi^2 R_L = 5 \text{ W}$$

Par rapport au montage simple précédant, chaque ampli dissipe le double puisque le courant est double. La puissance totale dissipée par les deux amplis du pont est quadruplée, comme la puissance fournie à la charge  $R_L$ .

j) Comme vu au point i) le gain en tension en boucle fermée en bande passante
(C = court-circuit pour les signaux alternatifs) :

$$U_{I}/U_{in} = 2 \cdot G = -2 \cdot R_2/R_1 = -40$$
 (32 dB)

k) Avec des signaux carrés :

$$V_{out1} = V_S/2 \pm U$$
,  $V_{out2} = V_S/2 \mp U$  et  $U_L = \pm 2U$  avec  $U_{max} = 5.4 \text{ V}$ 

$$P_{out,max} = 4U_{max}^2/R_L = 29 \text{ W}$$

$$P_{alim,max} = V_S \cdot I_{S,mov,max} = V_S \cdot I_{out,max} = 37.8 \text{ W}$$

La puissance dissipée par A1 (respectivement A2) est maximum lorsque :

$$U = V_S/4 = 3.5 \text{ V}$$

$$P_{Q,max} = \frac{V_S^2/16}{R_L/2} = 6.1 \text{ W}$$