

1¹EXERCICES TRAITANT DE L'AMPLIFICATEUR OPERATIONNEL 1^o PARTIE

Tous les montages utilisent des amplificateurs opérationnels parfaits, alimentés sous les tensions d'alimentations : $V_{CC} = 15\text{ V}$ et $-V_{EE} = -15\text{ V}$. Ces amplificateurs travaillent dans le domaine linéaire. Les générateurs d'excitation sont sinusoïdaux.

- 1) On considère le montage de la figure 1. Déterminer, en justifiant, le gain en tension du montage en fonction de la position α du potentiomètre ($0 < \alpha < 1$).
Tracer le graphe du gain en tension en fonction de α .

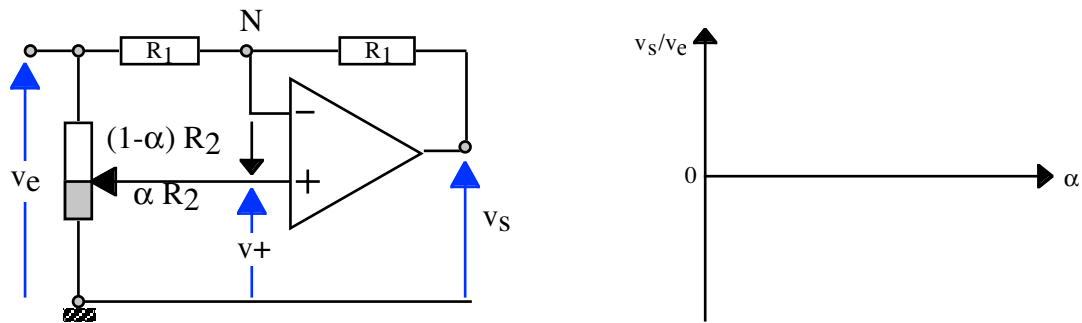


Figure 1

- 2) Soit le montage de la figure 2.
a - Déterminer en justifiant, l'expression du gain en tension du montage.
b - Ecrire l'expression de la résistance d'entrée R_e vue par le générateur d'excitation v_e .
Quelle particularité présente t-elle?

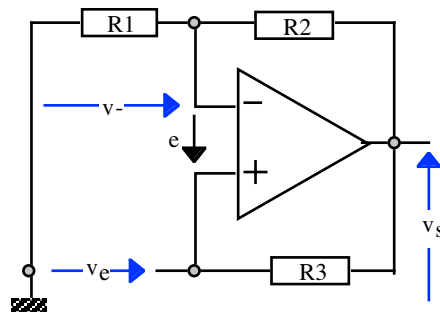


Figure 2

- 3) Pour le montage de la figure 3, en écrivant l'équation aux nœuds N_1 et N_2 , rechercher l'expression du courant i qui circule dans la résistance R_u en fonction des tensions d'entrées et de la résistance R_1 . Quelle fonction réalise ce montage ?

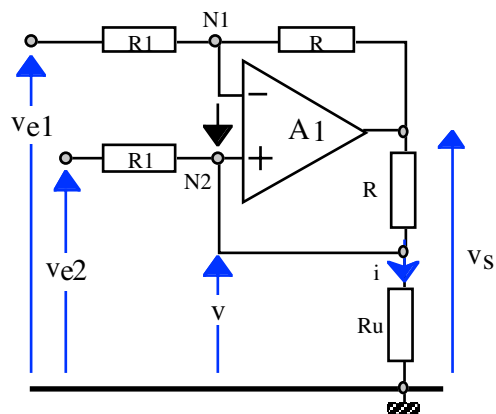


Figure 3

- 4) Déterminer l'expression du module et de l'argument du gain en tension du montage de la figure 4.
Tracer le graphe du déphasage $\Phi(v_s/v_e)$ en fonction de la fréquence.

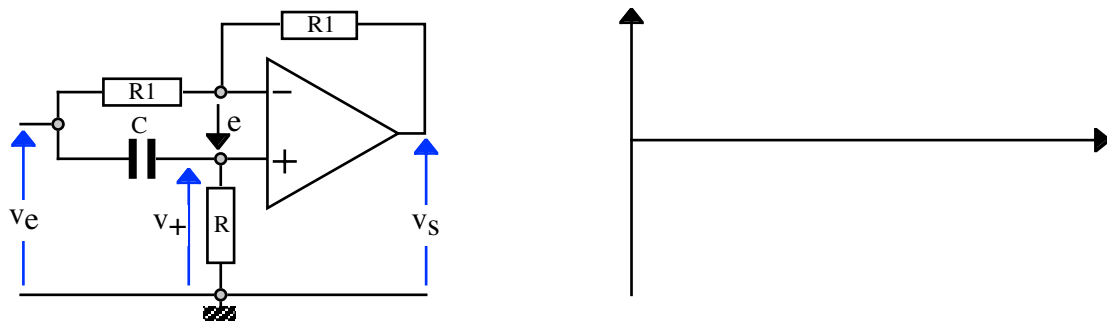


Figure 4

- 5) On considère le montage de la figure 5. En écrivant l'équation aux nœuds N_1 et N_2 , écrire l'expression de la tension de sortie v_{s2} en fonction des tensions d'entrées v_{e1} et v_{e2} . On utilisera de préférence les conductances. Quelle est la fonction réalisée par ce montage ?

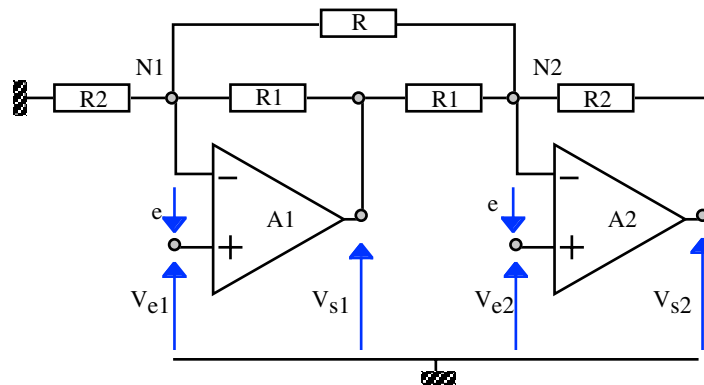


Figure 5

2° EXERCICES TRAITANT DE L'AMPLIFICATEUR OPERATIONNEL 2° PARTIE

Tous les montages proposés utilisent des amplificateurs opérationnels parfaits qui sont excités par un générateur sinusoïdal $e_g = E_{gm} \sin(\omega.t)$ (sauf le montage de la figure 4).

- 1) Déterminer l'expression de la fonction de transfert $T(\omega) = v_s/e_g$ du montage de la figure 1.

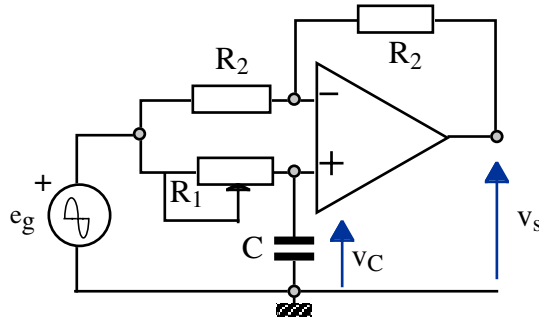


Figure 1

- 2) En déduire l'expression du module de $T(\omega)$ et du déphasage Φ de v_s par rapport à e_g .
On donne : $f = 10 \text{ KHz}$, $C = 10 \text{ nF}$ et $R_2 = 10 \text{ K}\Omega$. Calculer la valeur minimale et maximale que doit prendre la résistance R_1 pour obtenir un déphasage Φ variable de -10° à -80° .
- 3) On considère le montage de la figure 2. En analysant le montage associé à l'amplificateur A_1 , quelle relation simple lie les tensions v_{s1} et e_g ? Rechercher ensuite pour A_2 , une relation entre les tensions v_{s1} et v_{s2} en fonction de R_2 , C et ω .

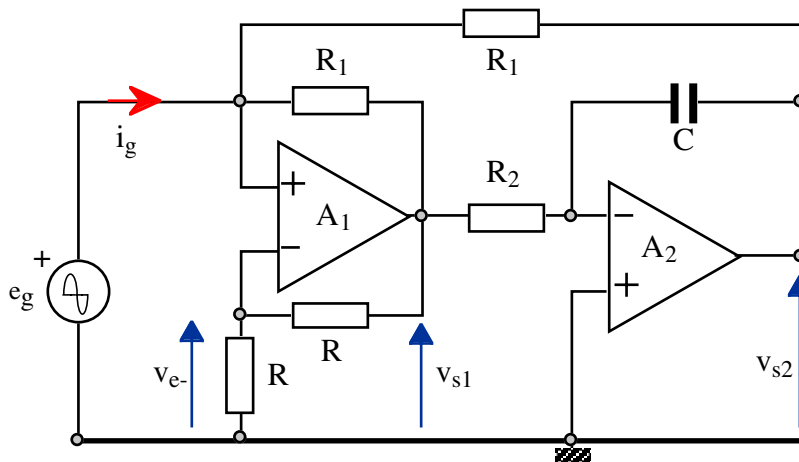


Figure 2

- 4) En déduire l'expression de l'impédance d'entrée Z_e du montage vue par le générateur d'attaque e_g .
Montrer que ce montage simule une self inductance L dont on donnera l'expression. Faire l'application numérique avec : $R_1 = R_2 = 1 \text{ K}\Omega$ et $C = 1 \text{ nF}$.
- 5) Déterminer l'expression de l'impédance d'entrée Z_e du montage de la figure 3 vue par le générateur e_g . Il convient d'organiser le résultat sous la forme : $Z_e = a - j b$.

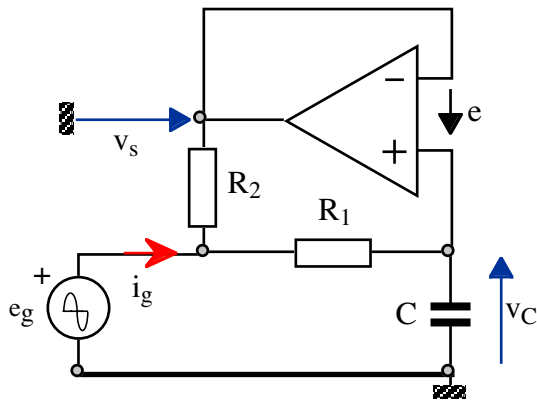


Figure 3

6) Montrer que Z_e est équivalent à une capacité $C_{\acute{e}q}$ en série avec une résistance $R_{\acute{e}q}$ dont on donnera les expressions en fonction des composants du montage.

Soit le montage de la figure 4 excité par une tension $v_e(t)$ non-sinusoidale.

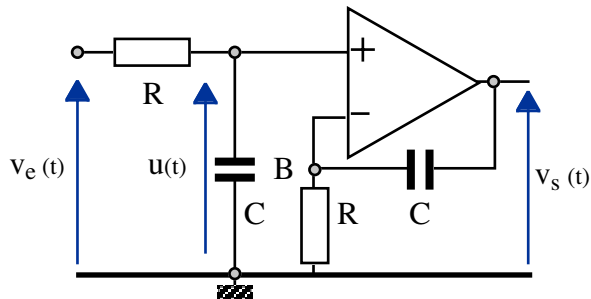


Figure 4

7) Ecrire l'équation différentielle liant au nœud A, les tensions $v_e(t)$ et $u(t)$.

8) Ecrire l'équation différentielle liant au nœud B, les tensions $v_s(t)$ et $u(t)$

9) En déduire l'expression de la tension de sortie $v_s(t)$ en fonction de R , C et $v_e(t)$. Quelle fonction réalise ce montage ?

CORRECTION 1° PARTIE

Q1 : Equation au nœud N : $\frac{v_e - v_+}{R_1} + \frac{v_s - v_+}{R_1} = 0$. Diviseur de tension : $v_+ = a \cdot v_e$ avec : $0 < a < 1$

$$\boxed{\frac{v_s}{v_e} = 2\alpha - 1}$$

le gain évolue linéairement de -1 à $+1$.

Q2a: Diviseur de tension : $v_- = v_e = v_s \frac{R_1}{R_1 + R_2}$ soit : $\frac{v_s}{v_e} = 1 + \frac{R_2}{R_1}$

Q2b : Si on nomme i_g le courant entrant, fourni par v_e et qui circule dans R_3 : $i_g = \frac{v_e - v_s}{R_3}$

On en déduit la résistance d'entrée du montage : $R_e = \frac{v_e}{i_g} = -\frac{R_1 R_3}{R_2}$

Ce montage présente une résistance d'entrée négative lorsque l'A.O.P. fonctionne dans sa zone linéaire. En fait le courant i_g débite dans le générateur v_e .

Q3 : Nœud N1 : $\frac{v_{e1} - v}{R_1} + \frac{v_s - v}{R} = 0$

Nœud N2 : $i = \frac{v_{e1} - v}{R_1} + \frac{v_s - v}{R}$ Soit : $\boxed{i = \frac{v_{e2} - v_{e1}}{R_1}}$

Ce montage est un amplificateur différentiel de transconductance délivrant un courant (indépendant de R_u) proportionnel à la différence des tensions d'entrées.

Q4 : Diviseur de tension : $v_+ = v_e \frac{R}{R + \frac{1}{j\omega C}}$ soit : $v_+ = v_e \frac{j\omega R}{1 + j\omega R C}$

Nœud N : $\frac{v_e - v_+}{R_1} + \frac{v_s - v_+}{R_1} = 0$

Finalement :

$$\boxed{\frac{v_s}{v_e} = \frac{-1 + j\omega R}{1 + j\omega R C}}$$

- Le module du gain est égal à 1.
- Argument : $\Phi_{v_s/v_e} = -2 \text{Arc tan}(\omega R C)$

Le déphasage évolue de 0 à $-\pi$.

Q5 : Nœud N1 : $-v_{e1} G_2 + (v_{s1} - v_{e1}) G_1 + (v_{e2} - v_{e1}) G = 0$

Nœud N2 : $(v_{s2} - v_{e2}) G_2 + (v_{s1} - v_{e2}) G_1 + (v_{e1} - v_{e2}) G = 0$. Conduit à :

$\boxed{v_{s2} = (1 + \frac{R_2}{R_1} + 2 \frac{R_2}{R})(v_{e2} - v_{e1})}$ Ce montage est un amplificateur de différence dont le gain peut être ajusté avec une résistance R variable.

CORRECTION 2° PARTIE

Q1 : On peut appliquer le théorème de superposition en supposant que l'on dédouble la tension e_g :

- La tension e_g est d'abord appliquée sur la résistance R_2 , alors que R_1 est réunie à la masse.
- La tension e_g est ensuite appliquée sur la résistance R_1 , alors que R_2 est réunie à la masse.

Dans chaque cas, on retrouve un amplificateur de base à savoir inverseur puis non-inverseur.

$$v_s = e_g \left(-\frac{R_2}{R_2}\right) + \frac{1}{1 + j\omega R_1 C} \left(1 + \frac{R_2}{R_2}\right)$$

Soit :

$$\boxed{\frac{v_s}{e_g} = \frac{1 - j\omega R_1 C}{1 + j\omega R_1 C}}$$

Q2 : Module et argument : $|T(\omega)| = 1$ $\Phi(f) = -2 \text{Arc tan}(2\pi f R_1 C)$
 $-10^\circ \rightarrow R_1 = 139 \text{ k}\Omega$ $-80^\circ \rightarrow R_1 = 1,33 \text{ k}\Omega$.

Q3 : Diviseur de tension : $v_{e-} = e_g = \frac{v_{s1}}{2}$ $v_{s1} = 2e_g$ $v_{s2} = -\frac{v_{s1}}{j\omega R_2 C}$

Q4 : Expression du courant i_g : $i_g = \frac{e_g - v_{s1}}{R_1} + \frac{e_g - v_{s2}}{R_1}$

Avec les relations précédentes, il vient : $Z_e = \frac{e_g}{i_g} = j\omega \left[\frac{R_1 R_2}{2} C \right]$ $L = \left[\frac{R_1 R_2}{2} C \right] = 0,5 H$

Q5 : Sachant que $v_s = v_c$: $i_g = (e_g - v_c) \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} \right)$

D'autre part : $v_c = e_g \frac{1}{1 + j\omega R_1 C}$

$$\boxed{Z_e = \frac{e_g}{i_g} = (R_1 // R_2) + \frac{1}{j\omega C \left(\frac{R_1 + R_2}{R_2} \right)}}$$

Q6 : $R_{eq} = R_1 // R_2$ et $C_{eq} = C \left(1 + \frac{R_1}{R_2} \right)$ Montage multiplicateur de capacité.

Q7 : $\frac{v_e(t) - u(t)}{R} - C \frac{du(t)}{dt} = 0$ $v_e(t) = u(t) + RC \frac{du(t)}{dt}$

Q8 : $-\frac{u(t)}{R} - C \frac{d(vs(t) - u(t))}{dt} = 0$

Q9 : Solution : $v_s(t) = \frac{1}{RC} \int v_e(t) dt + Cte$. Montage intégrateur non-inverseur.