

## 09

## Électricité

## 9.1 Énoncés

## ► Exercice 9.1 : Questions de cours

1. Indiquer les relations imposées par le fait qu'un amplificateur linéaire intégré (ALI ou Ampli-Op) soit considéré comme idéal et tracer sa caractéristique.
2. Définir la bande passante à  $-3 \text{ dB}$  d'un filtre (relations pour  $G_{dB}$  et  $H$ ).
3. Indiquer le comportement d'un condensateur de capacité  $C$  et d'une bobine d'inductance  $L$  lorsque la pulsation  $\omega$  tend vers 0 et  $\infty$ .

## ► Exercice 9.2 : Régime transitoire

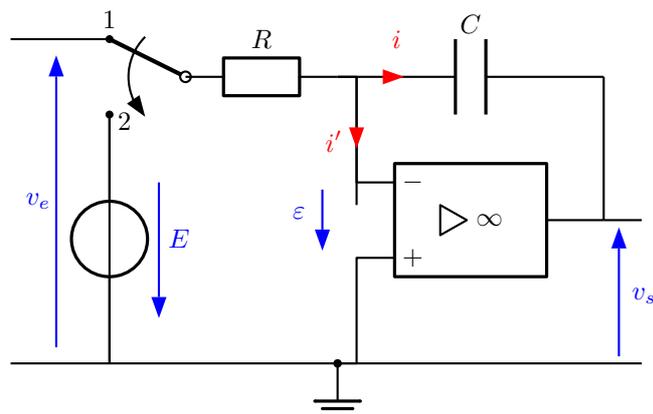
On réalise le circuit ci-contre, avec un amplificateur linéaire intégré utilisé en régime linéaire :

$$v_s = A \varepsilon \text{ avec } A \gg 1 \text{ et } i' = 0.$$

1. L'interrupteur  $K$  étant dans la position 1, montrer que :

$$v_e = f \left( R, C, A, v_s, \frac{dv_s}{dt} \right)$$

et déterminer la fonction  $f$ .



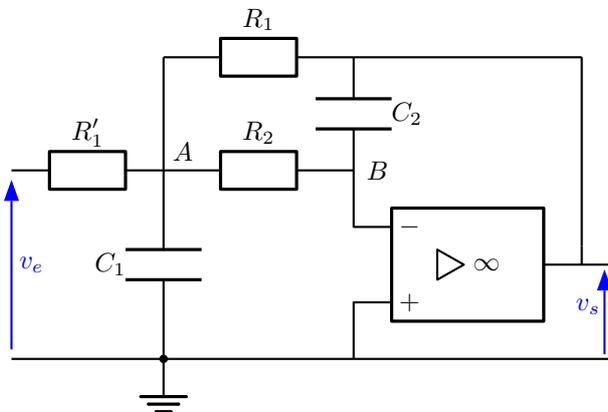
2. À partir de l'instant  $t = 0$ , l'interrupteur  $K$  est dans la position 1 pendant la durée  $t_1$ , puis dans la position 2 pendant la durée  $t_2$  avec  $v_s(t = 0) = 0$  et  $v_s(t = t_1 + t_2) = 0$ . Les tensions  $v_e$  et  $E$  sont constantes.

- (a) Exprimer  $v_e$  en fonction de  $t_1$ ,  $t_2$  et des caractéristiques du circuit.
- (b) Que devient cette expression si  $t_1$  et  $t_2$  sont très petits devant la quantité  $\tau = ARC$  ?

► **Exercice 9.3 : Filtre passe-bas**

1. Pour le montage représenté ci-dessous, l'amplificateur opérationnel étant parfait, déterminer les comportements basse fréquence (BF) et haute fréquence (HF) du filtre constitué.

2. Tracer le diagramme de Bode donnant  $G_{dB} = 20 \log \left| \frac{v_s}{v_e} \right|$  en fonction de  $\log \left( \frac{\omega}{\omega_0} \right)$  avec  $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{R_1 R_2 C_1 C_2}}$  et pour des valeurs de  $R_1, R_1', C_1, C_2$  et  $R_2$  telles que  $G_{dB}(\omega_0) = G_{dB}(0) - 3 \text{ dB}$ .



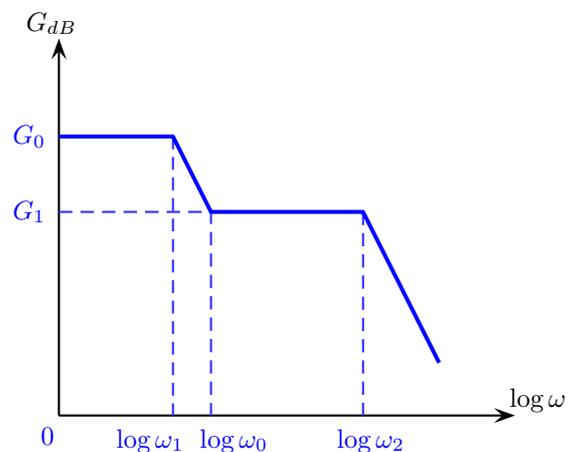
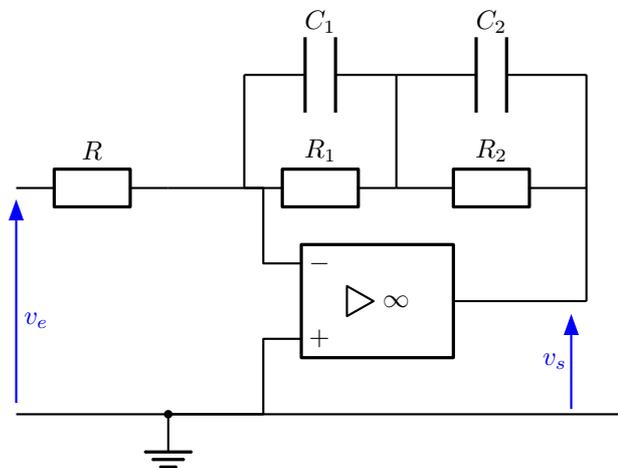
► **Exercice 9.4 : Diagramme de Bode asymptotique**

Le montage représenté ci-dessous fonctionne en régime linéaire, l'amplificateur opérationnel étant parfait. Le diagramme de Bode en amplitude  $G_{dB} = 20 \log \left| \frac{v_s}{v_e} \right|$  en fonction de  $\omega$  est représenté à côté.

On posera  $\omega_1 = \frac{1}{R_1 C_1}, \omega_2 = \frac{1}{R_2 C_2}, \omega_0 = \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2 (C_1 + C_2)}$  et  $H_0 = -\frac{R_1 + R_2}{R}$ .

Calculer  $\omega_1, \omega_2, \omega_0$  ainsi que  $G_1$  et  $G_0$ .

Commenter le diagramme asymptotique connaissant les pentes ( $-20 \text{ dB/décade}$ ).

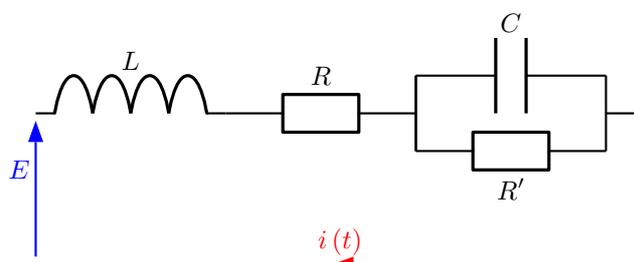


Application numérique :  $R_1 = 100 \text{ k}\Omega, R_2 = 10,0 \text{ k}\Omega, R = 1,00 \text{ k}\Omega, C_1 = 100 \text{ nF}$  et  $C_2 = 10,0 \text{ nF}$ .

► **Exercice 9.5 : Réponse à un échelon de tension**

On étudie le circuit ci-dessous auquel on applique une tension  $E$  constante à partir de l'instant  $t = 0$ .

1. Établir l'équation différentielle en  $i(t)$  pour  $t > 0$ .
2. Donner la solution de  $i(t)$  en régime pseudo-périodique en fonction de  $E, R, R', L, \lambda = \frac{1}{2} \left( \frac{R}{L} + \frac{1}{R' C} \right)$  et  $\omega$  à déterminer.



► **Exercice 9.6 : Réseau cubique**

Un réseau est constitué de douze conducteurs, de même résistance  $r$ , formant les arêtes d'un cube  $ABCDEFGH$ . Utiliser les propriétés de symétrie de ce réseau pour mettre en évidence les points de même potentiel, puis en déduire la résistance équivalente de ce réseau si on l'alimente :

- entre les sommets  $A$  et  $G$  extrémités d'une diagonale du cube,
- entre les sommets  $A$  et  $D$  consécutifs.

► **Exercice 9.7 : Filtre passe-haut**

Un filtre est caractérisé par sa fonction de transfert complexe qui caractérise un système du premier ordre généralisé :

$$\underline{H}(j\omega) = K \frac{1 + j \frac{\omega}{\omega_1}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_2}}$$

où  $\omega$  est la pulsation du signal d'entrée et  $K$ ,  $\omega_1$  et  $\omega_2$  sont des constantes positives ( $\omega_2 > \omega_1 > 0$ ).

- Représenter les diagrammes asymptotiques des variations du module de  $G$  (en décibels) et de l'argument  $\varphi$  de la fonction  $\underline{H}$  en fonction de  $\omega$  (courbe de module en coordonnées logarithmiques et courbe de phase en coordonnées semi-logarithmiques).
- On étudie le cas particulier  $K = \frac{\omega_1}{\omega_2} = \frac{1}{20}$ .
  - Tracer le diagramme de Bode de réponse fréquentielle du gain  $G_{dB}(\omega)$  en portant  $\omega$  sur l'échelle logarithmique dans l'intervalle  $\left[\frac{\omega_1}{100}, 100\omega_2\right]$ .
  - Tracer le diagramme de Bode de réponse fréquentielle de la phase  $\varphi(\omega)$  en coordonnées semi-logarithmiques.
  - Utiliser la symétrie de la courbe  $\varphi(\log \omega)$  pour déterminer la valeur de la pulsation  $\omega_0$  (en fonction de  $\omega_1$  et  $K$ ) pour laquelle l'argument  $\varphi(\omega)$  de la fonction de transfert est maximal.
- On applique à l'entrée du filtre (caractérisé par  $K = \frac{\omega_1}{\omega_2} = \frac{1}{20}$  et  $\omega_1 = 1000 \text{ rad.s}^{-1}$ ) la tension sinusoïdale  $u_e(V) = 2 \cos \omega t$ . Déterminer la réponse en tension  $u_s(t)$  à la sortie du filtre :
  - si le signal d'entrée est réglé sur la pulsation  $\omega = \omega_1$ ,
  - si le signal d'entrée est réglé sur la pulsation  $\omega = \omega_0$ .



— Le "Coup de pouce" —

**Exercice 2 :**

1.  $\Delta \varepsilon \neq 0$ . On trouve  $v_e = -E \frac{1 - e^{-t_2/\tau}}{1 - e^{-t_1/\tau}}$ .

**Exercice 3 :**

2. On peut appliquer le théorème de Millman au point  $A$ , entre  $R'_1$  et  $R_2$  ainsi que la loi des nœuds en  $B = E^-$ .

On trouve  $\underline{H} = \frac{H_0}{1 + 2j\alpha \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$  avec  $H_0 = -\frac{R_1}{R'_1}$  et  $\alpha = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{R_2 C_2}{R_1 C_1}} \left(1 + \frac{R_1}{R'_1} + \frac{R_1}{R_2}\right)$ .

**Exercice 6 :**

On trouve :

1.  $R_{\text{éq1}} = \frac{5}{7} R$ ,
2.  $R_{\text{éq2}} = \frac{6}{12} R$ ,

**Exercice 7 :**

- 2.(c) On trouve  $\omega_0 = \frac{\omega_1}{\sqrt{K}} = 4,47 \omega_1$ .
3. Pour  $\omega = \omega_1$ , on a  $G = 0,07$  et  $\varphi = 0,735 \text{ rad}$ .  
Pour  $\omega = \omega_0$ , on a  $G = 0,224$  et  $\varphi = 1,13 \text{ rad}$ .