

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 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 ω tend vers 0 et ∞ .

► Exercice 9.2 : Régime transitoire

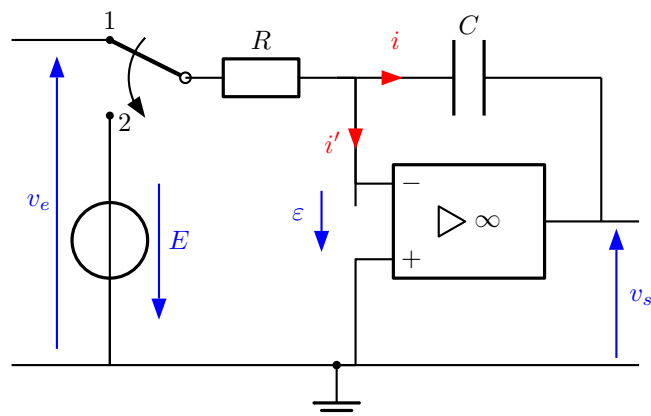
On réalise le circuit ci-contre, avec un amplificateur linéaire intégré utilisé en régime linéaire :

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

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 .



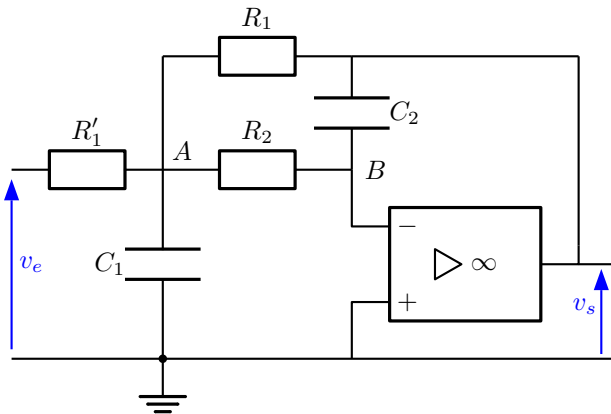
2. À partir de l'instant $t = 0$, l'interrupteur K est dans la position 1 pendant la durée t_1 , puis dans la position 2 pendant la durée t_2 avec $v_s(t = 0) = 0$ et $v_s(t = t_1 + t_2) = 0$. Les tensions v_e et E sont constantes.

- (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 $G_{dB}(\omega_0) = G_{dB}(0) - 3 \text{ dB}$.



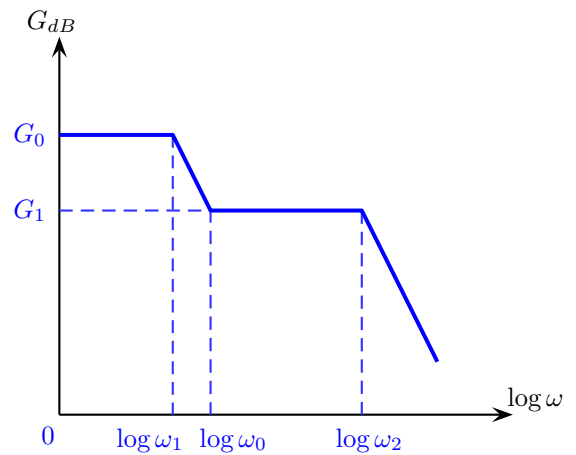
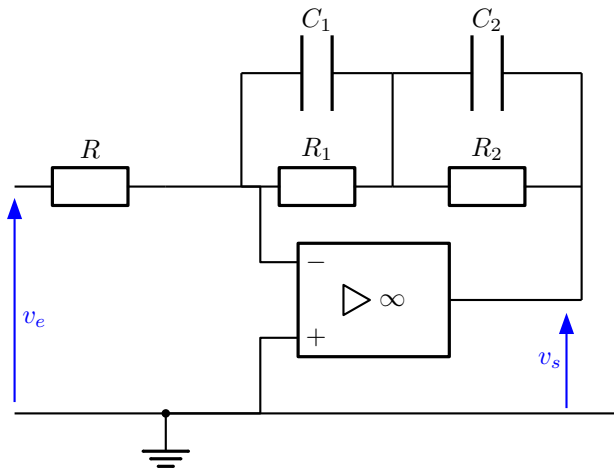
► **Exercice 9.4 : Diagramme de Bode asymptotique**

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 ω 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 dB/décade).

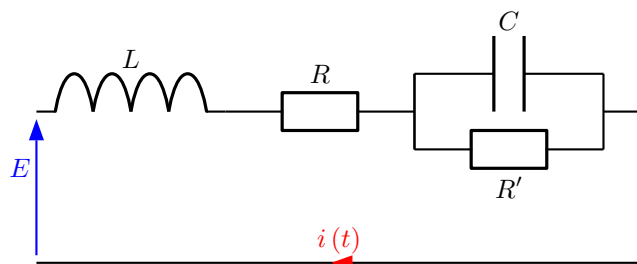


Application numérique : $R_1 = 100 \text{ k}\Omega, R_2 = 10,0 \text{ k}\Omega, R = 1,00 \text{ k}\Omega, C_1 = 100 \text{ nF}$ et $C_2 = 10,0 \text{ nF}$.

► **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 ω 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 ω est la pulsation du signal d'entrée et K , ω_1 et ω_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 φ de la fonction \underline{H} en fonction de ω (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 ω 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 ω_0 (en fonction de ω_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 $\varphi = 1,13 \text{ rad}$.