

**Exercice 1 Addition de deux signaux de même fréquence**

Supposons deux signaux sinusoïdaux  $S_1(t) = S_0 \cos(\omega t)$  et  $S_2(t) = S_0 \sin(\omega t)$ .

- ▶1. En utilisant les représentations complexes, calculer la somme  $S(t) = S_1(t) + S_2(t)$ .
- ▶2. Préciser l'amplitude et la phase à l'origine de ce signal.
- ▶3. Tracer les fonctions  $S_1(t)$ ,  $S_2(t)$  et  $S(t)$ ; vérifier le résultat précédent.
- ▶4. Si ces deux signaux sont deux tensions telles que  $S_1(t)$  soit la tension aux bornes d'une résistance et  $S_2(t)$  la tension aux bornes d'un second dipôle, en déduire la nature de ce second dipôle.

réponses : 2)  $\sqrt{2} S_0 \cos(\omega t - \pi/4)$

**Exercice 2 Circuits RC, RL et RLC série**

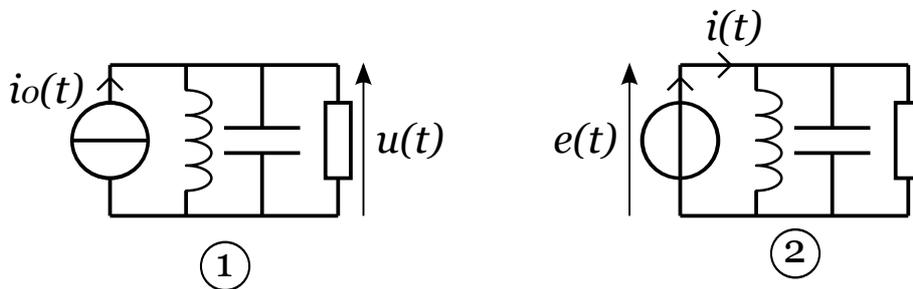
Pour toutes les questions ci-dessous, on suppose que le régime permanent du régime harmonique est établi et on établira l'amplitude complexe du courant, l'amplitude du courant, ainsi que la tangente de la phase à l'origine en fonction de  $\omega$  et des paramètres de la question.

- ▶1. On étudie le circuit RC série soumis à un générateur idéal de tension de fem  $e(t) = E \cos(\omega t)$ . Etablir l'expression de l'intensité du courant  $i(t)$  circulant dans ce circuit. On donne  $E = 10V$ ,  $\omega = 63 \cdot 10^2 \text{rad.s}^{-1}$ ,  $R = 1.0k\Omega$  et  $C = 0.16\mu F$ .
- ▶2. Même question pour un circuit RL série. On prendra les mêmes valeurs numériques et  $L = 91mH$ .
- ▶3. Même question pour un circuit RLC série et les mêmes valeurs numériques.

réponses : 1)  $I = \frac{E}{\sqrt{R^2 + (\omega C)^{-2}}}$ ,  $\phi = \arctan(\omega C R)$   
 2)  $I = \frac{E}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}}$ ,  $\phi = \arctan(\frac{\omega L}{R})$   
 3)  $I = \frac{E}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2 + (\frac{\omega}{C})^2}}$ ,  $\phi = \arctan(\frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R})$

**Exercice 3 Circuit RLC parallèle**

On considère un circuit composé de trois dipôles linéaires regroupés en parallèle : un résistor de résistance  $R$ , une bobine idéale d'inductance  $L$  et un condensateur idéal de capacité  $C$ . On suppose le régime permanent atteint.



- ▶1. Le circuit est alimenté par un générateur de courant fournissant une intensité  $i_0(t) = I_0 \cos(\omega t)$ .
  - Etablir l'expression de la tension aux bornes du résistor, de la bobine et du générateur.
  - Donner l'allure de la courbe représentant la variation de l'amplitude de la tension aux bornes du résistor  $U$  en fonction de  $\omega$ . Pour quelle valeur de  $\omega$  est-elle maximale?
  - Soit  $U^{max}$  la valeur maximale de  $U$ . On note  $\omega_1$  et  $\omega_2$  ( $\omega_1 < \omega_2$ ) les deux pulsations pour lesquelles  $U(\omega_{1,2}) = U^{max}/\sqrt{2}$ . Exprimer le facteur de qualité  $Q = \frac{\omega_0}{\omega_2 - \omega_1}$

en fonction de  $R$ ,  $L$  et  $C$ . Cette expression correspond-elle à celle du circuit RLC série. Commenter.

►2. Le circuit est alimenté par un générateur de

tension idéal de fem  $e = E \cos(\omega t)$ . Etablir l'expression de l'amplitude  $I$  de l'intensité traversant le générateur et donner l'allure de la courbe  $I(\omega)$ . Commenter.

réponses : 1)  $\frac{1}{Z} = \frac{1}{R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{j\omega C}{1 - \omega^2 LC + j\omega RC} \Rightarrow I = (r\ell)\bar{U}$   
 2)  $((\frac{r}{\omega} - \frac{\omega}{r})\partial\ell + 1)\frac{U}{Z} = (r\ell)\bar{I}$

**Exercice 4 Circuit RLC série - régimes transitoire et permanent en régime sinusoïdal forcé**

Considérons le circuit dipolaire RLC série du cours alimenté par une tension sinusoïdale ( $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$ ).

►1. Etablir que l'équation différentielle qui régit la tension aux bornes de la capacité  $C$  est :

$$LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} + RC \frac{du_C}{dt} + u_C = E_0 \cos(\omega t)$$

►2. Donner l'expression intrinsèque de cette équation différentielle en fonction de  $Q$ , facteur de qualité et de la pulsation propre  $\omega_0$ . Puis en fonction de  $\alpha$ , coefficient d'amortissement et de  $\omega_0$ .

►3. Etablir que

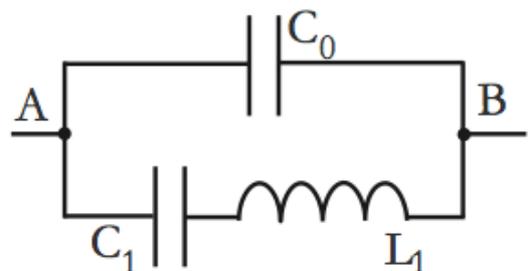
$$u_C(t) = E_0 \left[ \sin(\omega_0 t) - \frac{2\sqrt{3}}{3} e^{-\omega_0 t/2} \sin\left(\frac{\sqrt{3}}{2} \omega_0 t\right) \right],$$

lorsque le circuit vérifie les conditions suivantes : (a) le condensateur est initialement déchargé ; (b) l'intensité est nulle initialement ; (c) la pulsation du générateur est  $\omega = \omega_0$  ; (d) le coefficient d'amortissement vaut  $\alpha = 1/2$ .

**Exercice 5**

On alimente le dipôle AB avec une tension sinusoïdale de pulsation  $\omega$

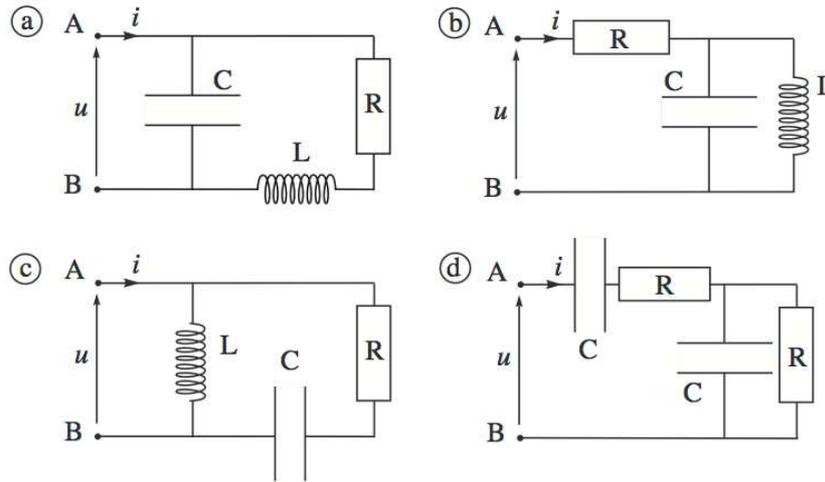
- 1. Déterminer l'impédance complexe de AB.
- 2. Tracer  $|Z| = Z(\omega)$ , puis montrer que cette courbe présente deux singularités pour les pulsations  $\omega_1$  et  $\omega_2$  ( $\omega_1 < \omega_2$ ) à déterminer.



réponses :  $\frac{(j\omega C_0)(1 - \omega^2 L_1 C_1)}{1 - \omega^2 L_1 C_1 + j\omega C_1} = \bar{Z}$

**Exercice 6 Calculs d'impédances**

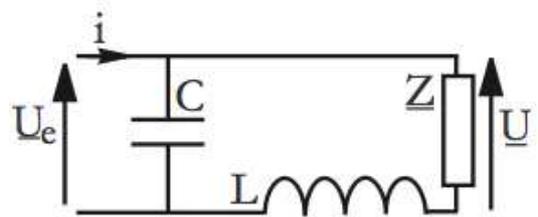
Déterminer l'impédance complexe  $Z$  du réseau dipolaire entre les bornes A et B dans les quatre cas suivants. En déduire à chaque fois le module  $Z$  ainsi que le déphasage de la tension  $u$  par rapport au courant  $i$ .



réponses :  $Z_c = R \frac{1 - LC\omega^2 + j\omega L/R}{1 - LC\omega^2 + j\omega L/R}$ ,  $Z_d = R \frac{1 - LC\omega^2 - j\omega RC}{1 - LC\omega^2 + j\omega L/R}$ ,  $Z_b = R \frac{1 - LC\omega^2 + j\omega RC}{1 - LC\omega^2 + j\omega L/R}$ ,  $Z_a = R \frac{1 - LC\omega^2 + j\omega RC}{1 - LC\omega^2 + j\omega L/R}$

**Exercice 7**

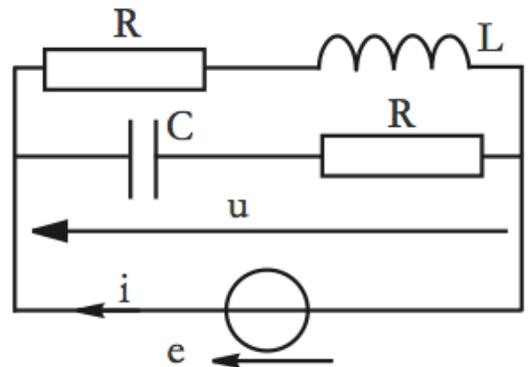
- 1. Exprimer  $\underline{U}$  en fonction de  $\underline{I}$ ,  $\underline{Z}$ ,  $L$ ,  $C$  et  $\omega$ , pulsation du régime sinusoïdal imposé à ce circuit.
- 2. A quelle condition sur  $L$ ,  $C$  et  $\omega$ , le déphasage entre  $\underline{U}$  et  $\underline{I}$  ne dépend-il pas de  $\underline{Z}$ ?



réponses :  $\underline{U} = \underline{Z} \underline{I} + j\omega L \underline{I} - \frac{1}{j\omega C} \underline{I}$

**Exercice 8**

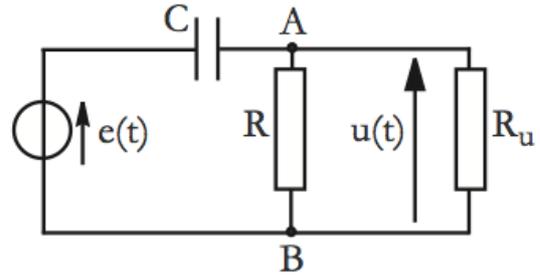
Sachant que  $e(t) = E_m \cos(\omega t)$ , trouver la condition pour que  $\underline{i}$  et  $\underline{u}$  soient en phase quelle que soit  $\omega$ .



réponses :  $R = \sqrt{\frac{L}{C}}$ , alors  $\underline{u} = \underline{i} R$

**Exercice 9 Réponse harmonique d'un dipôle**

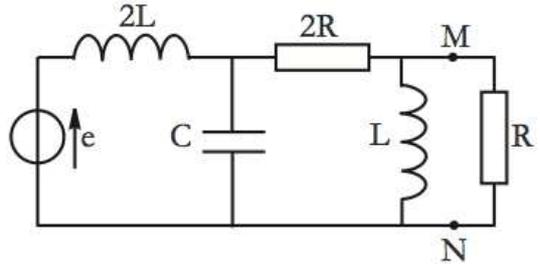
Déterminer la réponse harmonique  $u(t)$  du dipôle AB ( $R_u // R$ ) lorsqu'il est soumis à l'excitation sinusoidale  $e(t) = E_m \cos(\omega t)$ .



réponses : 
$$U_m = \frac{E_m}{\sqrt{1 + \frac{\omega^2 R^2 C^2}{1 + \omega^2 R_u^2 C^2}}}$$

**Exercice 10 Réseau à trois mailles**

On considère le réseau à trois mailles indépendantes alimenté par la source de tension alternative de f.e.m.  $e(t) = E\sqrt{2} \cos(\omega t)$ . La fréquence du générateur est réglée de façon à avoir  $L\omega = 1/C\omega = R$ .

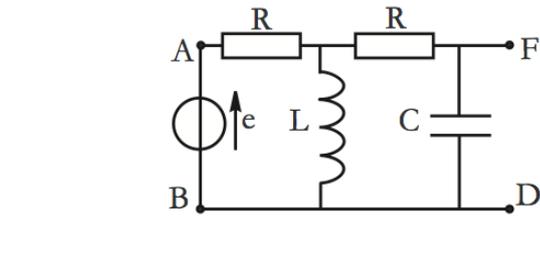


- 1. Déterminer toutes les caractéristiques de l'intensité du courant dans la résistance R.
- A.N. :  $E = 20 \text{ V}, R = 10 \Omega$ .

réponses :  $i(t) = 0.686 \cos(\omega t) - 1.82 \sin(\omega t) \text{ A}$ , où  $1.82 \text{ rad} = 104^\circ$ .

**Exercice 11 Modélisation de Thévenin**

On considère le circuit suivant alimenté entre A et B par une source de tension alternative sinusoidale de f.e.m. :  $e(t) = E\sqrt{2} \cos(\omega t)$



- 1. Déterminer les caractéristiques du générateur de tension (modèle de Thévenin) équivalent entre F et D sachant que  $\omega$  est telle que :  $LC\omega^2 = 1$  et  $RC\omega = 1$

réponses :  $\bar{E}_{th} = \frac{E}{2} \sqrt{1 - \frac{1}{2}} \angle -\frac{\pi}{4}$ , ce qui donne  $e_{th} = E\sqrt{2}/5 \cos(\omega t - 0.464 \text{ rad} = \arctan(-1/2))$ , cette f.e.m. est en série avec  $\bar{Z}_{eq} = R_{eq} + j\frac{C\omega}{1}$ , soit une résistance  $R_{eq} = 3R/5$  en série avec une capacité  $C_{eq} = 5C/4$ .

**Exercice 12 Modélisation d'un condensateur réel**

On considère un diélectrique imparfait (isolant imparfait) de permittivité complexe  $\epsilon = \epsilon_0(x' - jx'')$ , avec  $x'$  et  $x''$  deux réels positifs. C'est l'isolant d'un condensateur de capacité  $\underline{C} = \frac{\epsilon}{\epsilon_0} C_0$ . Ce condensateur est soumis à une tension sinusoidale  $u(t) = U_m \cos(\omega t)$ .

- 1. Exprimer l'impédance complexe du condensateur.
- 2. En déduire qu'on peut le considérer comme l'association d'un condensateur parfait de capacité  $C'$  et d'une résistance  $R'$  qu'on exprimera.

réponses : En choisissant  $R'$  et  $C'$  en parallèle, on a  $R' = \frac{x''}{C_0 \omega}$  et  $C' = C_0 x'$ .

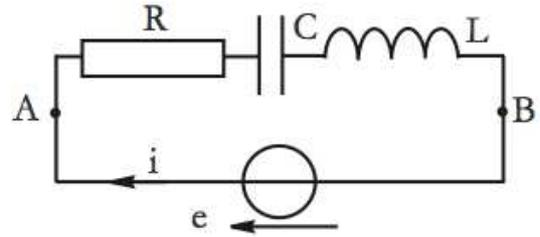
**Exercice 13 Grandeur efficace**

Calculer la valeur efficace  $S^{eff}$  de signaux périodiques alternatif 1) sinusoidal, 2) carré et 3) triangulaire en fonction de l'amplitude  $S^{max}$  du signal.

**Exercice 14 Puissance électrique (1)**

On donne  $R = 10\Omega$ ,  $L = 100\mu H$ ,  $C = 200\mu F$ ,  $\omega = 5.10^6 \text{ rad.s}^{-1}$ ,  $E_{eff} = 5V$ .

- 1. Déterminer et calculer : l'impédance complexe du dipôle AB, le facteur de puissance et la puissance moyenne dissipée.

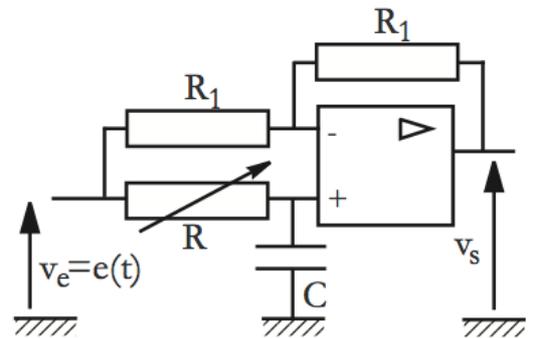
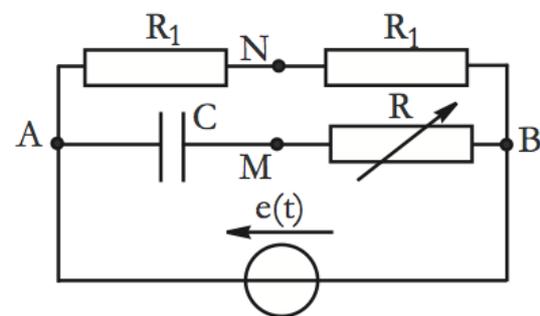


réponses :  $\frac{z(\omega RC/1-R/\omega L)+1}{1} \frac{R}{E_{eff}} = \langle P \rangle$ ,  $\frac{z(\omega RC/1-R/\omega L)+1}{1} = \phi \cos \phi$ ,  $(\frac{\omega C}{1} - \omega L)j + R = \bar{Z}$

**Exercice 15 Deux montages déphaseurs**

On considère les deux montages suivants alimentés par une tension alternative sinusoïdale  $e(t) = E\sqrt{2}\cos(\omega t)$ . L'A.O. est supposé idéal et fonctionne en régime linéaire.

- 1. Dans le premier montage (avec pont), montrer que la tension entre N et M,  $v = V\sqrt{2}\cos(\omega t + \phi)$ , a une valeur efficace indépendante de  $\omega$ . Calculer le déphasage  $\phi$  et donner ses variations en fonction de  $R$ .
- 2. Dans le 2nd montage (avec A.O.), calculer la tension de sortie  $v_s$ . En déduire la valeur efficace de cette tension et le déphasage  $\phi$  par rapport à  $v_e$ .
- 3. Quel rôle jouent ces deux montages ?

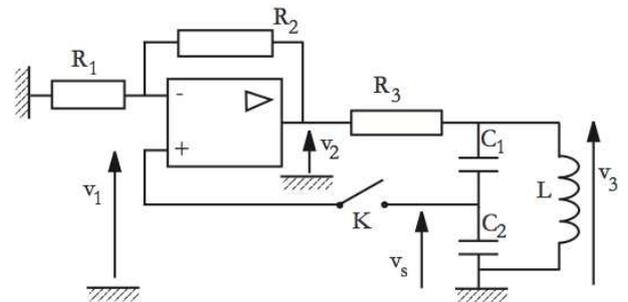


réponses : 1)  $\frac{(1+\omega RC/R)}{1-R/\omega L} \frac{R}{E} = \bar{v}/\bar{e}$  2)  $\frac{\omega RC/R+1}{1-R/\omega L} = \bar{v}_s/\bar{v}_e$

**Exercice 16 Oscillateur avec A.O.**

L'amplificateur opérationnel est idéal et fonctionne en régime linéaire.

- 1. K est ouvert. Exprimer (en supposant que les tensions existent et sont sinusoïdales)  $\frac{V_2}{V_1}$ ,  $\frac{V_3}{V_2}$ ,  $\frac{V_s}{V_3}$ .
- 2. K est fermé. Déterminer les conditions pour que le montage soit un oscillateur de pulsation  $\omega$ . Exprimer  $\omega$ .



réponses : 1)  $\frac{V_2}{V_1} = \frac{R_2}{R_1+R_2}$ ,  $\frac{V_3}{V_2} = \frac{j\omega L/\omega R_3}{(C_1+C_2)/(1-j\omega R_3(C_1+C_2))}$ ,  $\frac{V_s}{V_3} = \frac{C_1+C_2}{C_1}$

En multipliant les 3 relations de 1) entre elles, on trouve 1. Pour cela il faut  $(R_1 + R_2)/R_1 = (C_1 + C_2)/C_1$  et on a  $\omega^2 = (C_1 + C_2)/(LC_1C_2)$ . Le courant dans la branche de K reste nul. Les relations de 1) restent donc valables et désormais  $V_1 = V_s$ .