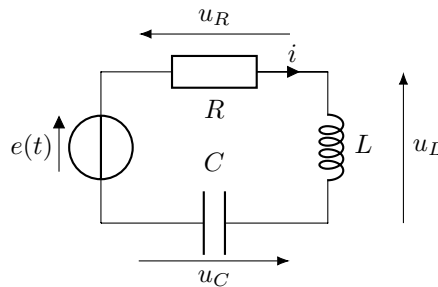


DS5 : Électricité – corrigé

Exercice 1 : CIRCUIT RLC SÉRIE



I - Réponse à un échelon de tension

- Pour $t < 0$ on est en régime permanent, la bobine se comporte comme un fil donc $u_L(0^-) = 0$ et le condensateur se comporte comme un interrupteur ouvert donc $i(0^-) = 0$. On en déduit que $u_R(0^-) = Ri(0^-) = 0$ et donc la loi des mailles donne $u_C(0^-) = 0$.
- La continuité de l'intensité qui traverse la bobine impose $i(0^+) = i(0^-) = 0$ donc $u_R(0^+) = 0$ et la continuité de la tension aux bornes du condensateur impose $u_C(0^+) = u_C(0^-) = 0$. La loi des mailles donne enfin $u_L(0^+) = E$.
- On applique la loi des mailles : $E = u_R + u_C + u_L$, la loi d'Ohm : $u_R = Ri$, du condensateur : $i = C \frac{du_C}{dt}$ et de la bobine $u_L = L \frac{di}{dt}$. En combinant les trois (en partant de la loi de la bobine) on obtient l'équation différentielle :

$$\frac{d^2 u_L}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{du_L}{dt} + \frac{1}{LC} u_L = 0$$

- La pulsation propre du circuit est $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ et le facteur de qualité est $Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$.
- D'après le graphique on trouve $E \simeq 4 \text{ V}$, $\omega_0 = 2\pi f \simeq 10^5 \text{ rad/s}$ et $Q \simeq 10$.
- On a $\omega_0^2 \simeq 10^{10} \text{ s}^{-2} = \frac{1}{LC}$. On peut donc par exemple prendre $L = 0,1 \text{ mH}$ et $C = 1 \text{ }\mu\text{F}$. Dans ces conditions on a $R = \frac{1}{Q} \sqrt{\frac{L}{C}} = \frac{1}{10} \sqrt{\frac{0,1}{1 \times 10^{-3}}} = 1 \text{ }\Omega$.

II - Régime sinusoïdal forcé

- $\underline{e}(t) = E e^{j(\omega t + \varphi)}$.
- On a un pont diviseur de tension formé par l'impédance Z_L en série avec Z_C et Z_R . On a donc

$$\underline{u}_L = \underline{e} \frac{Z_L}{Z_L + Z_R + Z_C} = \underline{e} \frac{jL\omega}{jL\omega + \frac{1}{jC\omega} + R}$$

Avec les expressions de ω_0 et Q données on trouve bien :

$$\underline{u}_L = \underline{e} \frac{jQ \frac{\omega}{\omega_0}}{1 + jQ \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)}$$

- On a :

$$U(\omega) = |\underline{u}_L| = E \frac{Q \frac{\omega}{\omega_0}}{\sqrt{1 + Q^2 \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)^2}}$$

On a $U(\omega_0) = QE$

- Lorsque le facteur de qualité est grand, on a $U(\omega_0) > E$ il se produit un phénomène de résonance
- Le déphasage est $\varphi = \arg(\underline{u}_L) - \arg(\underline{e})$ soit :

$$\varphi = \arg \left(\frac{jQ \frac{\omega}{\omega_0}}{1 + jQ \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)} \right) = \frac{\pi}{2} - \arctan \left(Q \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right) \right)$$

Lorsque $\omega = \omega_0$, $\varphi = \frac{\pi}{2}$.

Exercice 2 : DIPÔLE INCONNU

1. On trouve graphiquement $U_m = 5\text{ V}$ et $V_m = 3,5\text{ V}$.
2. La période du signal est $T = 6,3 \times 10^{-2}\text{ s}$ et donc la pulsation est $\omega = \frac{2\pi}{T} = 100\text{ rad/s}$.
3. La tension v augmente avant la tension u donc elle est en avance et φ est positif.
4. Graphiquement on trouve $\Delta t = 0,8 \times 10^{-2}\text{ s}$ et le déphasage est $\varphi = 2\pi \frac{0,8}{6,3} \simeq 0,8\text{ rad}$.
5. La loi d'Ohm donne directement $\underline{u} = R\underline{i}$.
6. Aux bornes du dipôle D on a $\underline{v} = \underline{Z}\underline{i}$. En utilisant l'expression de \underline{i} de la question précédente, on obtient : $\underline{Z} = R \frac{\underline{v}}{\underline{u}}$.
7. La question précédente donne directement $|\underline{Z}| = R \frac{|v|}{|u|} = R \frac{V_m}{U_m} = 70\ \Omega$. Et $\arg(\underline{Z}) = \arg(R) + \arg(v) - \arg(\underline{u}) = \arg(v) - \arg(\underline{u}) = \varphi$.
8. On a $X = Z \cos \varphi = 48,8\ \Omega$ et $Y = Z \sin \varphi = 50,2\ \Omega$. Pour fabriquer ce dipôle on peut utiliser une résistance de $48,8\ \Omega$ en série avec une bobine d'inductance L telle que $L\omega = 50,2\ \Omega$ soit $L \simeq 0,5\text{ H}$ (C'est une grosse bobine!).

Exercice 3 : ATTÉNUATEUR

1. Si le condensateur C_2 est absent et Z_1 est une résistance R_1 , on a un pont diviseur de tension et $v_s = \frac{R_2}{R_1 + R_2} v_e$.
Donc $k = \frac{R_2}{R_1 + R_2}$ et on trouve finalement $R_1 = \frac{1-k}{k} R_2$.
2. Si on garde $Z_1 = R_1$. L'impédance Z_2 équivalente au dipôle formé par R_2 et C_2 en parallèle est $Z_2 = \frac{R_2}{1 + jR_2 C_2 \omega}$.
On a toujours un pont diviseur de tension formé par Z_1 et Z_2 et $v_s = \frac{Z_2}{R_1 + Z_2} v_e = \frac{R_2}{R_1 + R_2 + jR_1 R_2 C_2 \omega} v_e$.
L'atténuation de la tension d'entrée dépend donc de la pulsation ω (quelle que soit la valeur de R_1).
3. Lorsque $\omega \rightarrow 0$ on retrouve le résultat de la première question : $v_s = \frac{R_2}{R_1 + R_2} v_e$ (On s'y attend, car à basse fréquence le condensateur se comporte comme un interrupteur ouvert, tout se passe comme s'il était absent).
Lorsque $\omega \rightarrow \infty$, $v_s \rightarrow 0$. On a donc un filtre passe-bas.
4. L'impédance du dipôle Z_1 est $Z_1 = \frac{R_1}{1 + jR_1 C_1 \omega}$.
Pont diviseur de tension : $v_s = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} v_e = k v_e$ donc $k = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2}$.
De manière similaire à la question 1 on trouve $Z_1 = \frac{1-k}{k} Z_2$, ou $\frac{1}{Z_1} = \frac{k}{1-k} \frac{1}{Z_2}$ soit $\frac{1}{R_1} + jC_1 \omega = \frac{k}{1-k} \left(\frac{1}{R_2} + jC_2 \omega \right)$
En identifiant les parties réelles et imaginaires, on trouve le résultat demandé soit : $R_1 = \frac{1-k}{k} R_2$ et $C_1 = \frac{k}{1-k} C_2$.