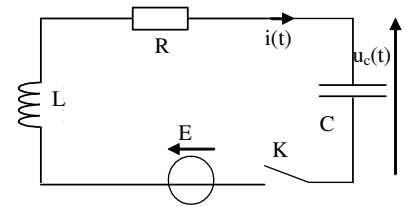


RLC série en réponse indicielle : résolution analytique, étude numérique et bilan énergétique.

Un circuit RLC série est soumis à un échelon de tension, au moyen du montage ci-contre.

On donne : $L = 125 \text{ mH}$; $C = 1,0 \text{ nF}$; R est réglable.
 $E = 4,0 \text{ V}$.



- Etablir l'équation du circuit et déterminer les conditions initiales sur $u(t)$ et sur sa dérivée temporelle.
- Déterminer sans calcul les valeurs finales de $u(t)$ et de sa dérivée.
- Tracer une allure de $u(t)$.
- Etablir un bilan énergétique sur l'ensemble du processus.
- Déterminer analytiquement l'expression de la tension $u(t)$ compte tenu des conditions initiales du circuit, que l'on mettra sous la forme :

$$u(t) = E + A \cdot \exp\left(\frac{-\omega_0 \cdot t}{2Q}\right) \cdot \cos\left(\omega_0 t \cdot \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} + \varphi\right)$$

en explicitant A et φ en fonction de E , ω_0 , Q et ω .

- Justifier que pour Q suffisamment grand on a : $\omega \approx \omega_0$; $A \approx E$ et $\varphi \approx 0$.
- Réaliser un tracé à la calculatrice de $u(t)$ pour $Q = 3$ et $Q = 10$.
- Pour $Q = 10$, déterminer au moyen du graphique précédent la valeur numérique de l'instant t_0 à partir duquel la réponse $u(t)$ vaudra E à 10% près.

Réponses :

- Mise en équation de la réponse indicielle du circuit RLC série.

$$L \frac{di}{dt} + R \cdot i(t) + u_c(t) = e(t) \quad \text{avec ici } e(t) = E \text{ pour } t > 0$$

Etudions sommairement la réponse $u_c(t)$ obtenue à la fermeture de l'interrupteur K , le condensateur étant supposé initialement déchargé :

Les conditions de continuité impliquent :

- la continuité en $t = 0$ de la tension sur le condensateur :
 $u_c(0_-) = 0 = u_c(0_+)$;
- la continuité de l'intensité traversant la bobine :
 $i(0_-) = 0 = i(0_+)$, avec $i(t) = C \cdot du_c/dt$ donc $du_c/dt(0_+) = 0$.

b) Pour $t \rightarrow \infty$ le condensateur tendra vers une charge constante, donc $i(\infty) \rightarrow 0$, et donc $du/dt(\infty) \rightarrow 0$. On obtient donc $u_c(\infty) \rightarrow E$.

c) Une étude analytique confirmerait ces résultats avec pour solution : $u_c(t) = u_{cSPEC} + u_{cSGESSM}(t)$.

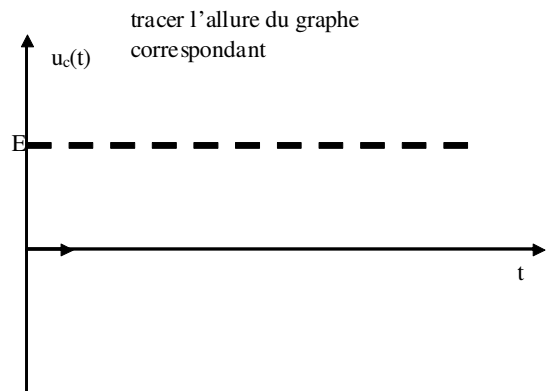
Le terme $u_{cSGESSM}$ correspond à la solution de régime libre dont les formes ont été établies en 4.3 du cours ;

le terme u_{cSPEC} est constant et vaut E .

$$u_c(t) = E + u_{cSGESSM}(t).$$

L'allure de la solution va dépendre des caractéristiques du circuit qui fixent la valeur de son facteur de qualité.

On aura selon le cas un régime apériodique, critique ou pseudo-périodique.



d) bilan énergétique.

Procédons maintenant au bilan énergétique :

De même que précédemment, l'équation du circuit est :

$$L \frac{di}{dt} + R.i(t) + u_c(t) = E$$

en multipliant chaque terme de tension par l'intensité $i(t)$, il vient l'équation en puissances :

$$L \frac{di}{dt} i(t) + R.i^2(t) + u_c(t)i(t) = E i(t)$$

L'énergie contenue dans la bobine est $\frac{1}{2} Li^2$ et celle dans le condensateur est $\frac{1}{2} Cu^2$

Le bilan énergétique peut s'écrire directement :

$$\Delta E_{\text{mag}} + \Delta E_{\text{élec}} = -W_{\text{joule}} + W_{\text{gén}}$$

où : ΔE_{mag} est la variation d'énergie magnétique sur le processus :

$$\Delta E_{\text{mag}} = \frac{1}{2} Li(\infty)^2 - \frac{1}{2} Li(0)^2$$

et $\Delta E_{\text{élec}}$ est la variation d'énergie électrique sur le processus :

$$\Delta E_{\text{élec}} = \frac{1}{2} Cu(\infty)^2 - \frac{1}{2} Cu(0)^2$$

$W_{\text{gén}}$ est l'énergie fournie par le générateur : $W_{\text{gén}} = \int_0^{\infty} E \cdot i(t) dt = \int_{q(0)}^{q(\infty)} E \cdot dq(t) = CE^2$

W_{joule} est l'énergie dissipée par le effet Joule dans le résistor.

On constate que la moitié de l'énergie fournie par le générateur aura été dissipée dans le résistor ; l'autre moitié se sera accumulée dans le condensateur ; en début et en fin de processus, la quantité d'énergie magnétique contenue dans la bobine sera nulle.

Remarque :

Le bilan entre les instants $t = 0$ et $t \rightarrow \infty$ peut se calculer un peu plus formellement, en partant de l'équation du circuit :

$$L \frac{di}{dt} + R.i(t) + u_c(t) = e(t) \quad \text{avec ici } e(t) = E \text{ pour } t > 0$$

que l'on multiplie par $i(t)$ et que l'on intègre dans le temps :

$$\int_0^{\infty} L \frac{di}{dt} i(t) dt + \int_0^{\infty} R.i^2(t) dt + \int_0^{\infty} u_c(t) C \frac{du_c}{dt} dt = \int_0^{\infty} EC \frac{du_c}{dt} dt$$

$$\text{soit : } \int_0^{\infty} Li(t) di + \int_0^{\infty} R.i^2(t) dt + \int_0^E Cu_c(t) du_c = \int_0^E EC du_c$$

$$\text{d'où finalement : } 0 + \int_0^{\infty} R.i^2(t) dt + \frac{1}{2} CE^2 = CE^2$$

e) La solution analytique est :

$$u(t) = E + A \cdot \exp\left(\frac{-\omega_0 \cdot t}{2Q}\right) \cdot \cos\left(\omega_0 t \cdot \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} + \varphi\right)$$

Q est un paramètre a-dimensionné.

Une étude analytique analogue à celle faite en cours donne, en tenant compte des conditions initiales :

$$\tan\varphi = -\omega_0/(2Q\omega) \quad \text{et} \quad A = -E/\cos\varphi$$

f) Dans des conditions de valeurs suffisantes de Q, on aura :

$$\omega = \omega_0 \cdot \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} \approx \omega_0$$

$\tan\varphi \approx 0$ et donc $\varphi \approx 0$

et par conséquent : $A = -E/\cos\varphi \approx -E$

$$u(t) = E - E \cdot \exp\left(\frac{-\omega_0 \cdot t}{2Q}\right) \cdot \cos(\omega_0 t)$$

g) Tracé pour différentes valeurs typiques par simulation au moyen de la calculatrice graphique :

$$Q = 3 \quad ; \quad Q = 10.$$

Nous choisissons une variable a-dimensionnée : $x = \omega_0 t$

On exécute le tracé de :

$$y(x) = u(t)/E = 1 - 1 \cdot \exp\left(\frac{-x}{2Q}\right) \cdot \cos(x)$$

h) En traçant $u(t)$ à la calculatrice, déterminer l'instant t_0 au-delà duquel $u(t)$ restera à moins de 10% d'écart de E, la valeur finale.

On donne $L = 125$ mH et $C = 1,0$ nF.

Pour $Q = 10$ on obtient ainsi graphiquement : $x = 41,4$

d'où : $t_0 = x/\omega_0 = x \cdot (LC)^{1/2} = 4,63 \cdot 10^{-4}$ s.