

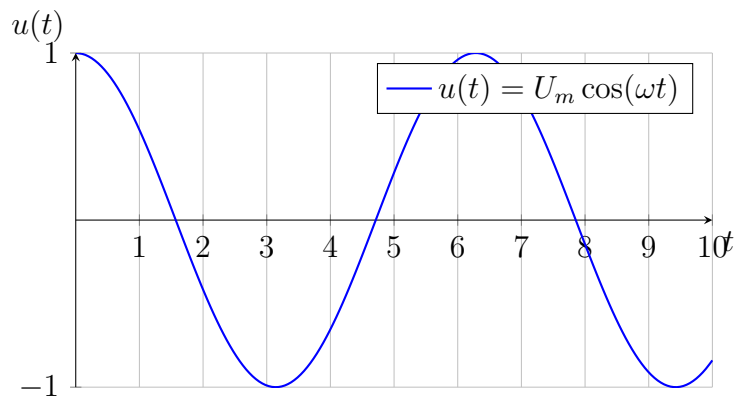
## Leçon N°4: Oscillations Forcées dans un Circuit RLC Série

### I Le Régime Alternatif Sinusoïdal

#### I.1 La Tension Alternative Sinusoïdale

La tension alternative sinusoïdale est une fonction du temps qui s'écrit sous la forme suivante :

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \phi_u) \quad (1)$$



#### I) Le régime alternatif sinusoïdal

##### 1) La tension alternative sinusoïdale

La tension alternative sinusoïdale est une fonction du temps, qui s'écrit sous la forme suivante :

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \phi_u)$$

$U_m$  : L'amplitude de  $u(t)$  en volts (V) ;

$\omega$  : La pulsation de  $u(t)$  en  $(\text{rad.s}^{-1})$  avec  $\omega = \frac{2\pi}{T} = 2\pi f$  ;

$(\omega t + \phi_u)$  : La phase de  $u(t)$  à l'instant  $t$  en (rad) ;

$\phi_u$  : La phase de la tension à l'origine des temps en ( $t=0$ ).

La tension efficace  $U$  d'une tension alternative sinusoïdale est donnée par la relation suivante :

$$U = \frac{U_m}{\sqrt{2}}$$

**Remarque :** Le voltmètre indique la valeur efficace de la tension et l'oscilloscope indique la tension maximale.

##### 2) Intensité du courant alternatif sinusoïdal

L'intensité du courant alternatif sinusoïdal est une fonction du temps qui s'écrit sous la forme suivante :

$$i(t) = I_m \cos(\omega t + \phi_i)$$

$I_m$  : L'amplitude ou l'intensité maximale du courant en ampère (A) ;

$\omega$  : La pulsation du courant en  $(\text{rad.s}^{-1})$  avec  $\omega = \frac{2\pi}{T} = 2\pi f$  ;

$(\omega t + \phi_i)$  : La phase de  $i(t)$  à l'instant  $t$  en (rad) ;

$\phi_i$  : La phase de l'intensité à l'origine des temps ( $t=0$ ).

L'intensité efficace  $I$  d'un courant alternatif sinusoïdal est donnée par la relation suivante :

$$I = \frac{I_m}{\sqrt{2}}$$

**Remarque :** L'ampèremètre indique la valeur efficace d'intensité.

### 3) Notion de la phase

On considère deux grandeurs alternatives sinusoïdales :

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \phi_u) \text{ et } i(t) = I_m \cos(\omega t + \phi_i)$$

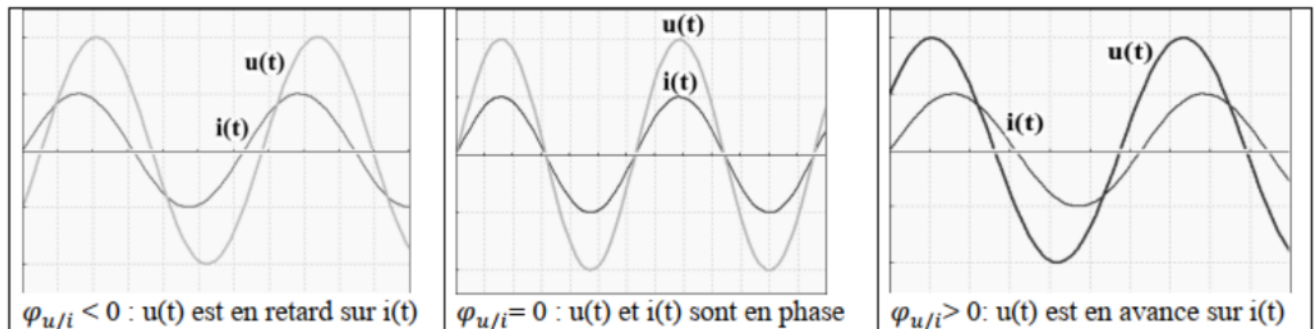
On appelle la phase de la tension  $u(t)$  par rapport à l'intensité  $i(t)$  :  $\phi_{u/i} = \phi_u - \phi_i$  (mesure l'avance et le retard de la tension  $u(t)$  par rapport à l'intensité  $i(t)$ )

Pour simplifier l'étude, on prend  $\phi_i = 0$  alors  $\phi_{u/i} = \phi_u$

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \phi_u) \Leftrightarrow u(t) = U_m \cos(\omega(t + \frac{\phi_u}{\omega}))$$

On appelle  $\frac{\phi_u}{\omega}$  le retard  $\tau = \frac{\phi_u}{\omega}$  avec  $\omega = \frac{2\pi}{T}$  donc  $\phi_{u/i} = \phi_u = \tau \frac{2\pi}{T}$

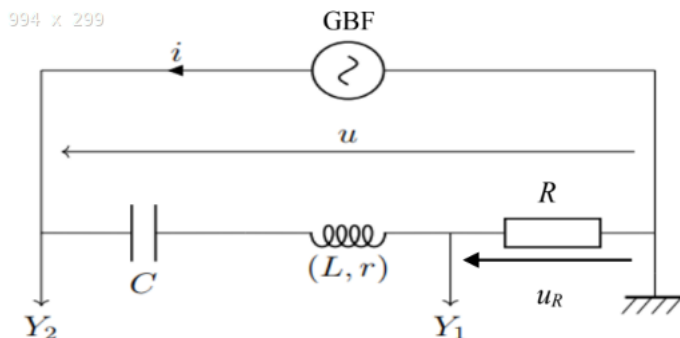
Pratiquement la mesure de  $\tau$  par l'oscilloscope nous permet de déterminer la valeur absolue de  $\phi_{u/i}$ .



## II) Etude expérimentale du circuit RLC série en régime alternatif sinusoïdal

### 1) Oscillations forcées dans un circuit RLC

On alimente le circuit RLC série avec un générateur basse fréquence (GBF) délivrant une tension sinusoïdale  $u(t) = U_m \cos(\omega t + \phi_u)$  et on visualise les tensions  $u_R(t)$  sur la voie  $Y_1$  et  $u(t)$  sur la voie  $Y_2$  d'un oscilloscope.



**Montage**



**Résultat**

En faisant varier la fréquence du GBF, on remarque, en utilisant les oscillogrammes, que les deux tensions  $u(t)$  et  $u_R(t)$  ont la même période (même fréquence), on dit que les oscillations de la tension  $u_R(t)$  sont imposées par le générateur, l'oscillateur n'est pas libre et les oscillations sont dites forcées.

**Conclusion**

- La fréquence des oscillations est imposée par le générateur : on dit que les oscillations sont forcées.
- Le générateur joue le rôle de l'excitateur.
- Le dipôle RLC en série joue le rôle du résonateur.
- L'excitateur fournit de l'énergie au résonateur pour compenser l'énergie perdue par effet Joule.

## 2) Notion d'impédance

L'impédance d'un dipôle est égale au quotient de la valeur efficace de la tension à ses bornes par la valeur efficace de l'intensité :

$$Z = \frac{U}{I} = \frac{U_m}{I_m}$$

L'impédance dépend de la fréquence du circuit.

L'unité de l'impédance dans le système internationale est  $\Omega$ .

**Remarque :** Théoriquement l'expression de l'impédance d'un circuit RLC à la fréquence  $f$  est :

$$Z = \sqrt{R^2 + (L2\pi f - \frac{1}{C2\pi f})^2}$$

## III) Phénomène de résonance d'intensité

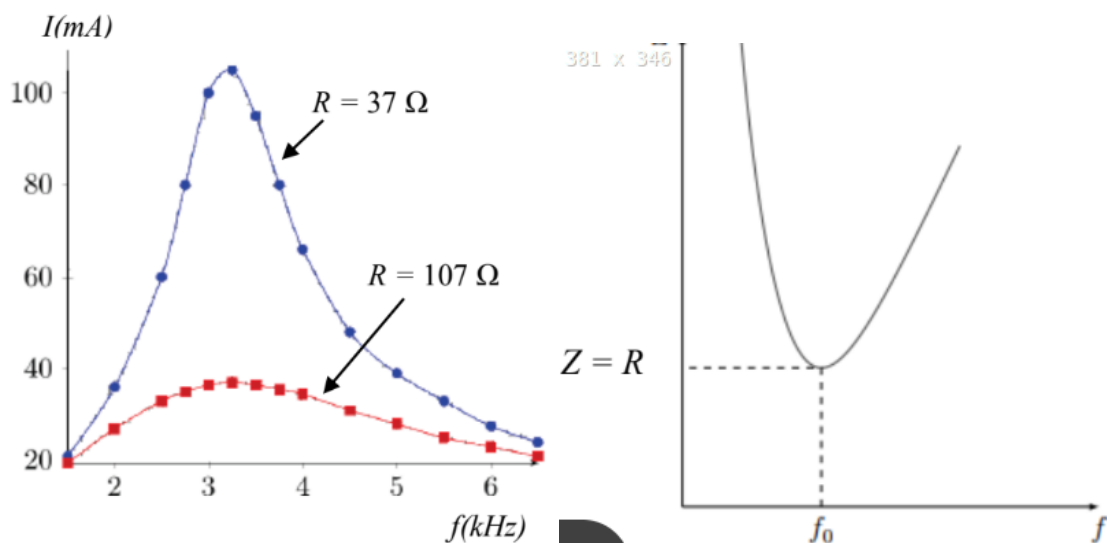
### 1) Phénomène de résonance

Lorsque la fréquence  $f$  d'excitateur prend une valeur égale à la fréquence propre  $f_0$  du résonateur, l'intensité efficace  $I$  du courant qui traverse le circuit sera maximale et égale à  $I_0$ , on dit dans ce cas que le circuit RLC série est en résonance.

$$\text{Donc : } f = f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

### 2) L'impédance du circuit RLC à la résonance

- À la résonance, l'intensité efficace  $I$  du courant qui traverse le circuit sera maximale alors l'impédance passe par la valeur minimale.
- À la résonance, l'impédance du circuit RLC est égale à la résistance globale du circuit :  $Z = R$



### Remarque

- À la résonance, le circuit RLC se comporte comme un conducteur ohmique de résistance  $R$ .
- À la résonance la tension aux bornes du condensateur est égale à la tension aux bornes de la bobine :

$$U_L = U_C \text{ donc } L\omega_0 = \frac{1}{C\omega_0} \Leftrightarrow L \cdot 2\pi f_0 = \frac{1}{C \cdot 2\pi f_0}$$

### 3) La phase à la résonance

À la résonance l'intensité  $i(t)$  et la tension  $u(t)$  sont en phase :  $\phi_{u/i} = 0$

**Remarque :** D'après la courbe de la résonance d'intensité et l'étude expérimentale si :

- $f \leq f_0$  on a  $i(t)$  en avance de phase sur  $u(t)$  on dit que le circuit est capacitif.
- $f \geq f_0$  on a  $u(t)$  en avance de phase sur  $i(t)$  on dit que le circuit est inductif.

### 4) La bande passante à -3db du circuit RLC

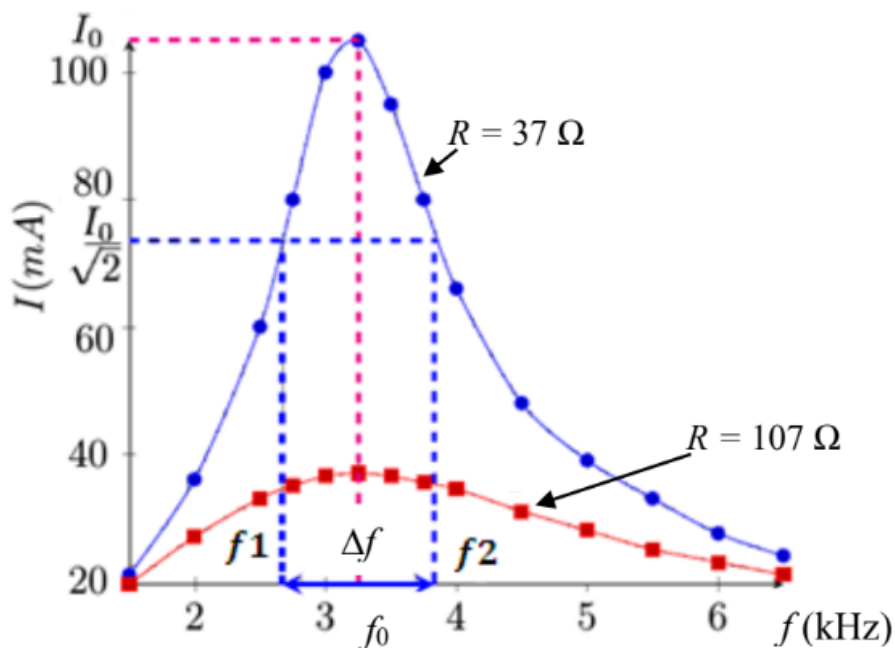
#### a) Définition

La bande passante à -3db du circuit RLC est définie comme une intervalle continue des fréquences  $[f_1, f_2]$  du générateur, pour laquelle l'intensité efficace  $I$  du courant vérifie la relation suivante :

$$I \geq \frac{I_0}{\sqrt{2}}$$

où  $I_0$  est l'intensité maximale efficace du courant à la résonance.

#### b) La largeur de bande passante -3db



On conclue que :

- Dans le cas où  $R$  est petite (amortissement faible), la résonance est aiguë et la largeur de la bande passante  $\Delta f$  est petite.
- Dans le cas où  $R$  est grande (amortissement forte), la résonance est floue et  $\Delta f$  est grande.

**Remarque** Théoriquement l'expression de la bande passante -3db est donnée par la relation :

$$\Delta\omega = \omega_2 - \omega_1 = \frac{R}{L}$$

$$\Delta f = \frac{\Delta\omega}{2\pi} = \frac{R}{2\pi L}$$

## 5) Facteur de qualité

On définit le facteur de qualité  $Q$  par un nombre sans dimension :

$$Q = \frac{\omega_0}{\Delta\omega} \text{ ou } Q = \frac{f_0}{\Delta f}$$

Avec  $\omega_0$  et  $f_0$  sont respectivement la pulsation propre et la fréquence propre.  $\Delta\omega$  ou  $\Delta f$  la largeur de la bande passante.

- Puisque  $\Delta\omega = \frac{R}{L}$  alors le facteur de qualité  $Q$  sera :

$$Q = \frac{L\omega_0}{R} = \frac{L \cdot 2\pi f_0}{R}$$

- À la résonance :  $L \cdot 2\pi f_0 = \frac{1}{C \cdot 2\pi f_0}$  alors le facteur de qualité  $Q$  sera :

$$Q = \frac{1}{R \cdot C \cdot 2\pi f_0} = \frac{1}{R \cdot C \cdot \omega_0}$$

- La fréquence propre  $f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$  alors le facteur de qualité  $Q$  sera :

$$Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

**Remarque** À la résonance, le circuit RLC se comporte comme un conducteur ohmique de résistance  $R$ , donc la tension efficace :  $U = RI_0$

$$Q = \frac{L\omega_0}{R} \frac{I_0}{I_0} = \frac{1}{R \cdot C \cdot \omega_0} \frac{I_0}{I_0} = \frac{U_L}{U} = \frac{U_C}{U}$$

On appelle le facteur de qualité : le facteur de surtension car :  $U_L = Q \cdot U$

### Quelques effets de la résonance sur le circuit

Le facteur de qualité  $Q$  est inversement proportionnel à la largeur de la bande passante et qui caractérise l'acuité de la résonance.

- Si  $Q$  est grand alors le circuit est plus sélectif.
- Si la résonance est aiguë alors la valeur de  $Q$  est grande.
- Si la résonance est floue alors le circuit est amorti.

## IV) La puissance en régime alternatif sinusoïdal

### 1) La puissance instantanée

On considère un dipôle AB traversant un courant alternatif sinusoïdal :  $i(t) = I\sqrt{2}\cos(\omega t)$  et la tension à ses bornes  $u(t) = U\sqrt{2}\cos(\omega t + \phi)$ .

En convention récepteur, la puissance instantanée reçue par un dipôle s'écrit :  $P(t) = u(t) \cdot i(t)$

$$P(t) = u(t) \cdot i(t) = 2UI \cdot \cos(\omega t + \phi) \cdot \cos(\omega t)$$

$$\text{Puisque : } \cos a \cdot \cos b = \frac{1}{2}[\cos(a + b) + \cos(a - b)]$$

$$\text{Alors } P(t) = U \cdot I [\cos \phi + \cos(2\omega t + \phi)]$$

La puissance est une fonction sinusoïdale de pulsation  $2\omega$  et de période  $\frac{T}{2}$  avec  $T$  la période de  $u(t)$  et  $i(t)$ .

## 2) La puissance moyenne ou puissance active

La puissance moyenne est la somme des puissances instantanées consommées par un dipôle durant la période T.

$$\begin{aligned} P &= \frac{1}{T} \int_0^T P(t) dt = \frac{1}{T} \int_0^T UI [\cos \phi + \cos(2\omega t + \phi)] dt \\ &= \frac{UI}{T} (\cos \phi \cdot T + [\frac{1}{2\omega} \sin(2\omega t + \phi)]_0^T) \\ &= UI \cos \phi + \frac{UI}{T} \cdot \frac{1}{2\omega} (\sin(2\omega T + \phi) - \sin \phi) \end{aligned}$$

Puisque  $\sin(2\omega T + \phi) = \sin(4\pi + \phi) = \sin \phi$

Alors la puissance moyenne a pour expression :  $P = U \cdot I \cdot \cos \phi$

- Le produit  $U \cdot I$  des amplitudes efficaces désigne la puissance apparente S du dipôle :  $S = U \cdot I$
- Le  $\cos \phi$  correspond au facteur de puissance.

Puisque  $U = Z \cdot I$  et  $\cos \phi = \frac{R}{Z}$  donc on a :  $P = Z \cdot I \cdot I \cdot \frac{R}{Z} = R \cdot I^2$

Dans un circuit RLC série la puissance électrique moyenne ne se consomme que par la résistance globale R par effet joule et elle est donnée par la relation suivante :  $P = R \cdot I^2$