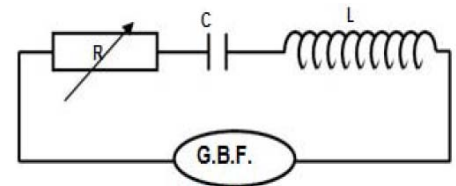


A- Etude expérimentale



Lorsque le générateur **GBF** impose, aux bornes du circuit **RLC**, une tension alternative, sinusoïdale périodique $U(t) = U_m \sin(\omega t + \epsilon)$ de fréquence N , le circuit **RLC** série et le siège d'oscillation électrique sinusoïdale périodique a' la fréquence N imposé par le **GBF**.

- Le circuit **RLC** est soumis a' une tension excitatrice qui impose leur fréquence.
- Le circuit **RLC** résonne en intensité de même fréquence que le générateur.
- Le circuit **RLC** se comporte comme un oscillateur réalisant des oscillations forcées.

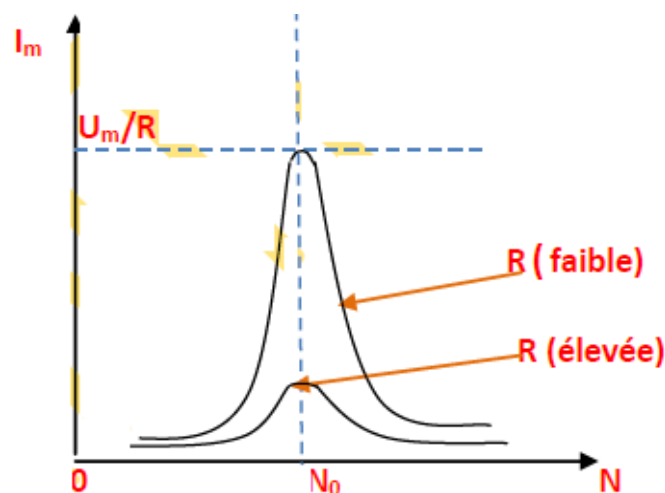
Les oscillations sont **entretenu**(ne sont plus amortie) ce qui prouve qu'il y'a toujours un transfert d'énergie de l'excitateur qui est le **GBF** vers le résonateur qui est le circuit **RLC**.

- Le générateur est appelé **excitateur**.
- Le circuit **RLC** est appelé **résonateur**.

- Soit $i = I_m \sin(\omega_e t + \epsilon_i)$. Avec $\begin{cases} N : \text{fréquence du générateur } (\omega = 2\pi N) \\ N_0 : \text{fréquence propre du circuit LC} \end{cases}$
- I_m et ϵ_i dépend de N (fréquence imposée par le générateur).

$$\text{Si } N = N_0 : \begin{cases} I_m = \frac{U_m}{R}, \text{ L'amplitude est maximale} \\ U \text{ et } i \text{ sont en phase : } \epsilon_i = \epsilon_u \end{cases}$$

- On dit que Le circuit est a' la résonance d'intensité, et sa résonce en intensité est maximale

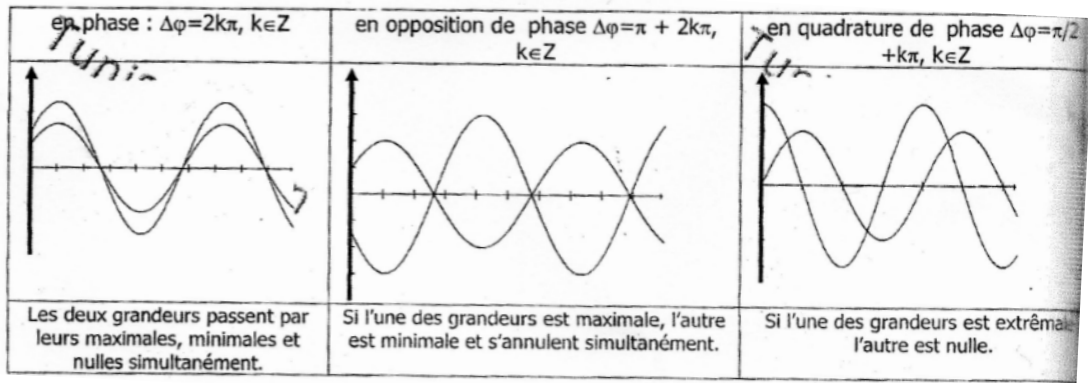


B- Etude théorique (Influence du N sur I_m et ϵ_i).

Détermination de I_m et ϵ_i en fonction de N Par la construction de Fresnel)

Rappel

1- Valeur particulière du déphasage



2- Vecteur de fresnel

A toute fonction sinusoïdale $U = a \sin(\omega t + \epsilon)$ on associe un vecteur de Fresnel tournant à la vitesse angulaire ω (dans le sens trigonométrique) de module a et d'angle polaire ϵ .

$U = U_m \sin(\omega t + \epsilon) \longrightarrow \vec{V}(U_m, \epsilon)$; Vecteur tournant à la vitesse ω .

1- Equation différentielle

D'après la loi des mailles $U_c + U_L + U_R = U L \frac{di}{dt} + \left(\text{circuit symbol} \right) = U$

$L \frac{di}{dt} + (R+r)i + \frac{1}{C} \int i dt = u$ Avec $\begin{cases} U = U_m \sin(\omega t + \epsilon_u) \\ I = I_m \sin(\omega t + \epsilon_i) \end{cases}$

2- Résolution de l'équation différentielle

L'équation différentielle précédente a pour solution $i(t) = I_m \sin(\omega t + \epsilon_i)$

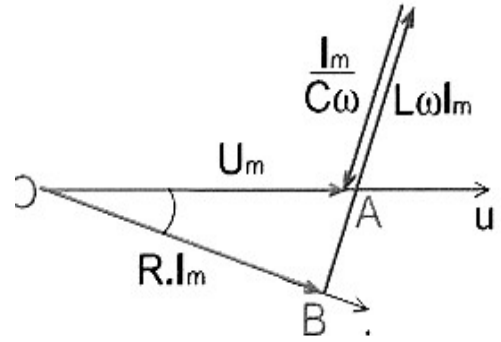
A chaque tension de l'équation différentielle on associe un vecteur tournant: un vecteur de Fresnel.

- $U(t) = U_m \sin(\omega t + \phi_u)$ correspond le vecteur de Fresnel : $V [U_m, \phi_u]$.
- $R_t i(t) = R_t I_m \sin(\omega t + \phi_i)$ correspond le vecteur de Fresnel : $V_1 [R_t I_m, \phi_i]$.
- $L \frac{di}{dt} = L \omega I_m \sin(\omega t + \phi_i + \frac{\pi}{2})$ correspond le vecteur de Fresnel : $V_2 [L \omega I_m, \phi_i + \frac{\pi}{2}]$.
- $\frac{1}{C} \int i dt = \frac{I_m}{\omega C} \sin(\omega t + \phi_i - \frac{\pi}{2})$ correspond le vecteur de Fresnel : $V_3 [\frac{I_m}{\omega C}, \phi_i - \frac{\pi}{2}]$.
- D'après l'équation différentielle on peut écrire : $V_1 + V_2 + V_3 = V$.

3- La construction de Fresnel

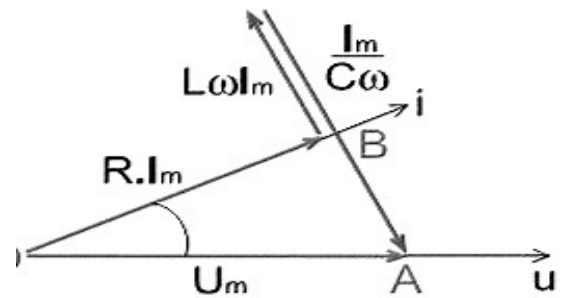
1^{er} cas $\omega_e > \omega_0$; $L\omega > \frac{1}{c\omega}$; $N > N_0$.

- $I_m = \frac{U_m}{\sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{c\omega})^2}}$
- $\epsilon_u > \epsilon_i$: $U(t)$ est en avance de phase par rapport à $i(t)$
- $Tg(\epsilon_u - \epsilon_i) = \frac{L\omega - 1/c\omega}{R}$ et $\cos(\epsilon_u - \epsilon_i) = \frac{R I_m}{U_m}$
- Remarque : $(\epsilon_u - \epsilon_i) \in [0; \frac{\pi}{2}]$ Donc $tg(\epsilon_u - \epsilon_i) > 0$. **le circuit est dit inductif**



2^{ème} cas $\omega_e < \omega_0$; $\frac{1}{c\omega} > L\omega$; $N < N_0$

- $I_m = \frac{U_m}{\sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{c\omega})^2}}$
- $\epsilon_i > \epsilon_u$: i est en avance de phase par rapport à U .
- $Tg(\epsilon_u - \epsilon_i) = \frac{L\omega - 1/c\omega}{R}$ et $\cos(\epsilon_u - \epsilon_i) = \frac{R I_m}{U_m}$
- Rq : $(\epsilon_u - \epsilon_i) \in [0; -\frac{\pi}{2}]$ Donc $tg(\epsilon_u - \epsilon_i) < 0$. **le circuit est dit capacitif**



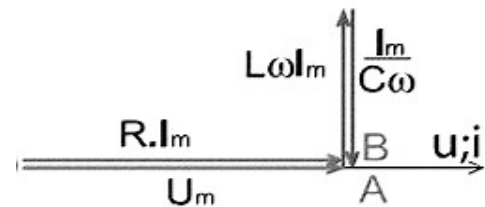
3^{ème} cas $\omega_e = \omega_0$; $\frac{1}{c\omega} = L\omega$; $N = N_0$ (Résonance d'intensité)

$R I_m = U_m \implies I_m = \frac{U_m}{R} Z \implies$

$\implies \cos(\epsilon_u - \epsilon_i) = 1 \quad \epsilon_u = \epsilon_i \implies$

$\implies i$ sont en phase

\implies circuit est en état de résonance d'intensité **Le circuit est dit résistif**



Conclusion

- L'amplitude : $I_m = \frac{U_m}{\sqrt{(R+r)^2 + (L\omega - \frac{1}{c\omega})^2}}$ L'impédance
- Le déphasage : $tg(\epsilon_u - \epsilon_i) = \frac{L\omega - 1/c\omega}{R}$ et $\cos(\epsilon_u - \epsilon_i) = \frac{R I_m}{U_m} = \frac{R}{Z}$
- A la résonance d'intensité $\begin{cases} N = N_0 \\ \epsilon_u = \epsilon_i \\ I_m = \frac{U_m}{R+r} \end{cases}$ $u(t)$ et $i(t)$ sont en phase.
- Intensité efficace = $\frac{I_m}{\sqrt{2}}$ tension efficace $U = \frac{U_m}{\sqrt{2}}$

$$Z = \frac{U_m}{I_m} = \frac{U\sqrt{2}}{\frac{U}{\sqrt{2}}} = \frac{U}{I} = \sqrt{(R+r)^2 + (L\omega - \frac{1}{c\omega})^2}$$

Trois cas sont possibles :

$L\omega_0 < \frac{1}{C\omega_0} \iff \omega < \omega_0$ Circuit capacitif	$L\omega_0 = \frac{1}{C\omega_0} \iff \omega = \omega_0$ Circuit résistif	$L\omega_0 > \frac{1}{C\omega_0} \iff \omega > \omega_0$ Circuit inductif
<p style="text-align: center;">$\varphi_u < \varphi_i$</p> <p>$u(t)$ est en retard de phase par rapport à $y_{Ri}(t)$ (càd à $i(t)$).</p>	<p style="text-align: center;">$\varphi_u = \varphi_i$</p> <p>$u(t)$ et $y_{Ri}(t)$ sont en phase avec (de même pour $u(t)$ et $i(t)$).</p>	<p style="text-align: center;">$\varphi_u > \varphi_i$</p> <p>$u(t)$ est en avance de phase par rapport à $y_{Ri}(t)$ (càd à $i(t)$).</p>

4- Coefficient de surtension _ Facteur de qualité ($w_e = w_o$).

- $Q = \frac{U_c}{U} = \frac{U_{cm}}{U_m} = \frac{I_m}{c \omega_0 R I_m} = \frac{1}{c \omega_0 R}$
- $Q = \frac{U_L}{U} = \frac{U_{Lm}}{U_m} = \frac{L \omega_0 I_m}{R I_m} = \frac{L \omega_0}{R}$
 - Q augmente si L est élevé ou si R et C sont faibles.
 - Si Q est trop élevé, la surtension devient dangereuse tant pour l'utilisateur que pour les composants du circuit (**claquage** du condensateur ou production des **étincelle** entre les spires de la bobine).
 - Si $Q \leq 1$ il n'y a pas surtension.
 - Si $Q > 1$ il y a surtension.

5- La puissance moyenne électrique

- La puissance moyenne consommée par le circuit.

$$P_u = U I \cos(\epsilon_u - \epsilon_i). \text{ Avec } \begin{cases} I = \frac{U}{Z} \\ \cos(\epsilon_u - \epsilon_i) = \frac{R}{Z} = R/Z \end{cases} \implies P_u = R I^2$$

➤ **A' la résonance d'intensité $P_u = U I \cos(\epsilon_u - \epsilon_i) = U I = R I^2$. (Puissance maximale)**

- La puissance moyenne consommée par la bobine.

$$P_b = U_b I \cos(\epsilon_b - \epsilon_i) \text{ Avec } \begin{cases} U_b = Z_b I \\ \cos(\epsilon_b - \epsilon_i) = \frac{r I}{U_b} = \frac{r}{Z_b} \end{cases} \implies P_b = r I^2$$

- La puissance moyenne consommée par le résistor.

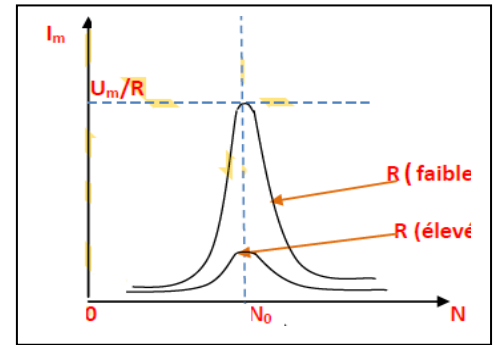
$$P_R = U_R I \cos(\epsilon_R - \epsilon_i) \text{ Avec } \begin{cases} U_R = R I \\ \cos(\epsilon_R - \epsilon_i) = 1 \end{cases} \implies P_R = R I^2$$

6- Influence de la résistance

A' la résonance aigue : le circuit est dit **sélectif**. (R faible)

A' la résonance floue : le circuit est dit **peu sélectif**. (R important)

7- Remarques très importants



- $U_R(t) = R i(t) = R I_m \sin(\omega t + \epsilon_R)$ Avec $U_{Rm} = R I_m$ et $\epsilon_R = \epsilon_i$
 $U_R(t)$ est en **retard** de phase par rapport à $U(t)$ si le circuit est **inductif**.
 $U_R(t)$ est en **avance** de phase par rapport à $U(t)$ si le circuit est **capacitif**.
 $U_R(t)$ est en **phase** par rapport à $U(t)$ si le circuit est **résistif**.
- $U_c(t) = \frac{1}{C} \int i dt = \frac{I_m}{C\omega} \sin(\omega t + \epsilon_i - \frac{\pi}{2})$ Avec $U_{cm} = \frac{I_m}{C\omega}$ et $\epsilon_c = \epsilon_i - \frac{\pi}{2}$
 Quel que soit la fréquence N on a toujours $U_c(t)$ en **retard** de phase par rapport à $U(t)$.
- $U_l(t) = L \frac{di}{dt} = L \omega I_m \sin(\omega t + \epsilon_i + \frac{\pi}{2})$ Avec $U_{lm} = L \omega I_m$ et $\epsilon_l = \epsilon_i + \frac{\pi}{2}$
 Quel que soit la fréquence N on a toujours $U_l(t)$ en **avance** de phase par rapport à $U(t)$.
- $U_b(t) = U_{bm} \sin(\omega t + \epsilon_b)$ Avec $U_{bm} = I_m \sqrt{r^2 + (L\omega)^2} = I_m Z_b$ et $\text{tg}(\epsilon_b - \epsilon_i) = \frac{L\omega}{r}$
 Quel que soit la fréquence N on a toujours $U_b(t)$ en **avance** de phase par rapport à $U(t)$.
- $U_{bc}(t) = U_{bcm} \sin(\omega t + \epsilon_{bc})$ Avec $U_{bcm} = I_m \sqrt{(r)^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2} = I_m Z_{bc}$
 $\text{Et } \text{tg}(\epsilon_{bc} - \epsilon_i) = \frac{L\omega - \frac{1}{C\omega}}{r}$
 $U_{bc}(t)$ est en **avance** de phase par rapport à $U(t)$ si le circuit est **inductif**.
 $U_{bc}(t)$ est en **retard** de phase par rapport à $U(t)$ si le circuit est **capacitif**.
 $U_{bc}(t)$ est en **phase** par rapport à $U(t)$ si le circuit est **résistif**.

- $I_m = \frac{U_m}{Z}$ avec $Z = \sqrt{(R+r)^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}$ d'après Pythagore
- $I_m = \frac{U_{cm}}{Z_c}$ avec $Z_c = \frac{1}{C\omega} \Rightarrow U_{cm} = \frac{I_m}{C\omega}$
- $I_m = \frac{U_{bm}}{Z_b}$ avec $Z_b = \sqrt{r^2 + (L\omega)^2}$ d'après Pythagore
- $I_m = \frac{U_{bcm}}{Z_{bc}}$ avec $Z_{bc} = \sqrt{r^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}$ d'après Pythagore

