

DUMAS Antonin

ROY Jules

TP5

Résonance et filtrage

3 – Circuit RLC série

3.1 Étude théorique

3.1.1 Résonance

1) La fréquence de résonance de ce circuit est :

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} \text{ avec } L=10\text{mH}, R=1\text{k}\Omega \text{ et } C=1\text{nF}$$

$$f = 2\pi\sqrt{10 \cdot 10^{-3} \cdot 1 \cdot 10^{-9}} = 50\,329,2121 = 50,3\text{kHz}$$

2) $f/2 = 25,15\text{kHz}$

$$|Z| = \sqrt{R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2}$$

$$f^* = 100,6\text{kHz}$$

$$\omega = 2\pi f$$

3)

$$\text{Le facteur qualité } Q \text{ du circuit est ; } Q = \frac{f_0}{|f_1 - f_2|} = \frac{50329}{|42996 - 58912|} = 3,16$$

3.1.2 Filtrage

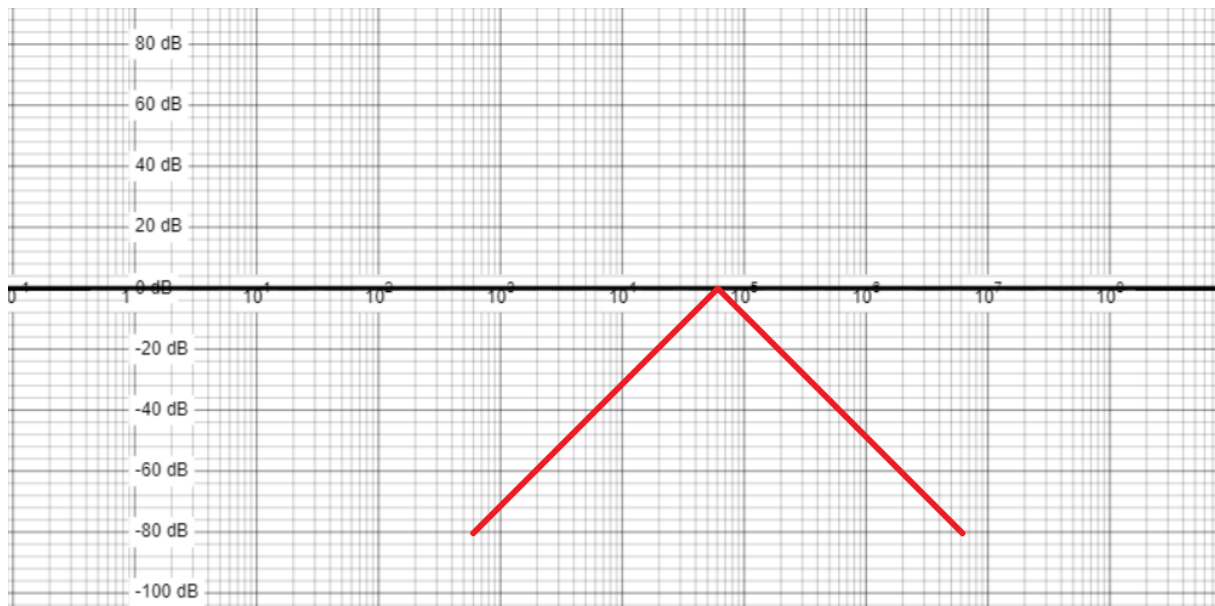
1)

$$H(j\omega) = \frac{j\frac{1}{Q}\frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j\frac{1}{Q}\frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$$

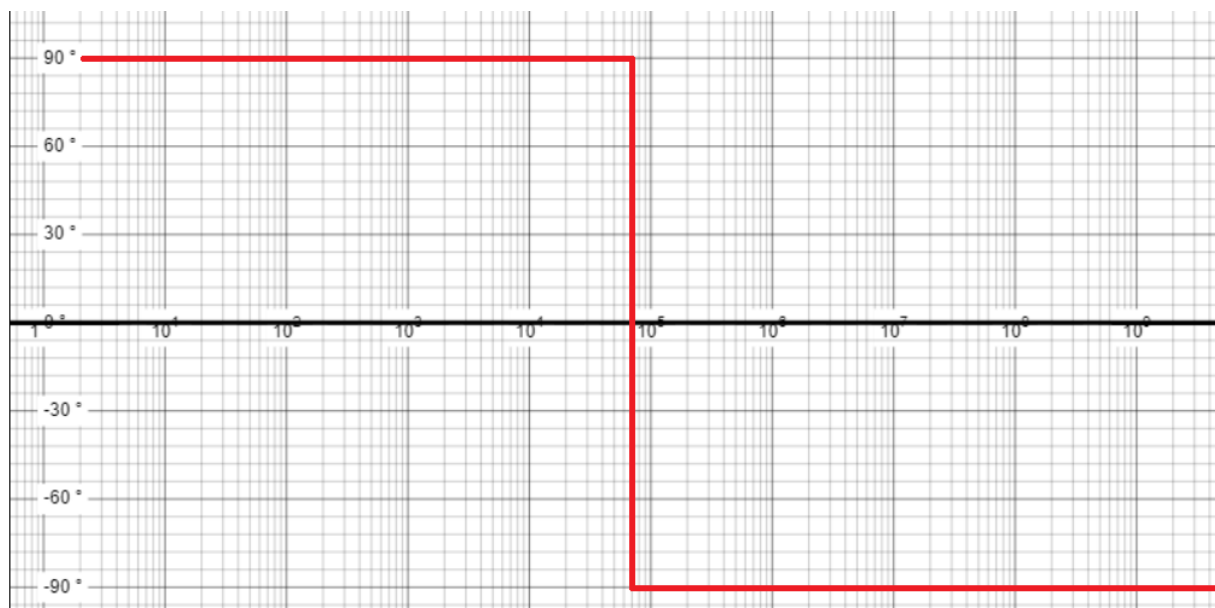
$$\text{Comme } \omega_0^2 = \frac{1}{LC} \text{ donc } \omega_0 = \sqrt{\frac{1}{10 \cdot 10^{-3} \cdot 1 \cdot 10^{-9}}} = 316 \text{ kHz et } Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} = 3,16$$

$$\text{Le gain : } G = |H|$$

Le diagramme de Bode du gain :



Le diagramme de Bode de la phase :



3) D'après les diagrammes nous pouvons déduire qu'il s'agit d'un filtre passe bande.

4)

Nous calculons la bande passante a -3dB :

$$BP = \frac{f_0}{Q} = \frac{50.3 \cdot 10^3}{3.16} = 15.8 \cdot 10^3 \text{ kHz}$$

5)

Notre facteur de qualité théorique est de 3,16 et le réel de 3,20, la pulsation est de $2\pi f_0 = 2\pi \cdot 50,3 \cdot 10^3 \text{ kHz}$. C'est la même valeur que la valeur théorique.

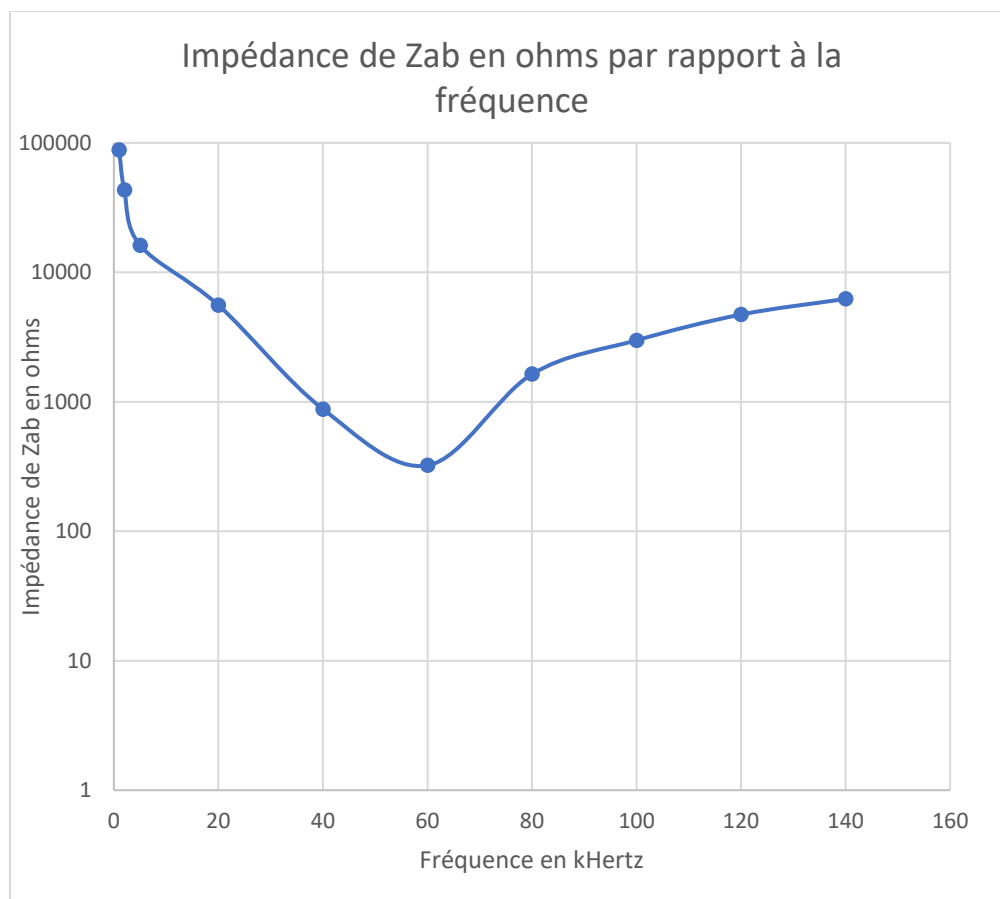
3.2) Manipulation

Resistance de 1,8 ohms

fréquence (Khz)	1	2	5	20	40	60	80	100	120	140
Va (V)	5	5	5	5	5	5	5	5	5	5
Vb (V)	0,1	0,2	0,5	1,22	3,36	4,24	2,62	1,88	1,38	1,12
G (dB)	-33,9794	-27,9588	-20	-12,2522	-3,45261	-1,43208	-5,61337	-8,49624	-11,1818	-12,995
ϕ (rad)	0,02	0,05	0,098	0,68	0,55	0,64	0,343	0,265	0,201	0,155
Va - Vb (V)	4,9	4,8	4,5	3,78	1,64	0,76	2,38	3,12	3,62	3,88
Impédance calculée Zab	88200	43200	16200	5577,05	878,571	322,642	1635,11	2987,23	4721,739	6235,714

3.3) Interprétation :

1)



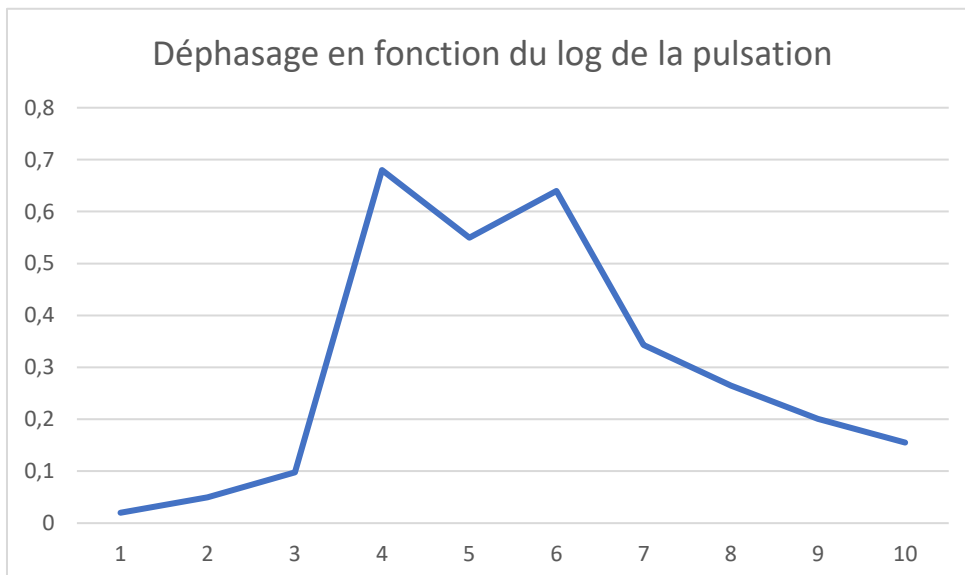
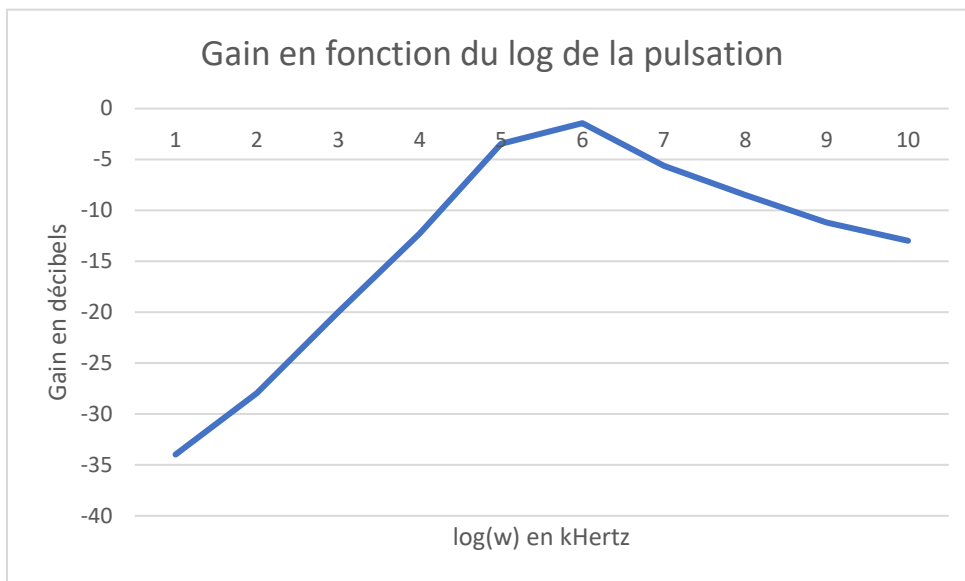
2) f_0 est là où notre impédance est la plus basse, elle f_0 se trouve à 60kHz pour une valeur de 322,641509 Ω . Les points f_1 et f_2 ont une intersection avec la droite d'équation $y = 322,641509$

$\cdot 2 \simeq 645,2830188\Omega$. Par résolution graphique, on trouve $f_1 - f_2 \mid \mid = |50 - 65| = 15kHz$.

3) Le facteur de qualité Q de notre circuit est $Q = \frac{f_0}{|f_1 - f_2|} = \frac{60 \cdot 10^3}{15 \cdot 10^3} = 4$

4) On constate que notre facteur de qualité réel est un peu plus élevé que celui théorique, la qualité réel est supérieure de fois 1,26 de la qualité théorique. f_0 réel est plus élevé que f_0 théorique de 10kHz environ de 20%. Donc il y a des variations mais rien de très surprenant ce qui confirme que nous avons bien faits les montages.

5)



6) Nous pouvons reconnaître qu'il s'agit d'un filtre passe bande, grâce au graphique qui montrent bien qu'une partie des fréquences passent.

8) La bande passante à -3dB de ce filtre est :

$$BP = \frac{f_0}{Q} = \frac{60.3 \cdot 10^3}{4} = 15 \cdot 10^3 \text{ kHz}$$

9) Il y a une légère différence entre les facteurs qualité.

4 – Circuit RLC parallèle

4.1.1

On a $C = 1 \text{ nF} = 1 \cdot 10^{-9} \text{ F}$, $L = 10 \text{ mH} = 0,01 \text{ H}$, avec la formule de la fréquence $f = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$

Calcul de la fréquence en Hz :

$$f = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

$$\Leftrightarrow f = \frac{1}{2\pi\sqrt{0,01 \cdot 1 \cdot 10^{-9}}}$$

$$\Leftrightarrow f \approx 50329 \text{ Hz}$$

Soit environ $50,3 \text{ kHz}$

4.1.2

On doit maintenant tracer une courbe représentative du module sur un intervalle allant de la moitié au double de la fréquence de résonnance.

On calcule les bornes de notre intervalle :

$$\frac{f}{2} = \frac{50329}{2} \approx 25164$$

$$f \cdot 2 = 100658$$

Formule du module :

Avec $r = 10 \Omega$, $C = 1 \text{ nF} = 1 \cdot 10^{-9} \text{ F}$ et $L = 1 \text{ mH} = 0,01 \text{ H}$

$$|Z| = \sqrt{\frac{r^2 + L^2 \omega^2}{(1 - LC\omega^2)^2 + r^2 C^2 \omega^2}}$$

Nous avons rencontré un problème lors de la réalisation du graphique

4.1.1.3 :

On a donc

$$\omega_0 = 50329$$

$$\omega_1 = 50249$$

$$\omega_2 = 50408$$

On peut alors calculer Q :

$$Q = \frac{\omega_0}{|\omega_1 - \omega_2|} = \frac{50329}{|50249 - 50408|} = 316$$

4.1.2.1 :

On cherche à déterminer la fonction transfert H sachant que :

$$H = \frac{U_s}{U_e}$$

Dans ce circuit, on a :

$$U_s = \frac{Z_R}{\frac{Z_L \cdot Z_C}{Z_L + Z_C} + Z_R} \cdot U_e$$

$$U_s = \frac{R}{R + \frac{1}{\frac{1}{jC\omega} + jL\omega}} \cdot U_e$$

Donc :

$$H = \frac{U_s}{U_e} = \frac{R}{R + \frac{L}{\frac{1}{1 - LC\omega^2} + jC\omega}}$$

$$H = \frac{R}{R + \frac{jL\omega}{1 - LC\omega^2}} = \frac{1 - LC\omega^2}{1 - LC\omega^2 + j\frac{L}{R}\omega}$$

On souhaite avoir notre fonction transfert avec $\frac{\omega}{\omega_0}$

On a alors :

$$H = \frac{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2 + j\frac{1}{Q}\frac{\omega}{\omega_0}}$$

Avec $\omega_0 = f_0 \cdot \pi \Leftrightarrow \omega_0 \approx 316000$ et $Q = \frac{L \cdot \omega_0}{R} \Leftrightarrow Q = 3,16$

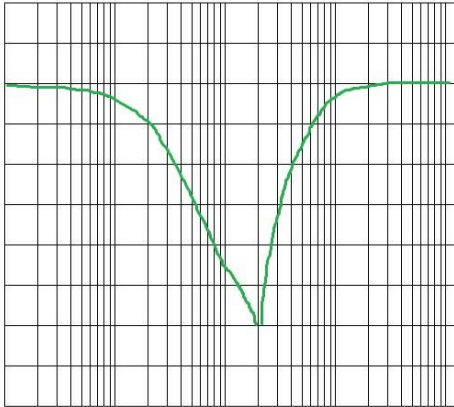
On peut alors déterminer le gain et le déphasage :

$$G = |H| = \left| \frac{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2 + j\frac{1}{Q}\frac{\omega}{\omega_0}} \right| = \frac{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{\sqrt{\left(1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2\right)^2 + \left(\frac{\omega}{Q}\right)^2}}$$

$$\varphi = \text{Arg}(H) = \text{Arg}\left(\frac{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2 + j\frac{\omega}{Q\omega_0}}\right) = -\arctan\left(\frac{\frac{\omega}{\omega_0}}{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}\right)$$

4.1.2.2 :

Voici le diagramme de Bode en gain :



Voici le diagramme de Bode en phase :



4.1.2.3 :

En analysant les diagrammes obtenus, on s'aperçoit que ce filtre est un filtre coupe-bande

4.1.2.4 :

On peut maintenant calculer la bande passante à -3db :

$$Bp = \frac{f_0}{Q} = \frac{50,3 \cdot 10^3}{3,16} \approx 15,9 \text{ kHz}$$

4.2 – Manipulations :

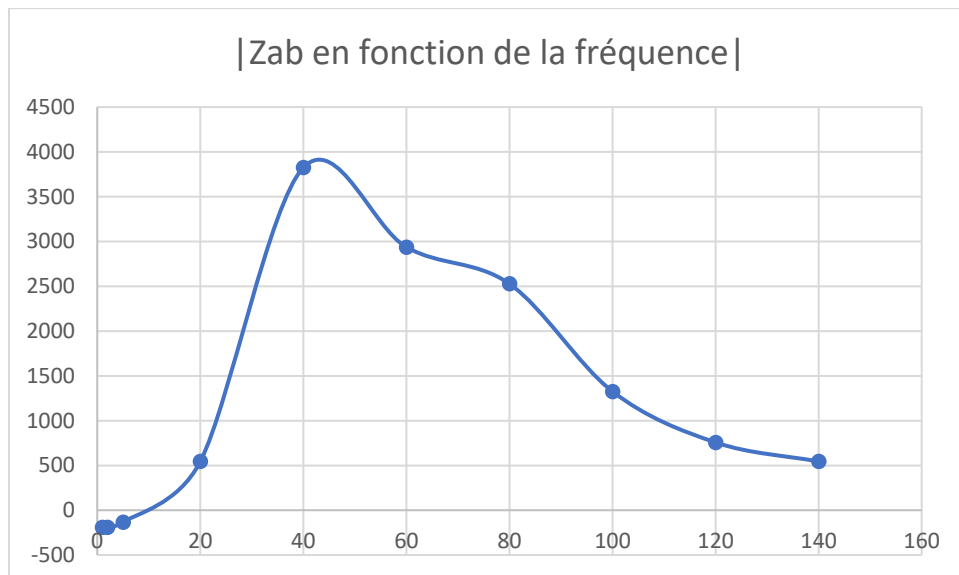
Nous avons utilisé une résistance de $1,8k\Omega$ dans notre montage pour effectuer nos mesures

Voici notre tableau de valeurs après les manipulations :

Fréquence	1	2	5	20	40	60	80	100	120	140
Va	5	5	5	5	5	5	5	5	5	5
Vb	5,6	5,6	5,4	3,84	1,6	1,9	2,08	2,88	3,52	3,84
G(db)	1,12	1,12	1,08	0,768	0,32	0,38	0,416	0,576	0,704	0,768
Déphasage										
Va-Vb	-0,6	-0,6	-0,4	1,16	3,4	3,1	2,92	2,12	1,48	1,16
Zab	- 192,8 5714	- 192,8 5714	- 133,3 3333	543,7 5	3825	2936,8 4211	2526,9 2308	1325	756,81 8182	543,7 5

4.3.1 :

On trace Zab en fonction de f (abscisses : Fréquence en kHz, ordonnées : Impédance en Ohm):



4.3.2

f_0 représente le point le plus haut sur la courbe tracée ci-dessus. Dans ce cas, par lecture graphique, on a une impédance maximum d'environ 40kHz pour environ 4000 Ω . f_1 et f_2 représentent les points pour lesquels on a $y = \frac{4000}{\sqrt{2}} = 2828\Omega$

On peut alors trouver ces deux points par lecture graphique :

$$f_1 = 32$$

$$f_2 = 60$$

$$|f_1 - f_2| = 28kHz$$

4.3.3

On effectue le calcul :

$$Q = \frac{f_0}{|f_1 - f_2|} = \frac{40000}{28 \cdot 10^3} = 1,4$$

4.3.4

On observe une valeur de Q en pratique très différente de celle calculée en théorie (3,16), nous suspectons donc une erreur dans nos mesures.