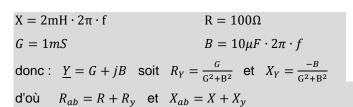
07 Exercices - Corrigés

Impédance, admittance et puissance en régime sinusoïdal

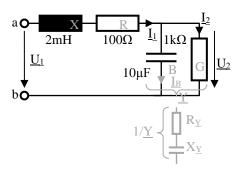
1. Déterminer Z, R et X en fonction de Y, G respectivement B. Puis l'inverse, Déterminer Y, G et B en fonction de Z, R respectivement X.

$$\underline{Z} = \frac{1}{\underline{Y}} \qquad \qquad R = \Re\left\{\frac{1}{\underline{Y}}\right\} = \frac{G}{G^2 + B^2} = \frac{G}{Y^2} \qquad \qquad X = \Im\left\{\frac{1}{\underline{Y}}\right\} = \frac{-B}{G^2 + B^2} = -\frac{B}{Y^2}$$
et
$$\underline{Y} = \frac{1}{Z} \qquad \qquad G = \Re\left\{\frac{1}{Z}\right\} = \frac{R}{R^2 + X^2} = \frac{R}{Z^2} \qquad \qquad B = \Im\left\{\frac{1}{Z}\right\} = \frac{-X}{R^2 + X^2} = -\frac{X}{Z^2}$$

- 2. Soit le circuit ci-contre ; pour des fréquences de 50Hz et 1kHz
 - a) exprimer l'impédance entre les bornes a et b.



$$\underline{Z}_{ab} = R_{ab} + jX_{ab} = 192\Omega - j288\Omega = 346.5 \cdot e^{-j0.98}$$
 pour 50Hz
 $\underline{Z}_{ab} = R_{ab} + jX_{ab} = 100.3\Omega - j3.34\Omega = 100.3 \cdot e^{-j0.033}$ pour 1kHz



 $h_b - h_{ab} + j h_{ab} - 100.31 - j 3.341 - 100.3 \cdot e^{-j}$

b) les rapports $\underline{\mathbf{U}}_2/\underline{\mathbf{U}}_1$ et $\underline{\mathbf{I}}_2/\underline{\mathbf{I}}_1$.

$$\begin{split} &\underline{\underline{U}}_{2}/\underline{\underline{U}}_{1}: \\ &|\underline{Z}_{ab}| = \sqrt{R_{ab}^{2} + X_{ab}^{2}} \qquad \phi_{ab} = \operatorname{arctg}\left(\frac{X_{ab}}{R_{ab}}\right) \\ &|\underline{Z}_{\mathcal{Y}}| = \sqrt{R_{Y}^{2} + X_{Y}^{2}} \qquad \phi_{Y} = \operatorname{arctg}\left(\frac{X_{Y}}{R_{Y}}\right) \\ &\operatorname{donc} \quad \underline{\underline{U}}_{2} = \underline{\underline{Z}}_{y} = \frac{\left(\sqrt{R_{ab}^{2} + X_{ab}^{2}}\right)e^{j\operatorname{arctg}\left(\frac{X_{ab}}{R_{ab}}\right)}}{\left(\sqrt{R_{Y}^{2} + X_{Y}^{2}}\right)e^{j\operatorname{arctg}\left(\frac{X_{Y}}{R_{Y}}\right)}} = \frac{\sqrt{R_{ab}^{2} + X_{ab}^{2}}}{\sqrt{R_{Y}^{2} + X_{Y}^{2}}}e^{j\left[\operatorname{arctg}\left(\frac{X_{Y}}{R_{Y}}\right) - \operatorname{arctg}\left(\frac{X_{ab}}{R_{ab}}\right)\right]} \\ &\underline{\underline{U}}_{2} = 0.87 \cdot e^{-j0.28} = 0.84 - j0.024 \qquad \text{pour 50Hz} \\ &\underline{\underline{U}}_{1} = 0.158 \cdot e^{-j1.52} = 0.008 - j0.158 \quad \text{pour 1kHz} \end{split}$$

Haute école d'ingénierie et d'architecture Fribourg Hochschule für Technik und Architektur Freiburg

$$\frac{I_2/I_1:}{\phi_Y = \arctan\left(\frac{-B}{G}\right)}$$

$$\operatorname{donc} \quad \frac{I_2}{I_1} = \frac{U_2 \cdot G}{U_2 \cdot Y} = \frac{G}{Y} e^{j\phi_Y} = \frac{G}{Y} e^{j\arctan\left(\frac{-B}{G}\right)}$$

$$\frac{I_2}{I_1} = 0.30 \cdot e^{-j1.26} = 0.092 - j0.29 \quad \text{pour 50Hz}$$

$$\frac{I_2}{I_1} = 0.016 \cdot e^{-j1.55} = 0.0002 - j0.016 \quad \text{pour 1kHz}$$

c) les courants \underline{I}_1 , \underline{I}_2 et le courant dans la capacité si \underline{U}_1 = 10V, ainsi que leur valeur instantanée en t=1/3f, où f est la fréquence et leur déphasage par rapport à \underline{U}_1 .

$$\begin{array}{l} \underline{I}_1 = \frac{U_1}{Z_{ab}} = \frac{10V}{Z_{ab}} e^{-j\Phi_{ab}} \\ \underline{I}_1 = 28.8 mA \cdot e^{j0.98} = 16 mA + j24 mA & \text{pour 50Hz} \\ \underline{I}_1 = 100 mA \cdot e^{j0.933} = 99.7 mA + j3.3 mA & \text{pour 1kHz} \\ \underline{I}_2 = \underline{I}_1 \frac{\frac{1}{100^{\circ}}}{\frac{1}{100^{\circ}} + R} & \text{(ou } \underline{I}_2 = \underline{I}_1 \frac{G}{2} \\ \underline{I}_2 = 8.75 mA \cdot e^{-j0.28} = 8.41 mA - j2.41 mA & \text{pour 50Hz} \\ \underline{I}_2 = 1.59 mA \cdot e^{-j1.52} = 78.1 \mu A - j \cdot 1.58 mA & \text{pour 1kHz} \\ \underline{I}_3 = I_1 - I_2 \\ \underline{I}_3 = 99.6 mA + j4.91 mA = 99.7 mA \cdot e^{j0.49} & \text{pour 1kHz} \\ \underline{I}_2 (t = 1/3f) = 28.8 mA \cdot \cos(0.98 + 2\pi/3) = -28.8 mA & \text{pour 50Hz} \\ \underline{I}_2 (t = 1/3f) = 8.75 mA \cdot \cos(0.033 + 2\pi/3) = -52.7 mA & \text{pour 1kHz} \\ \underline{I}_2 (t = 1/3f) = 1.59 mA \cdot \cos(-1.52 + 2\pi/3) = -2.11 mA & \text{pour 50Hz} \\ \underline{I}_3 (t = 1/3f) = 27.5 mA \cdot \cos(-1.52 + 2\pi/3) = 1.33 mA & \text{pour 1kHz} \\ \underline{I}_3 (t = 1/3f) = 99.7 mA \cdot \cos(0.49 + 2\pi/3) = -26.7 mA & \text{pour 50Hz} \\ \underline{I}_3 (t = 1/3f) = 99.7 mA \cdot \cos(0.49 + 2\pi/3) = -54.0 mA & \text{pour 1kHz} \\ \underline{I}_4 \text{ est en avance de 0.98 rad @50 Hz et de 0.033 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_2 \text{ est en retard de 0.28 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_3 \text{ est en avance de 1.29 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_4 \text{ est en avance de 1.29 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 1.29 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 1.29 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 1.29 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 1.29 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 1.29 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 0.49 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 0.49 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 0.49 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 0.49 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 0.49 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz} \\ \underline{I}_5 \text{ est en avance de 0.49 rad @50 Hz et de 0.49 rad @1 kHz}$$

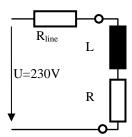
d) Le modèle R-C ou R-L série et parallèle pour ces deux fréquences.

$R = R_{ab} = 192\Omega$	pour 50Hz	et	$R = R_{ab} = 100.3\Omega$	pour 1kHz
$C_{ab} = \frac{1}{2\pi \text{ f-Xab}} = 11.0 \mu\text{F}$	pour 50Hz	et	$C_{ab} = \frac{1}{2\pi \text{ f-Xab}} = 47.6 \mu\text{F}$	pour 1kHz

e) la fréquence f₀ pour laquelle la réactance de l'inductance égale celle de la capacité en valeur absolue, et la valeur de celle-ci.

$$2 \text{mH} \cdot 2 \pi \cdot f0 = \frac{1}{10 \mu \text{F} \cdot 2 \pi \cdot f0}$$
 donc $f0 = \frac{1}{2 \pi \sqrt{2 \text{mH} \cdot 10 \mu \text{F}}} = 1.13 \text{kHz}$
soit $X_L = 2 \text{mH} \cdot 2 \pi \cdot f_o = 14.1 \Omega$ et $X_C = \frac{1}{X_L} = 70.92 \text{mS}$

- 3. Soit la charge R-L branchée sur le réseau 230V (efficace), 50Hz de résistance $R_{line}=0.5\Omega$
 - a) Si la charge R-L ayant un $\cos \varphi = 0.1$ dissipe 1kW, déterminer le courant et la puissance active dissipée sur R_{line} .



$$\frac{S_{charge}}{S_{charge}} = P_{charge} + jQ_{charge} = P_{charge} + j\frac{P_{charge}}{\cos(\varphi)}\sin(\varphi) = P_{charge} + jP_{charge}\tan(\arccos(0.1))$$

$$\operatorname{donc}: \underline{S_{charge}} = 1kW + j1kW\tan(\arccos(0.1)) = 1kW + 9.95kVAR = 10kVA \cdot \exp(j1.47)$$

$$I = \frac{S}{U} = \frac{10kVA}{230V} = 43.5A \operatorname{donc} P_{line} = R_{line} \cdot I^2 = 945W!!$$

b) Déterminer la capacité C du condensateur à mettre en parallèle avec la chage R-L pour ramener son cosφ à 1.

Pour un cos
$$\phi$$
 de 1, $\underline{Z}=\frac{1}{\underline{Y}}$ doit être réel.
Avec un cos ϕ de 0.1:
$$R=\frac{P}{I^2}=\frac{1kW}{43.5^2}=0.528\Omega \text{ et } X=\frac{R}{\cos(\varphi)}\sin(\varphi)=R\cdot\tan(\arccos(0.1))=5.258\Omega$$
 Comme avec un condensateur ajouté en parallèle, $\underline{Y}=\frac{1}{R+jX}+jB=\frac{R-jX}{R^2+X^2}+jB=\frac{R}{R^2+X^2}+j\left(B-\frac{X}{R^2+X^2}\right)$ et que \underline{Y} doit être réel, B doit être égal à $\frac{X}{R^2+X^2}$, donc:
$$B=\frac{5.258\Omega}{(0.528\Omega)^2+(5.258\Omega)^2}=0.188\text{mS soit un } C=\frac{0.188\text{mS}}{2\pi50\text{Hz}}=598\mu\text{F}$$

c) Déterminer la puissance active sur la charge R-L compensée par le condensateur C, ainsi que la puissance sur R_{line} .

Comme la charge compensée est purement réelle et vaut
$$\underline{Z} = \frac{1}{\underline{Y}} = \frac{R^2 + X^2}{R} = \frac{(0.528\Omega)^2 + (5.258\Omega)^2}{0.528\Omega} = 52.9\Omega$$
, le courant total est de $\underline{I} = I = \frac{230V}{52.9\Omega + 0.5\Omega} = 4.307A$ divisé en $\underline{I_C} = \underline{I}\frac{jB}{\underline{Y}}$ et $\underline{I_{R-L}} = \underline{I} - \underline{I_C} = \underline{I}\left(1 - \frac{jB}{\underline{Y}}\right) = \underline{I}\left(1 - jB\frac{R^2 + X^2}{R}\right) = 4.307A\left(1 - j0.188\text{mS}\left(0.528\Omega + \frac{5.258\Omega^2}{0.528\Omega}\right)\right) = 4.307A + j42.9A = 43.1A \cdot \exp(j1.47)$.



La puissance active sur la charge R-L est donc de $P=R\cdot\underline{I}^2=0.528\Omega\cdot(43.1A)^2=981W$ et celle dissipée dans la ligne $P_{line}=R_{line}\cdot\underline{I}^2=0.528\Omega\cdot(4.307A)^2=9.79W$

d) En comparant les puissances actives sur la charge et sur R_{line} , avant et après compensation que déduire ?

Avant: $P_{charge} = 1000W$ et $P_{line} = 945W$ Après: $P_{charge} = 981W$ et $P_{line} = 9.79W$

Pour une perte de puissance active de 1.9% sur la charge, la ligne dissipe près de 99% de moins! Ceci est dû au fait que la puissance apparente a diminué et ne charge donc plus autant la ligne.