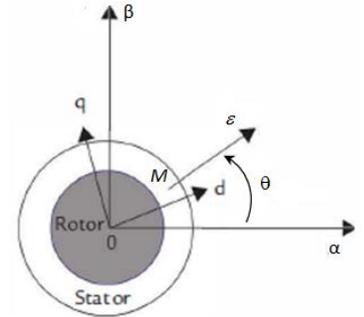


Série TD N° 02



Exercice N° 01 :

la fmm $\varepsilon(\theta, t)$ est créée au point M(θ) par un système

de courant triphasé équilibré parcourant un bobinage fixe décalé de 120° .

le courant de la phase (a) : $i_a(t) = I_m \cos(\omega t)$ crée $\varepsilon(\theta, t) = k i_a(t) \cos(\theta)$

le courant de la phase (b) : $i_b(t) = I_m \cos(\omega t - 2\pi/3)$ crée $\varepsilon(\theta, t) = k i_b(t) \cos(\theta - 2\pi/3)$

le courant de la phase (c) : $i_c(t) = I_m \cos(\omega t - 4\pi/3)$ crée $\varepsilon(\theta, t) = k i_c(t) \cos(\theta - 4\pi/3)$

montrer que la résultante au point M est donnée par : $\varepsilon(\theta, t) = \frac{3}{2} k I_m \cos(\omega t - \theta)$

Exercice N° 02 :

* Vérifier que $\det([\rho(\theta)]) = 1$, et $[P]^t \cdot [P] = I$; $[P]$ matrice de Park.

$$[P] = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} \cos\theta & \cos(\theta - \frac{2\pi}{3}) & \cos(\theta - \frac{4\pi}{3}) \\ -\sin\theta & -\sin(\theta - \frac{2\pi}{3}) & -\sin(\theta - \frac{4\pi}{3}) \\ \frac{1}{\sqrt{2}} & \frac{1}{\sqrt{2}} & \frac{1}{\sqrt{2}} \end{bmatrix}; \rho(\theta) = \begin{bmatrix} \cos\theta & \sin\theta \\ -\sin\theta & \cos\theta \end{bmatrix}$$

Exercice N° 03 :

Soit un système triphasé équilibré représenté par les trois axes (a,b,c) décalé de 120° .

Avec : $v_a(t) = v_m \cdot \cos(\theta)$, $v_b(t) = v_m \cdot \cos(\theta - 2\pi/3)$, $v_c(t) = v_m \cdot \cos(\theta + 2\pi/3)$,

Et : $i_a(t) = i_m \cdot \cos(\theta - \varphi)$, $i_b(t) = i_m \cdot \cos(\theta - \frac{2\pi}{3} - \varphi)$, $i_c(t) = i_m \cdot \cos(\theta + \frac{2\pi}{3} - \varphi)$.

v_m et i_m : Valeurs maximales et $v_{ef} = v_m/\sqrt{2}$ et $i_{ef} = i_m/\sqrt{2}$ valeurs efficaces.

** Dans le repère de Park , où $[x_{dq0}] = [P][x_{abc}]$, à savoir que la puissance est conservée telle que :

$$P(t) = v_a i_a + v_b i_b + v_c i_c = v_d i_d + v_q i_q + v_0 i_0$$

1. Montrer que : les composantes homopolaires $v_0=0$ et $i_0=0$.

2. Montrer que : $v_d = \sqrt{\frac{3}{2}} v_m$ et que $v_q = 0$

3. Montrer que : $i_d = \sqrt{\frac{3}{2}} i_m \cos(\varphi)$ et que $i_q = -\sqrt{\frac{3}{2}} i_m \sin(\varphi)$

4. Montrer que la puissance instantanée en régime équilibré est donnée par : $P = 3 v_{ef} \cdot i_{ef} \cdot \cos(\varphi)$.
en déduire Q.

5. Montrer que par application de la transformée de Park au système d'équation d'une machine :

$$[v]_{3\phi} = [R][i]_{3\phi} + \frac{d[\Phi]_{3\phi}}{dt}$$

on obtient, le système biphasé :

$$v_d = Ri_d + \frac{d\Phi_d}{dt} - \omega\Phi_q$$

$$v_q = Ri_q + \frac{d\Phi_q}{dt} + \omega\Phi_d$$

6. Donner l'expression du couple électromagnétique, à partir de ces deux équations, sachant que : $\omega = p\Omega$, et $C_e = \frac{P_e}{\Omega}$ et la quantité $\frac{d\Phi_d}{dt}i_d + \frac{d\Phi_q}{dt}i_q$ une puissance réactive n'entrant pas dans le calcul du couple C_e .

Exercice N° 04:

1. Comment peut-on trouver le coefficient de normalisation 2/3 de Clark (conservation d'amplitude).
2. Comment peut-on trouver le coefficient de normalisation $\sqrt{2/3}$ de Concordia (conservation de puissance).

Solution EX03 :

5. $[v]_{3\phi} = [R][i]_{3\phi} + \frac{d[\Phi]_{3\phi}}{dt}$; on a $[x]_{3\phi} = [P]^{-1}[x]_{2\phi}$ et $[x]_{2\phi} = [P][x]_{3\phi}$
 x : tensions, courant ou flux.

en remplaçant triphasé par biphasé :

$$[P]^{-1}[v]_{2\phi} = [R][P]^{-1}[i]_{2\phi} + \frac{d[P]^{-1}[\Phi]_{2\phi}}{dt} = [R][P]^{-1}[i]_{2\phi} + \frac{d[P]^{-1}}{dt} \cdot [\Phi]_{2\phi} + [P]^{-1} \cdot \frac{d[\Phi]_{2\phi}}{dt}$$

introduisant $[P]$ sur les deux cotés, on aura ;

$$[v]_{2\phi} = [R][i]_{2\phi} + [P] \frac{d[P]^{-1}}{dt} \cdot [\Phi]_{2\phi} + \frac{d[\Phi]_{2\phi}}{dt}$$

* **On a :**

$$[P] = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} \cos\theta & \cos(\theta - \frac{2\pi}{3}) & \cos(\theta - \frac{4\pi}{3}) \\ -\sin\theta & -\sin(\theta - \frac{2\pi}{3}) & -\sin(\theta - \frac{4\pi}{3}) \\ \frac{1}{\sqrt{2}} & \frac{1}{\sqrt{2}} & \frac{1}{\sqrt{2}} \end{bmatrix}; [P]^{-1} = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} \cos\theta & -\sin\theta & \frac{1}{\sqrt{2}} \\ \cos(\theta - \frac{2\pi}{3}) & -\sin(\theta - \frac{2\pi}{3}) & \frac{1}{\sqrt{2}} \\ \cos(\theta - \frac{4\pi}{3}) & -\sin(\theta - \frac{4\pi}{3}) & \frac{1}{\sqrt{2}} \end{bmatrix}$$

$$\frac{d[P]^{-1}}{dt} = \omega \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} -\sin\theta & -\cos\theta & 0 \\ -\sin(\theta - \frac{2\pi}{3}) & -\cos(\theta - \frac{2\pi}{3}) & 0 \\ -\sin(\theta - \frac{4\pi}{3}) & -\cos(\theta - \frac{4\pi}{3}) & 0 \end{bmatrix}$$

* on vérifie bien que : $[P] \cdot \frac{d[P]^{-1}}{dt} = \omega \begin{bmatrix} 0 & -1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$ la matrice se réduit à $\begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$, puisque la

composante homopolaire est nulle, et on obtient finalement le système biphasé :

$$v_d = Ri_d + \frac{d\Phi_d}{dt} - \omega\Phi_q$$

$$v_q = Ri_q + \frac{d\Phi_q}{dt} + \omega\Phi_d$$

6. Calculons la puissance électromagnétique en raisonnant comme pour le calcul d'une puissance instantanée. On ne considère que ce qui dépend des flux direct et inverse et on retire les chutes de tension dues aux résistances.

$$v_d \cdot i_d = \left(Ri_d + \frac{d\Phi_d}{dt} - \omega\Phi_q \right) \cdot i_d$$

$$v_q \cdot i_q = \left(Ri_q + \frac{d\Phi_q}{dt} + \omega\Phi_d \right) \cdot i_q$$

$$P_a = v_d \cdot i_d + v_q \cdot i_q = \left(Ri_d + \frac{d\Phi_d}{dt} - \omega\Phi_q \right) \cdot i_d + \left(Ri_q + \frac{d\Phi_q}{dt} + \omega\Phi_d \right) \cdot i_q$$

$$P_e = P_a - P_{pertes} = P_a - Ri_d^2 - Ri_q^2 = \left(\frac{d\Phi_d}{dt} - \omega\Phi_q \right) \cdot i_d + \left(\frac{d\Phi_q}{dt} + \omega\Phi_d \right) \cdot i_q$$

$$P_e = \frac{d\Phi_d}{dt} \cdot i_d - \omega\Phi_q \cdot i_d + \frac{d\Phi_q}{dt} \cdot i_q - \omega\Phi_d \cdot i_q$$

$$P_e = \left(\frac{d\Phi_d}{dt} \cdot i_d + \frac{d\Phi_q}{dt} \cdot i_q \right) - (\omega\Phi_q \cdot i_d - \omega\Phi_d \cdot i_q)$$

L'expression : $\left(\frac{d\Phi_d}{dt} \cdot i_d + \frac{d\Phi_q}{dt} \cdot i_q \right)$ correspond à la puissance réactive.

Il reste donc :

$$P_e = C_e \Omega = -(\omega\Phi_q \cdot i_d - \omega\Phi_d \cdot i_q), \text{ avec } \Omega = \frac{\omega}{p} \text{ vitesse angulaire mécanique.}$$

ce qui donne, finalement, la formule du couple :

$$C_e = \frac{P_e}{\Omega} = \frac{\omega(\Phi_d \cdot i_q - \Phi_q \cdot i_d)}{\omega/p} = p(\Phi_d \cdot i_q - \Phi_q \cdot i_d)$$