

EMD 1h30

Exercice 1 : (14 points)

Soit le circuit de la figure 1.

- 1- Que peut-on générer avec un onduleur triphasé et à partir de quoi ? (2 points)
- 2- Démontrer la transformation qui permet d'obtenir les tensions (V_{an} , V_{bn} , V_{cn}) en fonction des tensions (V_{a0} , V_{b0} , V_{c0}). (2 points)
- 3- En utilisant cette dernière transformation, remplir le tableau (tel que vu dans le cours) des tensions que peut générer l'onduleur triphasé. (2 points)
- 4- Démontrer la transformée de Concordia. (2 points)
- 5- En utilisant la transformée de Concordia, remplir le nouveau tableau des tensions générées par l'onduleur. (2 points)
- 6- Tracer les tensions trouvées dans la question (5), discuter la figure obtenue. (2 points)
- 7- Quelles est la différence entre la transformée de Concordia et celle de Clark ? expliquer. (2 points)

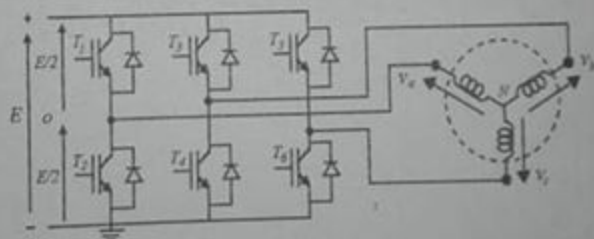


Fig.1

Exercice 2 : 6 points

- 1- Démontrer la matrice de rotation $R(\theta)$. (2 points)
- 2- Démontrer que : $P(\theta) \frac{d[P(\theta)]^{-1}}{dt} = -\omega \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix}$. (2 points)
- 3- Démontrer que : $\frac{dP(\theta)}{dt} = \omega \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix} P(\theta)$. (2 points)

Bonne chance
B. Salhi

EX01

1°) On peut générer une tension triphasé équilibrée modulable en amplitude et en fréquence. Cette tension est générée à partir d'une tension continue fixe.

2°) Transformation $[V_{an}, V_{bn}, V_{cn}]^T = f([V_{ao}, V_{bo}, V_{co}]^T)$

on a à partir du schéma:

$$\begin{cases} V_{an} = V_{ao} + V_{on} = V_{ao} - V_{no} \\ V_{bn} = V_{bo} + V_{on} = V_{bo} - V_{no} \\ V_{cn} = V_{co} + V_{on} = V_{co} - V_{no} \end{cases}$$

La tension V_{an}, V_{bn} et V_{cn} est une tension triphasé équilibrée, donc on a la relation:

$$V_{an} + V_{bn} + V_{cn} = 0$$

d'où: $V_{ao} + V_{bo} + V_{co} - 3V_{no} = 0$

$$\Rightarrow V_{no} = \frac{1}{3} [V_{ao} + V_{bo} + V_{co}]$$

dans l'accouplage, on obtient:

$$\begin{cases} V_{an} = V_{ao} - \frac{1}{3} [V_{ao} + V_{bo} + V_{co}] \\ V_{bn} = V_{bo} - \frac{1}{3} [V_{ao} + V_{bo} + V_{co}] \\ V_{cn} = V_{co} - \frac{1}{3} [V_{ao} + V_{bo} + V_{co}] \end{cases}$$

EX02

1) Matrice de rotation :

Les repères α, β et d, q sont équipés chacun d'une base orthonormale. Pour trouver

la matrice de rotation on projette les vecteurs de base du repère (d, q) sur ceux du repère (α, β) ; on a donc :

$$\vec{e} = \cos(\theta) \vec{i} + \sin(\theta) \vec{j}$$

$$\vec{e} = -\sin(\theta) \vec{i} + \cos(\theta) \vec{j}$$

$$\begin{bmatrix} \vec{e} \\ \vec{f} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos(\theta) & \sin(\theta) \\ -\sin(\theta) & \cos(\theta) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \vec{i} \\ \vec{j} \end{bmatrix} \quad (1)$$

$$R(\theta) = \begin{bmatrix} \cos(\theta) & \sin(\theta) \\ -\sin(\theta) & \cos(\theta) \end{bmatrix}$$

2) Démontrer que $P(t) \frac{d}{dt} [P(t)]^T = -\omega \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix}$.

La dérivée de $P(t)^T$ est $t \cdot q^T$

$$\frac{d}{dt} [P(t)^T] = \frac{d}{dt} [P(t)^T] = \frac{d}{dt} [C^T R(t)^T]$$

(8)

$$\begin{cases} V_{an} = \frac{1}{3} [2V_{ao} - V_{bo} - V_{co}] \\ V_{bn} = \frac{1}{3} [-V_{ao} + 2V_{bo} - V_{co}] \\ V_{cn} = \frac{1}{3} [-V_{ao} - V_{bo} + 2V_{co}] \end{cases}$$

écriture matricielle:

$$\begin{bmatrix} V_{an} \\ V_{bn} \\ V_{cn} \end{bmatrix} = \frac{1}{3} \begin{bmatrix} 2 & -1 & -1 \\ -1 & 2 & -1 \\ -1 & -1 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{ao} \\ V_{bo} \\ V_{co} \end{bmatrix}$$

(0,5)

la Transformation est:

$$T = \frac{1}{3} \begin{bmatrix} 2 & -1 & -1 \\ -1 & 2 & -1 \\ -1 & -1 & 2 \end{bmatrix}$$

(0,5)

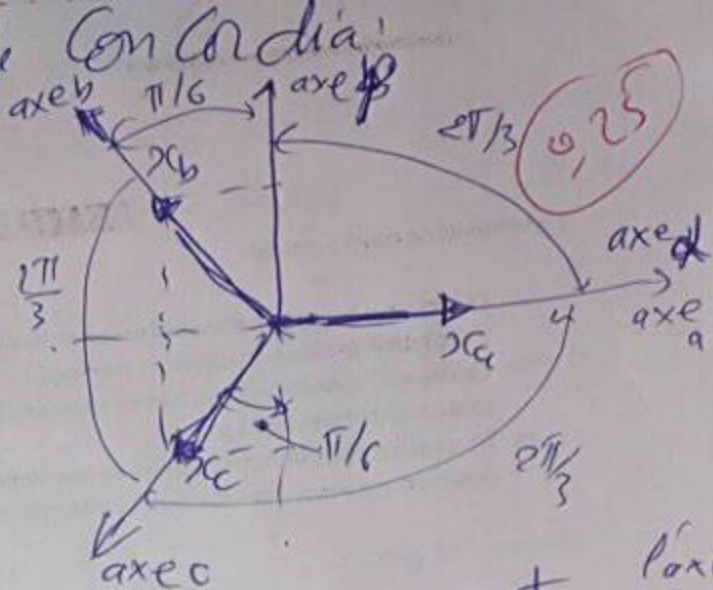
3°) Tableau des tensions générées par l'onduleur: chaque ligne (0,25)

State	Transistor fermés	V_{an}	V_{bn}	V_{cn}	Space Vector
0	T_2 T_4 T_6	0	0	0	V_{000}
1	T_1 T_4 T_6	$\frac{2}{3}E$	$-\frac{1}{3}E$	$-\frac{1}{3}E$	V_{100}
2	T_1 T_3 T_6	$\frac{1}{3}E$	$\frac{1}{3}E$	$-\frac{2}{3}E$	V_{110}
3	T_2 T_3 T_6	$-\frac{1}{3}E$	$\frac{2}{3}E$	$-\frac{1}{3}E$	V_{010}
4	T_2 T_3 T_5	$-\frac{2}{3}E$	$\frac{1}{3}E$	$\frac{1}{3}E$	V_{011}
5	T_2 T_4 T_5	$-\frac{1}{3}E$	$-\frac{1}{3}E$	$\frac{2}{3}E$	V_{001}
6	T_1 T_4 T_5	$\frac{1}{3}E$	$-\frac{2}{3}E$	$\frac{1}{3}E$	V_{101}
7	T_1 T_3 T_5	0	0	0	V_{111}

(10)

4°) Transformée de Concordia

~~def: x_α = la somme des projections sur l'axe α~~
 ~~x_β = la somme des projections~~



def: x_α = la somme pondérée des projections sur α
 x_β = " " " " " "
 k : la constante de pondération
 x est le signal Triphasé équilibré.

d'après le schéma on a:

$$x_\alpha = k [x_a - \sin(\pi/6)x_b - \sin(\pi/6)x_c]$$

$$x_\beta = k [0x_a + \cos(\pi/6)x_b - \cos(\pi/6)x_c]$$

$$0 = k [\gamma x_b + \gamma x_c]$$

Système Triphasé équilibré.

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} x_\alpha \\ x_\beta \\ 0 \end{bmatrix} = k \begin{bmatrix} 1 & -\frac{1}{2} & -\frac{1}{2} \\ 0 & \frac{\sqrt{3}}{2} & -\frac{\sqrt{3}}{2} \\ \gamma & \gamma & \gamma \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_a \\ x_b \\ x_c \end{bmatrix}$$

a) Trouver k : la Transformée de Concordia doit garder la même puissance dans les deux plans (α, β) et (a, b, c)

2019
Master AAT-III

7°) La différence entre les deux Transformées réside dans le fait que ~~par~~ la Transformée de Concordia ~~est~~ garde la même puissance dans les deux plans (α, β et γ, δ) et est orthogonale; alors que celle de Klok ~~est~~ garde la même amplitude et n'est pas orthogonale.

(1)

(7)

(0,25) ch.

$$P_{\alpha, \beta} = P_{a, b, c}$$

$$+q \left\{ \begin{array}{l} P_{a, b, c} = V_a I_a + V_b I_b + V_c I_c \quad 3 \text{ phases} \\ P_{\alpha, \beta} = V_{\alpha} I_{\alpha} + V_{\beta} I_{\beta} \quad 2 \text{ phases} \end{array} \right.$$

$$* P_{a, b, c} = V_a I_a + V_b I_b + V_c I_c$$

$$P_{a, b, c} = V_a I_a + V_b I_b + (V_a + V_b)(I_a + I_b)$$

$$P_{a, b, c} = e V_a I_a + e V_b I_b + V_a I_b + V_b I_a$$

$$+q \left\{ \begin{array}{l} V_a + V_b + V_c = 0 \\ I_a + I_b + I_c = 0 \end{array} \right.$$

$$* \text{ d'autre part on a: } \left\{ \begin{array}{l} x_{\alpha} = k \left[x_a - \frac{1}{2}(x_b + x_c) \right] \\ x_{\beta} = k \left[\frac{\sqrt{3}}{2}(x_b - x_c) \right] \end{array} \right.$$

$$\Rightarrow \left\{ \begin{array}{l} x_{\alpha} = \frac{3}{2} k x_a \\ x_{\beta} = \frac{\sqrt{3}}{2} k [x_a + e x_b] \end{array} \right.$$

$$\text{donc } P_{\alpha, \beta} = V_{\alpha} I_{\alpha} + V_{\beta} I_{\beta} \\ = \left(\frac{3}{2} \right)^2 k^2 V_a I_a + \left(\frac{\sqrt{3}}{2} \right)^2 k^2 [V_a + e V_b][I_a + e I_b] \\ = \frac{9}{4} k^2 V_a I_a + \frac{3}{4} k^2 \left\{ \begin{array}{l} V_a I_a + e V_a I_b \\ + e V_b I_a + 4 V_b I_b \end{array} \right.$$

$$\Rightarrow P_{\alpha, \beta} = k^2 \frac{3}{4} \left\{ 4 V_a I_a + 4 V_b I_b + e V_a I_b + e V_b I_a \right\}$$

$$\Rightarrow P_{\alpha, \beta} = k^2 \frac{3}{2} [e V_a I_a + e V_b I_b + V_a I_b + V_b I_a]$$

$$\Rightarrow P_{\alpha, \beta} = k^2 \frac{3}{2} P_{a, b, c}$$

$$\text{donc : } k^2 \cdot \frac{3}{2} = 1 \Rightarrow \boxed{k = \sqrt{\frac{2}{3}}}$$

(0,75)

(4)

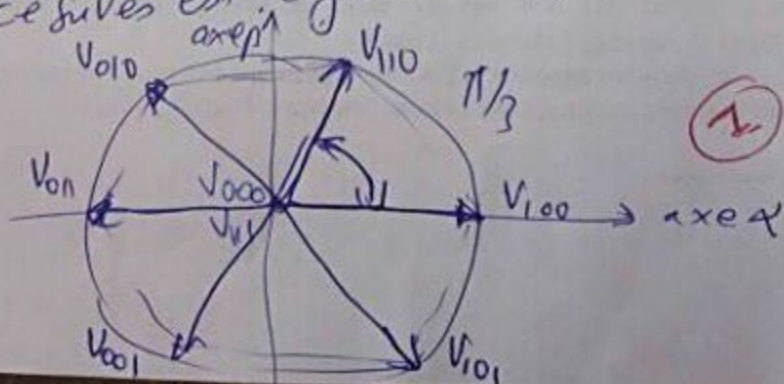
50]

9,25 chaque ligne

stat	Space Vector	axe α	axe β
0	V_{000}	0	0
1	V_{100}	U	0
2	V_{110}	$\frac{1}{2} U$	$\frac{\sqrt{3}}{2} U$
3	V_{010}	$-\frac{1}{2} U$	$\frac{\sqrt{3}}{2} U$
4	V_{011}	-U	0
5	V_{001}	$-\frac{1}{2} U$	$-\frac{\sqrt{3}}{2} U$
6	V_{101}	$\frac{1}{2} U$	$-\frac{\sqrt{3}}{2} U$
7	V_{111}	0	0

$$\text{tg } U = \sqrt{\frac{2}{3}} E$$

6°) Dans le Tableau on a 2 Vecteurs nuls (V_{000}) et V_{111} et 6 Vecteurs non nuls. Ces 6 Vecteurs non nuls ont la même module $U = \sqrt{\frac{2}{3}} E$ et des positions angulaires tg successives tg la distance entre chaque deux Vecteurs successives est égale à $\pi/3$.



①

⑥

continu? Quel est le type

Spac Vector 1 ... chaque ligne

matrice doit être

$$I = CC^T = C \cdot C^T$$

$$\Rightarrow I = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} 1 & -\frac{1}{2} & -\frac{1}{2} \\ 0 & \frac{\sqrt{3}}{2} & -\frac{\sqrt{3}}{2} \\ \gamma & \gamma & \gamma \end{bmatrix} \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} 1 & 0 & \gamma \\ -\frac{1}{2} & \frac{\sqrt{3}}{2} & \gamma \\ -\frac{1}{2} & -\frac{\sqrt{3}}{2} & \gamma \end{bmatrix}$$

$$I = \frac{2}{3} \begin{bmatrix} \frac{3}{2} & 0 & 0 \\ 0 & \frac{3}{2} & 0 \\ 0 & 0 & 3\gamma^2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 2\gamma^2 \end{bmatrix}$$

$$6a) \Rightarrow \gamma = \frac{\sqrt{2}}{2}$$

$$\text{donc } C = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} 1 & -\frac{1}{2} & -\frac{1}{2} \\ 0 & \frac{\sqrt{3}}{2} & -\frac{\sqrt{3}}{2} \\ \frac{\sqrt{2}}{2} & \frac{\sqrt{2}}{2} & \frac{\sqrt{2}}{2} \end{bmatrix}$$

0.85

5

$$\begin{aligned}
 \Rightarrow \frac{d}{dt} [P(t)^{-1}] &= C^T \frac{d}{dt} [P(t)^T] \\
 &= C^T \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \cos(t) & -\sin(t) \\ \sin(t) & \omega(t) \end{bmatrix} \\
 &= C^T \begin{bmatrix} -\omega \sin(t) & -\omega \cos(t) \\ \omega \cos(t) & -\omega \sin(t) \end{bmatrix} \\
 &= -\omega \cdot C^T \begin{bmatrix} \sin(t) & \cos(t) \\ -\cos(t) & \sin(t) \end{bmatrix} \quad (2)
 \end{aligned}$$

En multipliant par $P(t)$ on a :

$$\begin{aligned}
 P(t) \frac{d}{dt} [P(t)^{-1}] &= -\omega P(t) C^T \begin{bmatrix} \sin(t) & \cos(t) \\ -\cos(t) & \sin(t) \end{bmatrix} \\
 &= -\omega R(t) \underbrace{C^T}_{=I} \begin{bmatrix} \sin(t) & \cos(t) \\ -\cos(t) & \sin(t) \end{bmatrix} \\
 &= -\omega R(t) \begin{bmatrix} \sin(t) & \cos(t) \\ -\cos(t) & \sin(t) \end{bmatrix} \\
 &= -\omega \begin{bmatrix} \cos(t) & \sin(t) \\ -\sin(t) & \omega(t) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \sin(t) & \cos(t) \\ -\cos(t) & \sin(t) \end{bmatrix}
 \end{aligned}$$

$$P(t) \frac{d}{dt} [P(t)^{-1}] = -\omega \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix}$$

3°) on sait que $P(t) P(t)^{-1} = I$

$$\Rightarrow \frac{d}{dt} [P(t) P(t)^{-1}] = 0$$

$$\Rightarrow \frac{d}{dt} [P(t)] P(t)^{-1} + P(t) \frac{d}{dt} [P(t)^{-1}] = 0$$

(9)

0
 a. $P(s)$ is invertible in

$$\frac{d}{dt} [P(s)] P(s)^{-1} = -P(s) \frac{d}{dt} [P(s)^{-1}]$$

$$\Rightarrow \frac{d}{dt} [P(s)] = -P(s) \frac{d}{dt} [P(s)^{-1}] P(s)$$

$$\Rightarrow \frac{d}{dt} [P(s)] = \omega \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix} P(s).$$