

Redresseur triphasé P3 non commandé

Exercice 1

Soit un redresseur triphasé $P3$ non commandé constitué par un commutateur le plus positif (cathodes communes) connecté à une tension alternative de $220/380V$ et alimentant une charge ($R = 100 \Omega$).

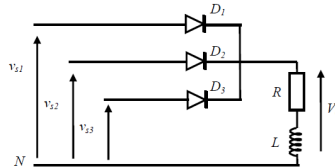


Figure 5.1 Redresseurs triphasés simple alternance $P3$ à cathodes communes

1. Conditions pour un système triphasé équilibré

Les conditions nécessaires pour obtenir un système de tension triphasé équilibré sont :

- Même amplitude (même valeur efficace)
- Même fréquence (même pulsation $\omega = 2\pi f$)
- Tensions déphasées de 120° ($\frac{2\pi}{3}$)

2. Allure de la tension de charge

Voir chronogramme.

3. Allure de la tension aux bornes de la diode D_3

Voir chronogramme.

La tension supportable par cette diode est :

$$V_{D3} = -\sqrt{3}V_m = -220\sqrt{2} \cdot \sqrt{3} = -538,88 \text{ V}$$

4. Valeur moyenne de la tension de charge

La valeur moyenne de la tension de charge s'exprime par :

$$\begin{aligned}V_c &= \frac{3}{2\pi} \int_{\pi/6}^{5\pi/6} V_m \sin \theta \, d\theta \\V_c &= \frac{3V_m}{2\pi} [-\cos \theta]_{\pi/6}^{5\pi/6} \\V_c &= \frac{3V_m}{2\pi} \left[-\cos\left(\frac{5\pi}{6}\right) + \cos\left(\frac{\pi}{6}\right) \right] \\V_c &= \frac{3V_m}{2\pi} \left[\frac{\sqrt{3}}{2} + \frac{\sqrt{3}}{2} \right] \\V_c &= \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi}\end{aligned}$$

Application numérique

$$V_c = \frac{3\sqrt{3} \cdot 220\sqrt{2}}{2\pi} = 257,3 \text{ V}$$

5. Valeur efficace de la tension de charge

La valeur efficace (quadratique) de la tension de charge est donnée par :

$$\begin{aligned}V_{c\#}^2 &= \frac{3}{2\pi} \int_{\pi/6}^{5\pi/6} (V_m \sin \theta)^2 \, d\theta \\V_{c\#}^2 &= \frac{3V_m^2}{2\pi} \int_{\pi/6}^{5\pi/6} \sin^2 \theta \, d\theta\end{aligned}$$

Sachant que $\sin^2 \theta = \frac{1-\cos 2\theta}{2}$, on obtient :

$$\begin{aligned}V_{c\#}^2 &= \frac{3V_m^2}{4\pi} \left[\left(\frac{5\pi}{6} - \frac{\pi}{6} \right) - \left(\frac{1}{2} \sin \frac{10\pi}{6} - \frac{1}{2} \sin \frac{2\pi}{6} \right) \right] \\V_{c\#}^2 &= \frac{3V_m^2}{4\pi} \left[\frac{4\pi}{6} - \left(\frac{1}{2} \cdot \left(-\frac{\sqrt{3}}{2} \right) - \frac{1}{2} \cdot \frac{\sqrt{3}}{2} \right) \right] \\V_{c\#}^2 &= \frac{3V_m^2}{4\pi} \left[\frac{2\pi}{3} - \left(-\frac{\sqrt{3}}{4} - \frac{\sqrt{3}}{4} \right) \right] \\V_{c\#}^2 &= \frac{3V_m^2}{4\pi} \left(\frac{2\pi}{3} + \frac{\sqrt{3}}{2} \right)\end{aligned}$$

$$V_{c\#}^2 = V_m^2 \left(\frac{1}{2} + \frac{3\sqrt{3}}{8\pi} \right)$$

$$V_{c\#} = V_m \sqrt{\frac{1}{2} + \frac{3\sqrt{3}}{8\pi}}$$

6. Facteur de forme

Le facteur de forme F est le rapport de la valeur efficace à la valeur moyenne :

$$F = \frac{V_{c\#}}{|V_c|}$$

$$F = \frac{V_m \sqrt{\frac{1}{2} + \frac{3\sqrt{3}}{8\pi}}}{\frac{3\sqrt{3} V_m}{2\pi}}$$

$$F = 1,017$$

7. Taux d'ondulation

Le taux d'ondulation τ (en pourcentage) est donné par :

$$\tau = \sqrt{F^2 - 1} \times 100$$

$$\tau = 18,3\%$$

8. Courant de charge

En supposant l'inductance suffisamment grande pour lisser le courant, le courant moyen de charge est :

$$I_c = \frac{V_c}{R}$$

$$I_c = \frac{3\sqrt{3} \cdot V_m}{2\pi \cdot R}$$

Application numérique

$$I_c = \frac{257,3}{100} = 2,57 \text{ A}$$

9. Courant dans une phase

En régime équilibré, le courant moyen dans chaque diode (et donc dans chaque phase) est :

$$I_{c1} = \frac{I_c}{3}$$

Application numérique

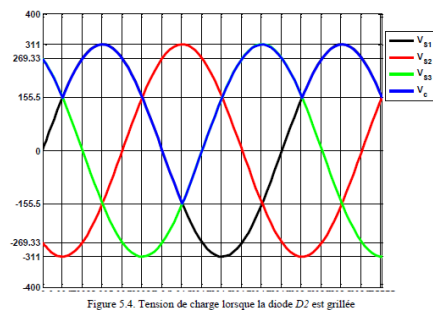
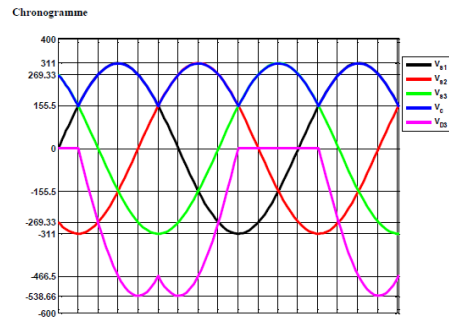
$$I_{c1} = \frac{2,57}{3} = 0,85 \text{ A}$$

10. Panne de la diode D_2

En cours de fonctionnement, la diode D_2 est grillée (bloquée).

Allure de la tension de charge

Voir chronogramme.



Exercice 2

Soit un redresseur triphasé PD3 non commandé connecté à une tension alternative de 220/380V et alimentant une charge R , avec $R = 100 \Omega$ et $L = 0 \text{ mH}$. Voir chronogramme.

1. Allure de la tension de charge

Voir chronogramme.

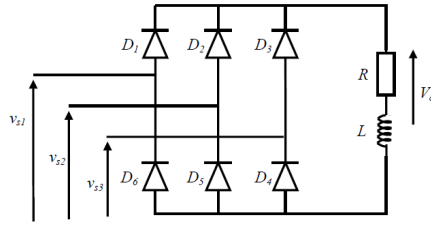


Figure 5.9 Redresseur double alternance PD3

2. Valeur moyenne de la tension de charge

La valeur moyenne de la tension de charge s'exprime par :

$$V_c = \frac{3}{\pi} \int_{\frac{\pi}{6}}^{\frac{3\pi}{6}} (V_{s1} - V_{s2}) d\theta$$

$$V_c = \frac{3}{\pi} \int_{\frac{\pi}{6}}^{\frac{5\pi}{6}} (V_{s1} - V_{s3}) d\theta$$

$$V_c = \frac{3}{\pi} \int_{\frac{11\pi}{6}}^{\frac{13\pi}{6}} (V_{s3} - V_{s2}) d\theta$$

Pour une des périodes, par exemple sur $[\frac{11\pi}{6}, \frac{13\pi}{6}]$, on a la différence $V_{s3} - V_{s2}$:

$$V_{s3} - V_{s2} = V_m \left(\sin \left(\theta + \frac{2\pi}{3} \right) - \sin \left(\theta - \frac{2\pi}{3} \right) \right)$$

En développant :

$$V_{s3} - V_{s2} = V_m \left(-\frac{1}{2} \sin \theta + \frac{\sqrt{3}}{2} \cos \theta + \frac{1}{2} \sin \theta + \frac{\sqrt{3}}{2} \cos \theta \right)$$

$$V_{s3} - V_{s2} = \sqrt{3} V_m \cos \theta$$

L'intégrale de la valeur moyenne devient alors :

$$V_c = \frac{3}{\pi} \int_{\frac{11\pi}{6}}^{\frac{13\pi}{6}} \sqrt{3} V_m \cos \theta d\theta$$

$$V_c = \frac{3\sqrt{3} V_m}{\pi} [\sin \theta]_{\frac{11\pi}{6}}^{\frac{13\pi}{6}}$$

$$V_c = \frac{3\sqrt{3} V_m}{\pi} \left[\sin \left(\frac{13\pi}{6} \right) - \sin \left(\frac{11\pi}{6} \right) \right]$$

$$V_c = \frac{3\sqrt{3} V_m}{\pi} \left(\frac{1}{2} - \left(-\frac{1}{2} \right) \right)$$

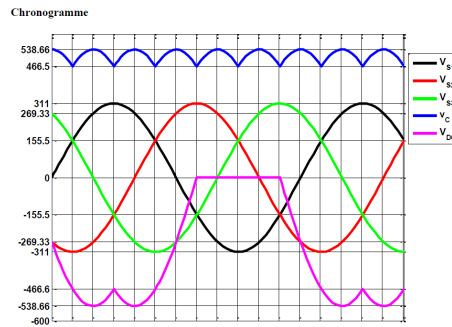
$$\boxed{V_c = \frac{3\sqrt{3} V_m}{\pi}}$$

Application numérique

Avec $V_m = 220\sqrt{2}$ V (tension simple de phase) :

$$V_c = \frac{3\sqrt{3} \cdot 220\sqrt{2}}{\pi}$$

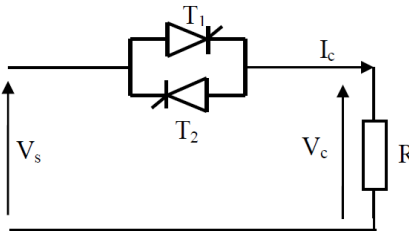
$$V_c = 514,6 \text{ V}$$



Exercice 3

Soit un gradateur monophasé formé de deux thyristors montés en tête-bêche (supposés parfaits), connecté à une tension alternative sinusoïdale $U = 45$ V de fréquence $f = 50$ Hz, alimentant une charge résistive $R = 100\Omega$.

1. Schéma de montage

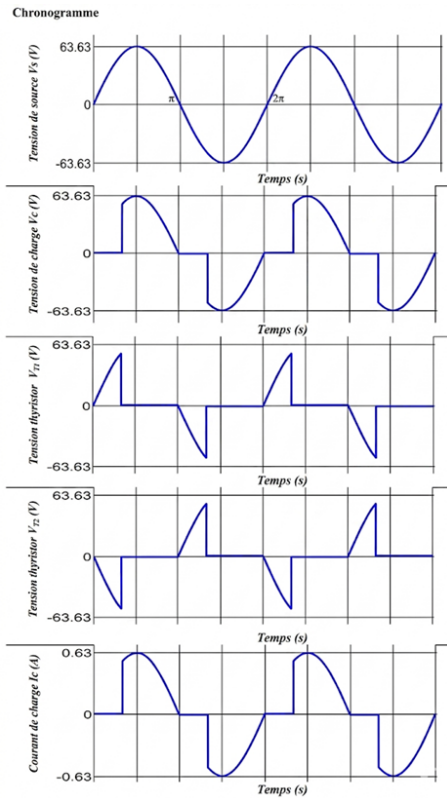


2. Allure de la tension de charge pour $\alpha = 60^\circ$

3. Expression de la valeur efficace de la tension de charge

La valeur efficace de la tension de charge s'écrit :

$$V_{\text{eff}}^2 = \frac{2}{2\pi} \int_{\alpha}^{\pi} (V_m \sin \theta)^2 d\theta = \frac{V_m^2}{\pi} \int_{\alpha}^{\pi} \frac{1 - \cos 2\theta}{2} d\theta$$



$$V_{\text{eff}}^2 = \frac{V_m^2}{2\pi} \left[\theta - \frac{1}{2} \sin 2\theta \right]_{\alpha}^{\pi}$$

$$V_{\text{eff}}^2 = \frac{V_m^2}{2\pi} \left[(\pi - \alpha) - \frac{1}{2} (\sin 2\pi - \sin 2\alpha) \right]$$

$$V_{\text{eff}} = V \sqrt{1 - \frac{\alpha}{\pi} + \frac{\sin 2\alpha}{2\pi}} \quad \text{avec } V = \frac{V_m}{\sqrt{2}}$$

Application numérique : Pour $\alpha = 60^\circ = \pi/3$:

$$V_{\text{eff}} = 45 \sqrt{1 - \frac{1}{3} + \frac{\sin(120^\circ)}{2\pi}} = 45 \sqrt{1 - 0,333 + \frac{\sqrt{3}/2}{2\pi}}$$

$$V_{\text{eff}} \approx 45 \sqrt{0,6667 + 0,1378} = 45 \sqrt{0,8045} \approx 53,56V.$$

4. Allures du courant de charge et de la tension aux bornes des thyristors

Voir chronogramme

La tension maximale supportée par chaque thyristor est :

$$V_d = -V_m = -45\sqrt{2} \approx -63.63V.$$

5. Valeur du courant de charge

$$I_c = \frac{V_{\text{eff}}}{R} = \frac{V}{R} \sqrt{1 - \frac{\alpha}{\pi} + \frac{\sin 2\alpha}{2\pi}}$$

Application numérique :

$$I_c = \frac{53.56}{100} \approx 0.535A.$$

6. Puissance dissipée dans la résistance

$$P = \frac{V_{\text{eff}}^2}{R} = \frac{V^2}{R} \left(1 - \frac{\alpha}{\pi} + \frac{\sin 2\alpha}{2\pi}\right)$$

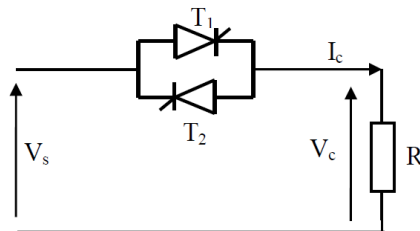
Application numérique :

$$P = \frac{53.56^2}{100} \approx 28.56W.$$

Exercice 4

Soit un gradateur monophasé formé de deux thyristors montés en tête-bêche (supposés parfaits), connecté à une tension alternative sinusoïdale $U = 45V$ de fréquence $f = 50Hz$, alimentant une charge $R - L$ avec $R = 100\Omega$ et $L = 100mH$.

1. Schéma de montage



2. Allure de la tension de charge pour $\alpha = 60^\circ$

Voir chronogramme

3. Allures du courant de charge et de la tension aux bornes des thyristors

Chronogrammes du courant et des tensions thyristors Voir chronogramme

La tension maximale supportée par chaque thyristor est :

$$V_T = -V_m = -45\sqrt{2} \approx -63.63V.$$

4. Expression de la valeur efficace de la tension de charge

Pour une charge inductive, l'angle d'extinction β (ou Θ) est supérieur à π . La tension efficace s'écrit :

$$V_{\text{eff}}^2 = \frac{2}{2\pi} \int_{\alpha}^{\beta} (V_m \sin \theta)^2 d\theta = \frac{V_m^2}{\pi} \int_{\alpha}^{\beta} \frac{1 - \cos 2\theta}{2} d\theta$$

$$V_{\text{eff}}^2 = \frac{V_m^2}{2\pi} \left[\theta - \frac{1}{2} \sin 2\theta \right]_{\alpha}^{\beta}$$

$$V_{\text{eff}}^2 = \frac{V_m^2}{2\pi} \left[(\beta - \alpha) - \frac{1}{2} (\sin 2\beta - \sin 2\alpha) \right]$$

$$V_{\text{eff}} = V \sqrt{\frac{\beta - \alpha}{\pi} + \frac{\sin 2\alpha - \sin 2\beta}{2\pi}}$$

où $V = \frac{V_m}{\sqrt{2}}$ est la tension efficace de la source.

5. Expression du courant $i(t)$

La valeur efficace du courant de charge est :

$$I_{\text{eff}} = \frac{V_{\text{eff}}}{Z} = \frac{V}{Z} \sqrt{\frac{\beta - \alpha}{\pi} + \frac{\sin 2\alpha - \sin 2\beta}{2\pi}}$$

avec l'impédance de la charge :

$$Z = \sqrt{R^2 + (L\omega)^2}, \quad \omega = 2\pi f = 100\pi \text{ rad/s}$$

Application numérique :

$$\omega = 2\pi \times 50 = 314.16 \text{ rad/s}$$

$$L\omega = 0.1 \times 314.16 = 31.416 \Omega$$

$$Z = \sqrt{100^2 + 31.416^2} = \sqrt{10000 + 986.96} = \sqrt{10986.96} \approx 104.82 \Omega$$

Pour $\alpha = 60^\circ = \pi/3$, l'angle d'extinction β se calcule par résolution de l'équation :

$$\sin(\beta - \varphi) = \sin(\alpha - \varphi) e^{-\frac{\beta - \alpha}{\tan \varphi}}$$

avec $\varphi = \arctan\left(\frac{L\omega}{R}\right) = \arctan(0.31416) \approx 17.44^\circ = 0.304 \text{ rad}$.

La résolution numérique donne $\beta \approx 230^\circ = 4.014 \text{ rad}$.

On peut alors calculer :

$$\frac{\beta - \alpha}{\pi} = \frac{4.014 - 1.047}{3.1416} \approx 0.944$$

$$\frac{\sin 2\alpha - \sin 2\beta}{2\pi} = \frac{\sin 120^\circ - \sin 460^\circ}{2\pi} = \frac{0.866 - 0.985}{6.283} \approx -0.0189$$

$$V_{\text{eff}} = 45\sqrt{0.944 - 0.0189} = 45\sqrt{0.9251} \approx 43.27 \text{ V}$$

$$I_{\text{eff}} = \frac{43.27}{104.82} \approx 0.413 \text{ A}$$

6. Puissance dissipée dans la résistance

$$P = R \cdot I_{\text{eff}}^2 = 100 \times (0.413)^2 \approx 17.06 \text{ W}$$

Chronogramme

