

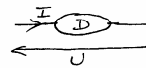
FORMULAIRE D'ÉLECTRICITÉ

RESEAUX LINEAIRES EN REGIME STATIONNAIRE

* Lois de Kirchhoff

loi des nœuds $\sum_{\text{nœud}} \pm I = 0$ \pm selon sens des courants
 loi des mailles $\sum_{\text{maille}} \pm U = 0$ \pm selon orientation maille

* Conventions d'orientation

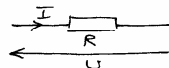


convention récepteur



convention générateur

* Représentation linéaire d'un dipôle passif



$$U = R I \quad \text{loi d'Ohm}$$

En continu, $L \rightarrow R$ nulle
 $C \rightarrow R \infty$

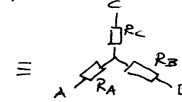
Associations de résistances

série : $R_{eq} = \sum R$

parallèle : $R_{eq} = \left(\sum \frac{1}{R} \right)^{-1}$

théorème de Kennely ($\Delta \rightarrow \lambda$)

$$R_i = \frac{R_{ij} R_{ik}}{\sum R_{\Delta}}$$

Réciproque du thm de Kennely ($\lambda \rightarrow \Delta$)

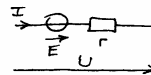
$$G_{ij} = \frac{1}{R_{ij}} = \frac{G_i G_j}{\sum G_{\lambda}}$$

* Représentation linéaire d'un dipôle actif

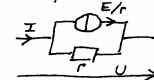
générateur de tension (E, r)

loi : $U = E - r I$
 $\begin{matrix} \text{fém} & \text{résistance} \\ & \text{interne} \end{matrix}$

rep. de Thévenin

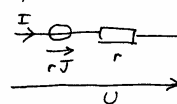


rep de Norton

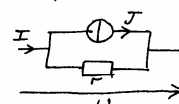
générateur de courant (J, r)

loi : $I = J - \frac{U}{r}$
 $\begin{matrix} \text{courant de} \\ \text{court-circuit} \end{matrix}$

rep. de Thévenin



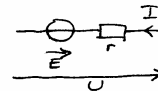
rep de Norton



accumulateur en charge

loi : $U = E + r I$
 $\begin{matrix} \text{fém} \end{matrix}$

rep de Thévenin



moteur

loi : $U = E' + r I$ $\hat{=}$ rep. que ci-dessus

* Puissance et Énergie électrique en régime stationnaire

$$P = U I \quad \mathcal{E} = P t$$

générateur de tension (E, r)

énergie élec (secteur) $E I t$ ou chimique (pile) $\rightarrow E I t - r I^2 t$ Énergie électrique
 $r I^2 t$ chaleur dissipée dans le générateur

moteur (E', r , rdt mécanique η)

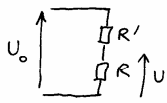
énergie élec $E' I t + r I^2 t$ \rightarrow énergie méca $E' I t$ \rightarrow Énergie mécanique récupérable
 $r I^2 t$ chaleur dissipée dans les enroulements du moteur \rightarrow travail $W = \eta E' I t$
 chaleur (frottements)

* Loi de Pouillet (circuit simple linéaire)

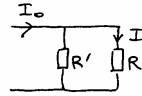
$$I = \frac{\sum \pm E}{\sum R} \quad \text{expression algébrique}$$

(Le circuit est orienté dans le sens choisi arbitrairement pour I)

* diviseurs de tension et de courant

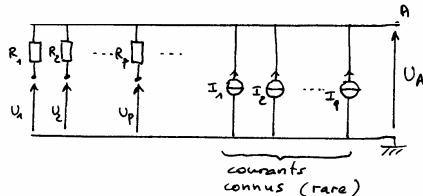


$$U = \frac{R}{R+R'} U_0$$



$$I = \frac{R'}{R+R'} I_0$$

* théorème de Millman



$$U_A = \frac{\sum_p \frac{U_p}{R_p} + \sum_p I_p}{\sum_p \frac{1}{R_p}}$$

* théorème de superposition

Dans un réseau linéaire alimenté par plusieurs sources indépendantes, le courant circulant dans une branche est la somme algébrique des courants produits par les différentes sources agissant séparément, toutes les autres sources étant supposées éteintes (source de tension \rightarrow fil, source de courant \rightarrow circuit ouvert)

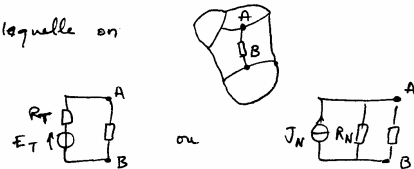
* théorèmes de Thévenin et de Norton

principe

Un dipôle D complexe entoure la branche AB dans laquelle on cherche le courant

On remplace D par son modèle de Thévenin ou de Norton et on fait le calcul (facile)

Pb: déterminer E_T , R_T ou J_N , R_N

détermination de $R_T = R_N$

On isole le dipôle D en enlevant la branche AB. On éteint les sources de D. R_T (ou R_N) est alors la résistance équivalente vue des points AB.

détermination de E_T

On isole le dipôle D en enlevant la branche AB. On calcule alors la ddp entre A et B (ddp à vide). $E_T = U_{AB}$ à vide.

détermination de J_N

On isole le dipôle D en enlevant la branche AB. On place alors un fil entre A et B: le courant traversant ce fil est alors le courant de court-circuit J_N .

RESEAUX LINEAIRES EN REGIME SINUSOIDAL PERMANENT (monophasé)

* Représentation des grandeurs électriques

$$u = \hat{U} \cos(\omega t + \varphi_u)$$

$$= U\sqrt{2} \cos(\omega t + \varphi_u)$$

$$\underline{u} = \hat{U} e^{j(\omega t + \varphi_u)}$$

$$= \hat{U} e^{j\varphi_u} e^{j\omega t}$$

$$= \underline{\hat{U}} e^{j\omega t}$$

$$= \underline{U} \sqrt{2} e^{j\omega t}$$

u : valeur instantanée

\hat{U} : amplitude, U : valeur efficace

ω : pulsation, φ_u : phase à l'origine (rad.)

\underline{u} : valeur instantanée complexe $\Re(\underline{u}) = u$

$\underline{\hat{U}}$: amplitude complexe

\underline{U} : valeur efficace complexe

$\underline{U} = U e^{j\varphi_u}$ contient toutes les infos utiles

$$U = |\underline{U}| \quad \varphi_u = \text{Arg}(\underline{U})$$

Module et argument d'un complexe (rappel)

$$\underline{U} = A + jB$$

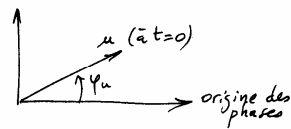
$$|\underline{U}| = \sqrt{A^2 + B^2}$$

$$\text{Arg}(\underline{U}) = \arctan \frac{B}{A}$$

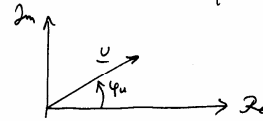
$$\left| \frac{\underline{U} \cdot \underline{U}'}{\underline{U}''} \right| = \frac{|\underline{U}| \cdot |\underline{U}'|}{|\underline{U}''|}$$

$$\text{Arg} \left| \frac{\underline{U} \cdot \underline{U}'}{\underline{U}''} \right| = \text{Arg}(\underline{U}) + \text{Arg}(\underline{U}') - \text{Arg}(\underline{U}'')$$

représentation de Fresnel



représentation dans le plan complexe



Intérêt de ces représentations : loi des mailles \Rightarrow addition vectorielle de " \vec{u} "
 loi des nœuds \Rightarrow " " de " \vec{i} "

* Impédance d'un dipôle linéaire

\underline{Z} telle que $U = \underline{Z} \underline{I}$ admittance $\underline{Y} = \frac{1}{\underline{Z}}$
 impédance complexe \underline{Z} telle que $\underline{U} = \underline{Z} \underline{I}$

$$\underline{Z} = \frac{\underline{U}}{\underline{I}} = \frac{U e^{j\varphi_u}}{I e^{j\varphi_i}} = \frac{U}{I} e^{j(\varphi_u - \varphi_i)} = \underline{Z} e^{j\varphi_{ui}} \quad \text{qui déphasage de } u \text{ par } i$$

$\Rightarrow \underline{Z} = |\underline{Z}| \quad \varphi_{ui} = \text{Arg}(\underline{Z}) \quad \underline{Z} \text{ peut se mettre sous la forme } R + jX$
 L réactance

$$R \Rightarrow \begin{cases} \underline{Z}_R = R \\ \varphi_{ui} = 0 \end{cases} \quad \underline{Z}_R = R$$

$$L \Rightarrow \begin{cases} \underline{Z}_L = j\omega L \\ \varphi_{ui} = \frac{\pi}{2} \end{cases} \quad \underline{Z}_L = j\omega L$$

(u en avance sur i)

$$C \Rightarrow \begin{cases} \underline{Z}_C = \frac{1}{j\omega C} \\ \varphi_{ui} = -\frac{\pi}{2} \end{cases} \quad \underline{Z}_C = \frac{1}{j\omega C} = -\frac{j}{\omega C}$$

(u en retard sur i)

* puissance

$p = u \cdot i$ puissance instantanée

$P = UI \cos \varphi_{ui}$ puissance moyenne

$\cos \varphi_{ui} (= \cos \varphi_{iu}) = \text{facteur de puissance}$

ESF impose aux industriels d'avoir un $\cos \varphi > 0,93$

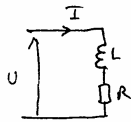
$$\underline{S} = \underline{U} \cdot \underline{I}^* = P + jQ \quad \text{puissance complexe}$$

$$|\underline{S}| = S = UI = \text{puissance apparente (VA)} \quad \text{Arg}(\underline{S}) = \arctan \frac{Q}{P} = \varphi_{ui}$$

$$P = \text{Re}(\underline{S}) = UI \cos \varphi_{ui} \quad \text{puissance (active) (W)}$$

$$Q = \text{Im}(\underline{S}) = UI \sin \varphi_{ui} \quad \text{puissance réactive (VAR)}$$

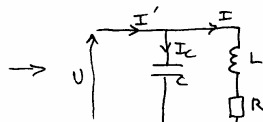
Relèvement du facteur de puissance : calcul de C par la méthode de Boucherot



$$P$$

$$Q$$

$$Q = P \tan \varphi$$



$$P' = P + P_C = P \quad (P_C = 0)$$

$$Q' = Q + Q_C$$

$$Q' = P \tan \varphi' \quad Q_C = -C\omega U^2 \Rightarrow C$$

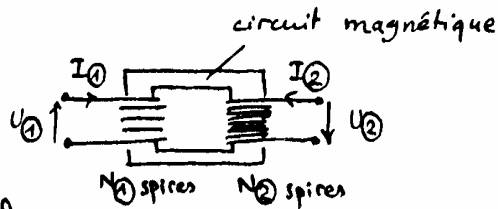
* Problèmes de réseaux linéaires en régime sinusoïdal

lois du continu transposables à l'alternatif en remplaçant \underline{I} par \underline{I} , \underline{U} par \underline{U} et R par \underline{Z}

Transformateur idéal : notions de base

1. Monophasé

schéma de principe :



symbole :

ou

Pour un transfo idéal, on a

$$|U_2| = m |U_1|$$

$$|I_2| = \frac{1}{n} |I_1|$$

$$\text{avec } m = \frac{N_2}{N_1}$$

$$\varphi(U_2, U_1) = \pi$$

$$n = m$$

Pas rapport à un transfo réel, écart 10% maxi sur m et φ ,
écart peut être plus grand pour n .

2. Triphasé - Cas d'un réseau symétrique

$$m = \frac{N_2}{N_1}$$

$$\text{rapport de transformation } M = \frac{U_2}{U_1}$$

(rapport des tensions composées !)

En général $m \neq M$

a) couplage symétrique des enroulements $\lambda\lambda$, $\Delta\Delta$
 $M = m$ (parfois notés Y_y et D_d)

b) couplage mixte $\lambda\Delta$, $\Delta\lambda$ (parfois notés Y_d et D_y)

$$\bullet \lambda\Delta \quad M(\lambda\Delta) = \frac{m}{\sqrt{3}}$$

$$\bullet \Delta\lambda \quad M(\Delta\lambda) = m\sqrt{3}$$