Entrainement à vitesse variable de la machine asynchrone

Rappels sur les moteurs asynchrones:

Constitution des moteurs asynchrones:

Le moteur asynchrone se compose d'un stator (fixe) comportant des enroulements ou bobinages reliés au réseau et un rotor (mobile) qui peut être en court-circuit ou bobiné.

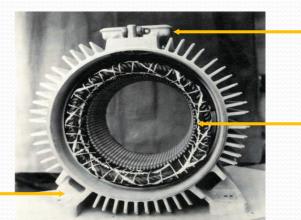
Le stator (partie fixe):

Il est constitué par trois enroulements (un par phase) qui sont alimentés par des tensions triphasées et produisent ainsi un champ magnétique tournant à la fréquence de rotation :

$$n_s = f_s / p$$

Stator d'un moteur asynchrone triphasé

Patte de fixation



Plaque à bornes

Stator bobiné

Le rôle du stator est de canaliser le flux magnétique et de créer le champ tournant statorique.

Constitution des moteurs asynchrones:

Le rotor (partie mobile):

Selon la nature du bobinage rotor, on distingue deux grandes classes de machines asynchrones :

• Les machines à « à cage d'écureuil » ou à rotor en court-circuit : Les encoches rotor sont occupées par des barreaux conducteurs réunis à chaque extrémité du circuit magnétique par deux anneaux de court circuit.



Brasseur d'air

Empilage de tôles magnétiques

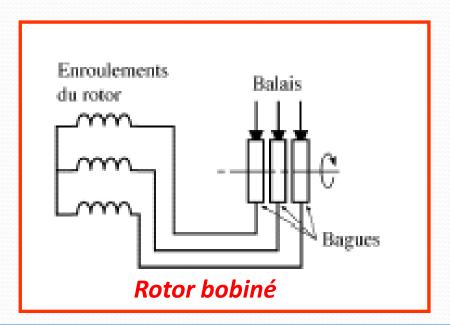
Anneau de court-circuitage des conducteurs noyés dans le circuit magnétique

Rotor complet

Constitution des moteurs asynchrones:

Le rotor (partie mobile):

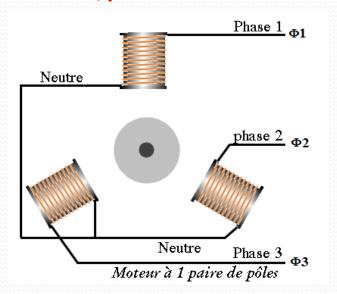
• Les machines à bagues ou à rotor bobiné: Les tôles de ce rotor sont munies d'encoches où sont placés des conducteurs formant des bobinages presque toujours triphasé. On peut accéder à ces bobinages par l'intermédiaire de trois bagues et trois balais. Ce dispositif permet de modifier les propriétés électromécaniques du moteur.



Le rôle du rotor est de canaliser le flux venant du stator et de créer le champ tournant rotorique.

<u>Principe de fonctionnement :</u>

On alimente le stator par un système triphasé de pulsation . Les courants alternatifs dans le stator créent (Théorème de Ferraris) p pôles d'un champ magnétique B tournant à la pulsation de synchronisme : $\Omega = \omega/p$



Supposons le rotor tourne à la vitesse Ω . Ses enroulements voient défiler les p paires pôles du champ tournant statorique à la vitesse relative : Ω_s - Ω . Ce qui va induire aux bornes des enroulements rotoriques un système de f.é.m. de pulsation p(Ω_s - Ω). Si ces enroulements sont fermés sur des résistances ou sont court-circuités, ils sont alors parcourus par un système triphasé de courant.

La présence de courants triphasés et d'un champ tournant est à l'origine d'un couple électromagnétique. Ce couple tend, d'après la loi de Lenz à réduire la cause qui a donné aux courants, c'est-à-dire à la rotation relative du champ magnétique tournant par rapport au rotor. Ainsi il doit :

- Entraı̂ner le rotor à la suite du champ tournant statorique si : $\Omega \leq \Omega_s$
 - → fonctionnement en moteur asynchrone.
- Freiner le rotor si $\Omega >= \Omega_s$ \rightarrow fonctionnement en génératrice asynchrone.

Avantages:

Les moteurs asynchrones et plus particulièrement le moteur à cage d'écureuil ont certains avantages comparativement aux moteurs à courant continu. Parmi ces avantages citons:

- ✓ Robuste
- ✓ Construction simple
- ✓ Peu coûteuse.
- ✓ Capacité de fonctionner dans un environnement poussiéreux et où il y a risque d'explosion (gaz).



Inconvénients:

Commande complexe : Problème de découplage entre les 2 paramètres de commande :

- ✓ le flux magnétique ϕ_m et
- ✓ le couple électromagnétique T_{em}.

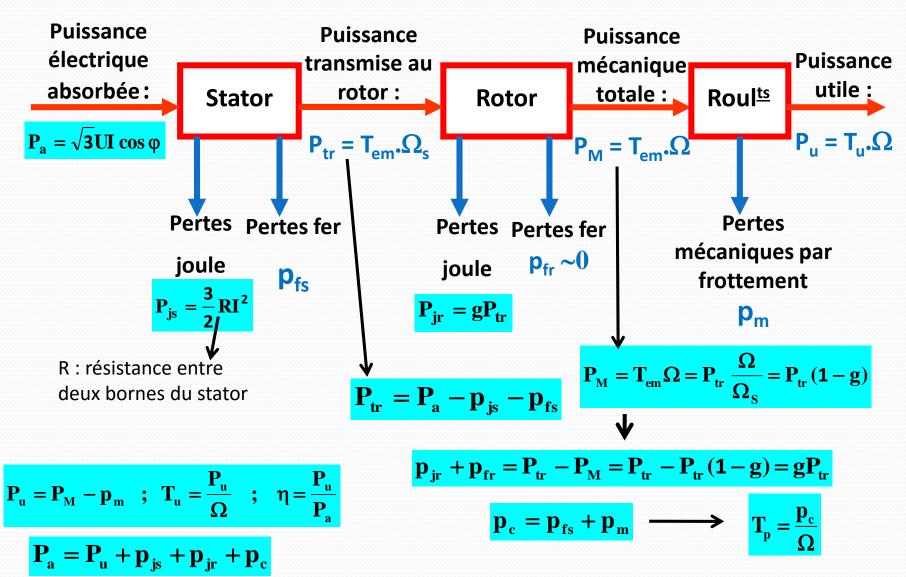
Glissement du rotor par rapport au champ tournant du stator :

La vitesse N du rotor du moteur asynchrone est nécessairement inférieure à la vitesse du champ tournant N_s . Tout se passe comme s'il y avait glissement du rotor par rapport au champ tournant :

$$g = \frac{N_s - N}{N_s} \quad \text{avec}: \quad N_s = \frac{f_s}{p} \qquad \quad \begin{array}{l} \text{f}_s : \text{fr\'equence du r\'eseau (Hz)} \\ \text{p} : \text{nombre de paires de p\'oles} \end{array}$$

- 0 < g < 1 ($\Omega < \Omega_s$) correspond au fonctionnement moteur
- g = 0 ($\Omega_s = \Omega$) correspond au fonctionnement au synchronisme
- g < 0 (Ω_s < Ω) correspond au fonctionnement en génératrice
- g = 1 ($\Omega = 0$) correspond au rotor bloqué.
- g > 1 (Ω < 0) correspond au fonctionnement en frein (la machine ne restitue pas d'énergie au réseau et n'est donc pas génératrice) obtenu en inversant l'ordre des phases de l'alimentation pour inverser le sens du champ tournant.

Bilan des puissances :



<u>Schéma équivalent du moteur asynchrone :</u>

Si le rotor est en court-circuit et maintenu bloqué on a :

$$\begin{cases} V_1 = jn_1\omega\Phi + r_1I_1 + jl_1\omega I_1 \\ V_2 = 0 = -jn_2\omega\Phi - r_2I_2 - jl_2\omega I_2 \end{cases}$$

r₁: résistance d'une phase statorique

 l_1 : inductance de fuite d'une phase statorique

r₂: résistance d'une phase rotorique

 l_2 : inductance de fuite rotorique

Si le rotor bobiné est en court-circuit tourne à la vitesse Ω , le champ tournant rotorique tourne à la vitesse $\Omega_s - \Omega = g\Omega_s$ par rapport aux enroulements statoriques où il induit des courants de fréquence go, ce qui donne :

avec:

$$\begin{cases} \mathbf{V_1} = \mathbf{j} \mathbf{n_1} \boldsymbol{\omega} \boldsymbol{\Phi} + \mathbf{r_1} \mathbf{I_1} + \mathbf{j} \boldsymbol{l_1} \boldsymbol{\omega} \mathbf{I_1} \\ \mathbf{0} = -\mathbf{j} \mathbf{n_2} \mathbf{g} \boldsymbol{\omega} \boldsymbol{\Phi} - \mathbf{r_2} \mathbf{I_2} - \mathbf{j} \mathbf{g} \boldsymbol{l_2} \boldsymbol{\omega} \mathbf{I_2} \end{cases}$$
 soit:

 $\begin{cases} \mathbf{V}_1 = \mathbf{j} \mathbf{n}_1 \boldsymbol{\omega} \boldsymbol{\Phi} + \mathbf{r}_1 \mathbf{I}_1 + \mathbf{j} \boldsymbol{l}_1 \boldsymbol{\omega} \mathbf{I}_1 \\ \mathbf{0} = -\mathbf{j} \mathbf{n}_2 \boldsymbol{\omega} \boldsymbol{\Phi} - (\frac{\mathbf{r}_2}{\mathbf{g}} + \mathbf{j} \boldsymbol{l}_2 \boldsymbol{\omega}) \mathbf{I}_2 \end{cases}$

Qui s'écrit aussi :

$$\begin{cases} V_1 = E_1 + (r_1 + jl_1\omega)I_1 \\ 0 = E_2 - (\frac{r_2}{g} + jl_2\omega)I_2 \end{cases}$$

avec:

$$\begin{cases} E_1 = j n_1 \omega \Phi \\ E_2 = -j n_2 \omega \Phi \end{cases}$$

Schéma équivalent du moteur asynchrone :

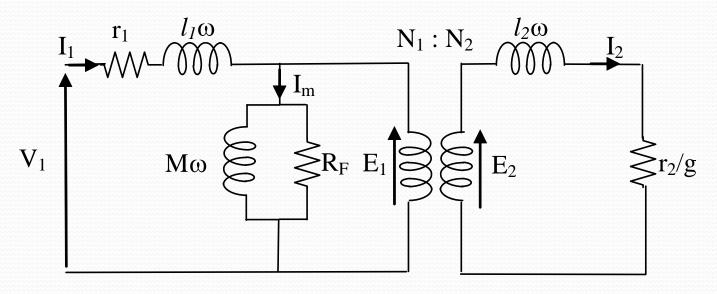


Schéma équivalent total par phase

avec:

V₁: tension efficace simple d'alimentation

 I_1 : courant dans une phase statorique

I₂: courant équivalent dans une phase rotorique

 r_2/g : résistance équivalente du rotor

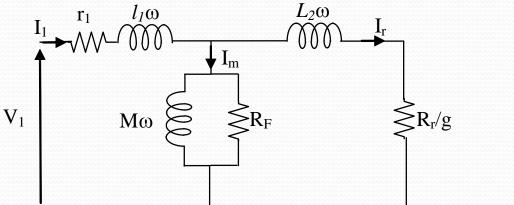
M : inductance de magnétisation.

R_F: résistance équivalente aux pertes fer

$$\begin{cases} V_1 = jn_1\omega\Phi + r_1I_1 + jl_1\omega I_1 \\ 0 = -jn_2\omega\Phi - (\frac{r_2}{g} + jl_2\omega)I_2 \end{cases}$$

Schémas équivalents du moteur asynchrone :

Ramenons tout au stator:



$$L_2 = \frac{l_2}{m^2}$$

$$R_r = \frac{r_2}{m^2}$$

$$I_r = -mI_2$$

Schéma équivalent du moteur, ramené au stator

D'où l'on déduit le schéma final simplifié :

$$r_1 \approx 0$$
 $l_1 \omega \approx 0$

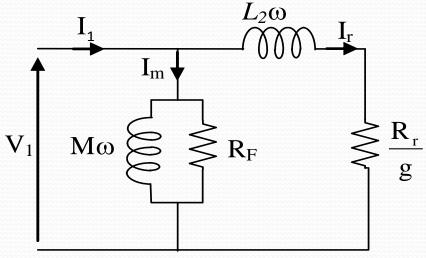


Schéma simplifié par phase

Expression du couple :

A partir du schéma équivalent simplifié, on a :

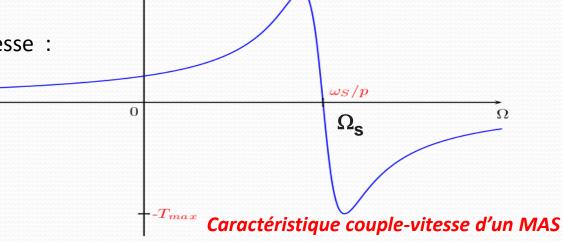
$$P_{tr} = 3\frac{R_r}{g}I_r^2$$
 \longrightarrow $T_{em} = \frac{(1-g)}{\Omega}P_{tr} = \frac{(1-g)}{\Omega}3\frac{R_r}{g}I_r^2$ (1)

On déduit en remplaçant dans l'équation (1) :

$$T_{em} = \frac{3}{\Omega_s} \frac{R_r}{g} \frac{V_1^2}{(\frac{R_r}{g})^2 + (L_2 \omega)^2}$$

 $T_{em} = \frac{3}{\Omega_{s}} \frac{R_{r}}{g} \frac{V_{1}^{2}}{\left(\frac{R_{r}}{g}\right)^{2} + (L_{2}\omega)^{2}} \xrightarrow{\Gamma_{em}} T_{em} = \frac{3p}{\omega} V_{1}^{2} \frac{\frac{1}{g}}{\left(\frac{R_{r}}{g}\right)^{2} + (L_{2}\omega)^{2}}$

D'où la caractéristique couple - vitesse :



Expression du couple :

Remarques:

- T_{em} est proportionnel au V²
- Le couple est nul au synchronisme
- Au voisinage du synchronisme : le glissement est très faible ; de ce fait on peut faire l'approximation : $R_r >> gL_2\omega$

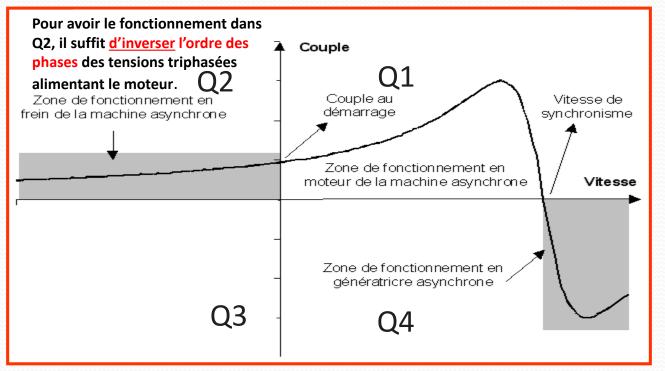
L'expression du couple se simplifie : $T_{em} = \frac{3V^2}{\Omega_s R_r} g$ Le couple est proportionnel au glissement.

• Aux forts glissements: $R_r \prec gL_2\omega$ \longrightarrow $T_{em} = \frac{3R_rV^2}{\Omega_sL_2^2\omega^2}\frac{1}{g}$

Le couple est inversement proportionnel au glissement. Il présente un maximum (couple de décrochage) : $g_{max} = \frac{R_r}{I_r \cdot \omega}$

• Le couple maximal que peut développer le moteur est indépendant de g : $T_{\text{max}} = \frac{3}{2} \frac{V^2}{\Omega_s} \frac{1}{L_2 \omega}$

Domaines de fonctionnement de la machine asynchrone et modes de freinage:



Le moteur asynchrone développe des couples de freinage dans les cas suivants :

- Quand la charge devient entraînante (exemple: phase de descente dans les applications de levage). Le moteur développe un couple de freinage, si la vitesse dépasse celle du synchronisme. C'est le <u>freinage</u> hypersynchrone.
- Quand on inverse 2 phases des tensions statoriques: C'est le freinage en contre courant.
- Quand on alimente deux phases statoriques en courant continu, on crée un flux statorique fixe qui freine le rotor de la machine : C'est le <u>freinage par injection de courant continu</u>. L'inconvénient majeur de ce type de freinage est la nécessité d'utiliser un équipement supplémentaire (une alimentation de courant continu).

 M. Khafallah/EEP210/MAS
 14

Principe:

Modifier la caractéristique T_{em} (Ω). Les différents paramètres possibles pour faire varier la vitesse se résument dans la relation suivante :

$$N = \frac{(1-g)}{p} * f_s$$

1. Action sur le nombre de paires de pôles :

Ce procédé ne permet que l'obtention de vitesses discrètes. p est un nombre entier. Les différentes vitesses seront des multiples. On parle de variation par couplage de pôles.

Dans la pratique on limite la variation à deux vitesses (PV et GV).

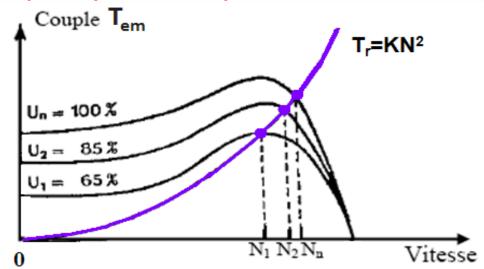
2 technologies sont utilisées suivant le rapport : $\frac{GV}{PV}$

- rapport quelconque : stator à enroulements séparés
- rapport = 2 : stator composé de 6 demi-bobines

2. Action sur le glissement :

a. Variation de vitesse par réglage de tension V_s à f_s fixe :

Le principe est illustré par la figure suivante. La plage de variation de vitesse est limitée pour des raisons de stabilité, et que cette diminution de vitesse se fait par augmentation du glissement donc des pertes joules rotorique.



Convertisseurs utilisés:

Gradateurs à thyristors où la tension statorique est ajustée en agissant sur l'angle d'amorçage.

2. Action sur le glissement :

b. Variation de vitesse par réglage de R_r à V_s et f_s fixes :

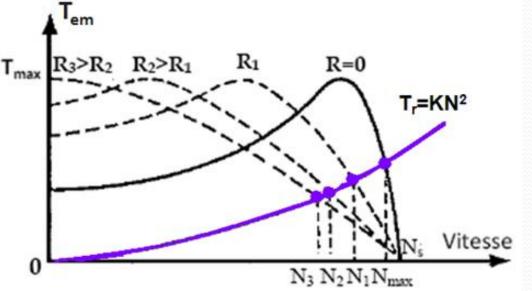
Cette commande est applicable pour le moteur à rotor bobiné pour la simple raison que son rotor est bien sûr accessible contrairement à celui d'un moteur à cage d'écureuil. Le principe de cette action est illustré par la figure suivante :

Applications:

- ✓ Cas où le rendement est secondaire.
- ✓ Levage, grue et pont roulant.
- ✓ Couple de démarrage élevé.
- ✓ Applications manuelles.

Convertisseurs utilisés :

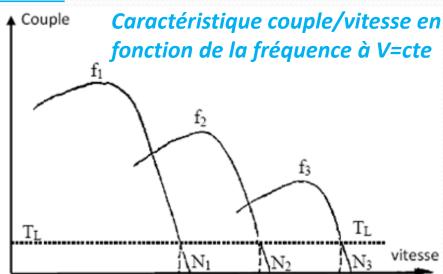
- 1. Rhéostat commandé manuellement
- 2. Variation électronique de Rr (Hacheur rotorique)
- 3. Variation par extraction de la puissance du rotor (Cascade hyposynchrone)



3. Action sur la fréquence :

a. Variation de vitesse par action sur la fréquence seule :

Pour différentes fréquences, la courbe du couple se déforme comme indiqué sur la figure suivante :



A tension donnée V, on distingue 2 remarques :

- ✓ Pour $\mathbf{f_1} < \mathbf{f_2}$, le flux, donné par la relation $\Phi = k \frac{V}{f}$, augmente Il y a donc risque de *saturation* et de *surintensité*. On **ne peut pas utiliser** cette méthode **jusqu'à la vitesse nulle**.
- ✓ Pour $f_3 > f_2$, le couple maximal décroît, il y a donc risque $d\overline{e}_r$ décrochage du moteur à partir d'une certaine valeur de la fréquence.

Ce dernier type fonctionnement est qualifié de fonctionnement à <u>puissance constante</u>. En effet, on a : $P = T_{em}N = cste$

3. Action sur la fréquence :

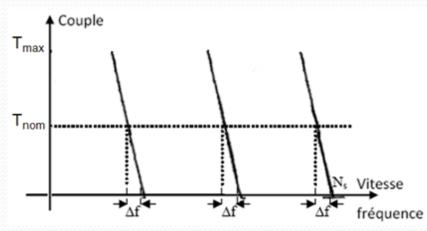
b. Variation de vitesse par réglage de la tension et de la fréquence :

A <u>flux constant</u>, c'est-à-dire en faisant varier la tension d'alimentation V <u>proportionnellement</u> à la fréquence d'alimentation **f**, la relation "couple/vitesse" du moteur asynchrone se translate avec la fréquence.

Il est possible de fonctionner à couple constant (par exemple, le couple maximal), à toutes les vitesses, y compris le démarrage.

Ce fonctionnement est qualifié de fonctionnement à <u>couple constant</u>. En effet on a : $T_{em} = k.I.\Phi = cste$

On utilise la plupart du temps une loi V/f = constante pour faire varier la vitesse, tout au moins pour les vitesses inférieures à la vitesse nominale du moteur.



Caractéristique couple/vitesse en fonction de la fréquence à flux constant.

