

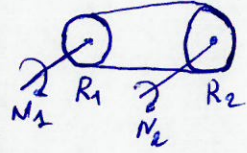
Machine synchrone

* Domaines d'application

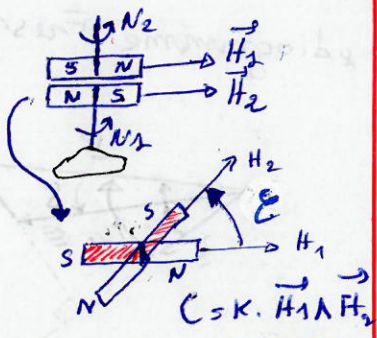
- production de l'énergie électrique
- Moteur électrique
 - TGV
 - disque dur
 - Navire

* Notion de synchronisme

* transmission mécanique / transmission magnétique



si $R_1 = R_2 \Rightarrow N_1 = N_2$
 les deux vitesses sont synchronisées $\Rightarrow C_1 = C_2$



$$C = k \cdot H_1 \cdot H_2 \cdot \sin(\epsilon)$$

- à vide $C = 0 \Rightarrow$ l'angle entre H_1 et H_2 est nul $\rightarrow N_1 = N_2$
- en charge: $C \neq 0 \Rightarrow \epsilon \neq 0$, si on augmente plus $C \Rightarrow \epsilon \uparrow$, si $\epsilon > 90^\circ \Rightarrow$ on rentre dans la zone instable: $C_r \neq C_{em}$

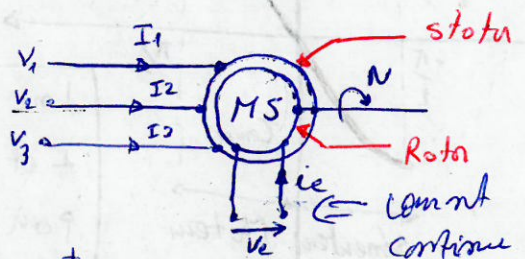
→ ce principe de transmission résume le principe de la MS, $\epsilon < 90^\circ$ pour ne pas décrocher la machine (s'arrête)

* constitution de la MS

- * stator (Induit)
 - 3 enroulement identiques
 - phases entre eux d'un angle de 120°

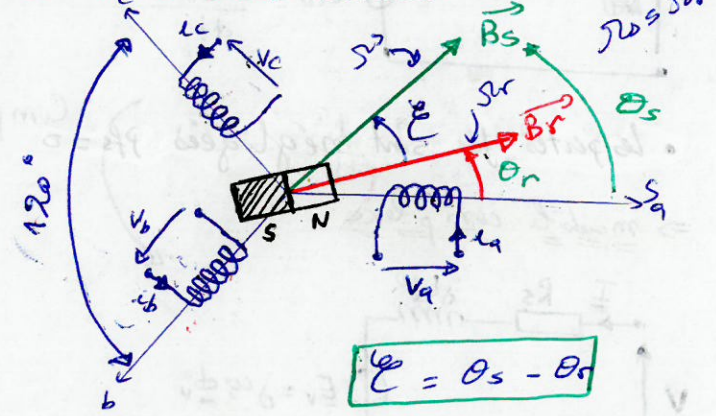
* rotor

- aimant permanent $\Phi_v = cte$
- électro-aimant



- I_e ya deux type de rotor
- pôle lisse: entrefer = cte \Rightarrow machine
 - pôle saillant: entrefer variable \Rightarrow génératrice

* principe de champs tournant



$$\epsilon = \theta_s - \theta_r$$

* théorème de Ferraris: 3 bobines placés entre eux d'un angle de 120° , si ils sont traversés par des courants triphasés équilibrés créent un champ tournant \vec{B}_s avec une vitesse dite synchronisme: $\Omega_s = \frac{\omega_s}{P}$, $N_s = 60 \cdot \frac{f}{P}$
 $\omega_s = 2\pi f \leftarrow$ Réseau

- le rotor crée un champ rotatif fixe par rapport au rotor \vec{B}_r .
- l'interaction entre \vec{B}_r et \vec{B}_s , crée un couple électromagnétique qui fait tourner la machine $\Omega_r = \Omega_s \Rightarrow C_{em} = k_s \cdot \vec{B}_r \wedge \vec{B}_s$

$$C_{em} = k_1 \cdot B_r \cdot B_s \cdot \sin(\epsilon), \text{ si } B_s = k' \cdot I_s$$

$$\rightarrow C_{em} = k_2 \cdot B_r \cdot I_s \cdot \sin(\epsilon)$$

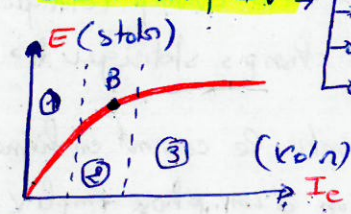
↑
 courant statique efficace

- zone stable: $\epsilon < \pi/2$
- zone instable: $\epsilon > \pi/2$

* force électromotrice

$E = k \cdot N \cdot f \cdot \Phi_v \Rightarrow$

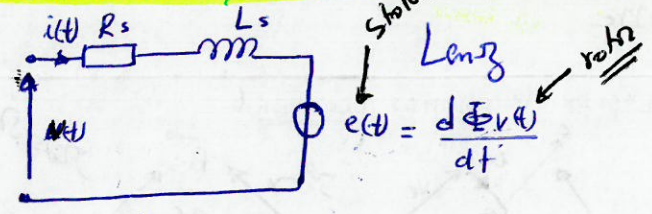
- $k = 2.2 < k < 2.6$
- N : Nbr conducteurs actifs
- f : fréquence statique
- Φ_v : flux enrobé par un pôle



- ①: zone linéaire $E_v = k I_e$
 - ②: code de saturation
 - ③: zone de saturation
- Point B est le point nominal pour fonctionner la MS

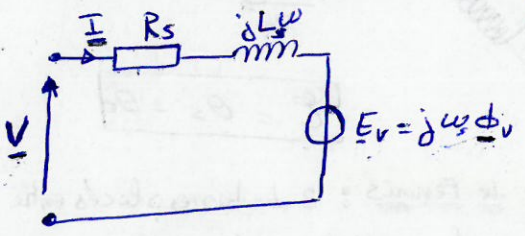
$(s) \leftarrow \omega \leftarrow (B) \leftarrow (f) \leftarrow \omega \leftarrow U(N)$

*** Modèle de la MS :**



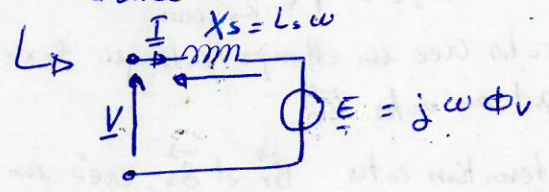
$u(t) = R_s i(t) + L_s \frac{di(t)}{dt} + e(t)$ Complexe

⇒ modèle complexe

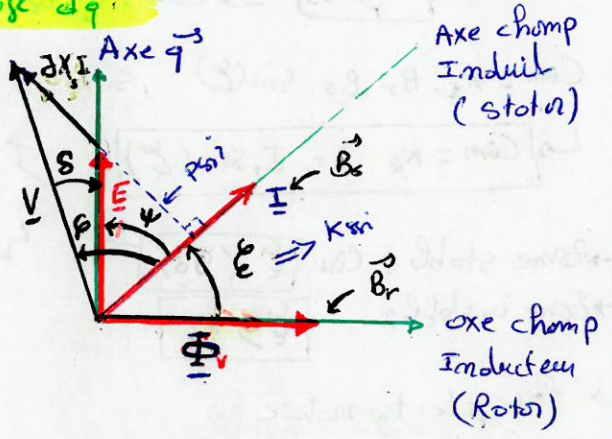


⇒ Hypothèse

Les pertes Joules et perte fer sont faibles
 ⇒ ils influent peu sur les formes d'onde



Représentation de Fresnel d'un plan biphasé q.



$\epsilon = (\Phi_v, I)$: angle entre champ rotorique B_r et champ statorique B_s

$\varphi = (V, I)$: angle entre le courant en ligne et tension d'un phase simple V

$\delta = (\epsilon, V)$: angle interne de la machine
 ↳ angle mécanique $\delta = p \cdot \theta$ entre feldant à vide et en charge.

$\psi = (\epsilon, I)$: angle d'auto pilotage pour contrôler la MC en couple.

*** caractéristique mécanique**

$\Rightarrow P_a = 3 \cdot V \cdot I \cdot \cos(\varphi)$

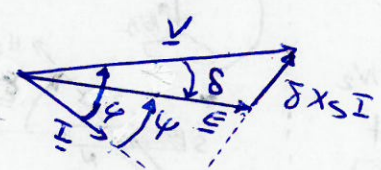
si les pertes fer et Joules sont négligées

$\Rightarrow P_{em} = P_a = 3 \cdot V \cdot I \cdot \cos \varphi$

Sachant que : $P_{em} = C_{em} \cdot \Omega_s$

$\Rightarrow C_{em} = \frac{3 \cdot V \cdot I \cdot \cos \varphi}{\Omega_s}$

*** diagramme Fresnel**



Projecté sur l'axe de courant I

$E \cos \psi = V \cdot \cos \varphi$

$\Rightarrow C_{em} = 3 \cdot \frac{E I}{\Omega_s} \cdot \cos(\psi)$

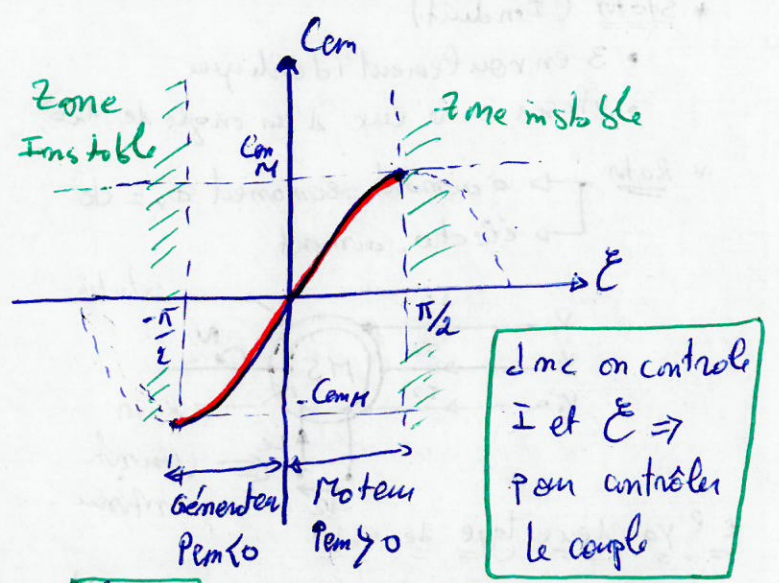
d'après diagramme $\psi + \epsilon \ll \frac{\pi}{2}$

$C_{em} = 3 \cdot \frac{E I}{\Omega_s} \cdot \sin(\epsilon)$

et :

$E = \omega \cdot \Phi$, $\Omega_s = \frac{\omega}{p} \Rightarrow E = p \cdot B_s \cdot \Phi$

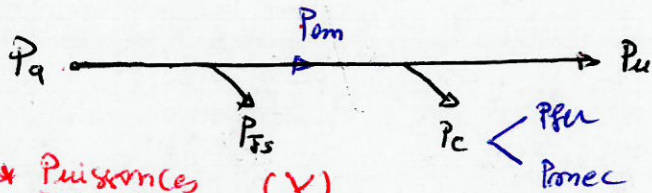
$\Rightarrow C_{em} = 3 \cdot p \cdot \Phi_v \cdot I \cdot \sin(\epsilon)$



donc on contrôle I et ε ⇒ pour contrôler le couple

Pour $\epsilon = \frac{\pi}{2} \Rightarrow C_{em} = C_{em0} = 3 \cdot p \cdot \Phi_v \cdot I$

* Bilan des puissances en motem



* Puissances (Y)

$P_a = 3 V \cdot I \cdot \cos(\varphi)$ ou $\sqrt{3} U I \cos \varphi$

$P_{fs} = 3 R_s I^2$ si (Y)

$P_{fs} = R_s I^2$ si (Δ)

$P_{fs} = \frac{3}{2} R_b I^2$ √ le couple

Résistances mesurées entre deux phases du stator

$P_c = P_{fe} + P_{mec}$

$P_u = P_{em} - P_c$

* Les couples

$C_{em} = \frac{P_{em}}{\omega_s}$

$C_p = \frac{P_c}{\omega_s}$, $C_u = \frac{P_u}{\omega_s}$

* Le rendement

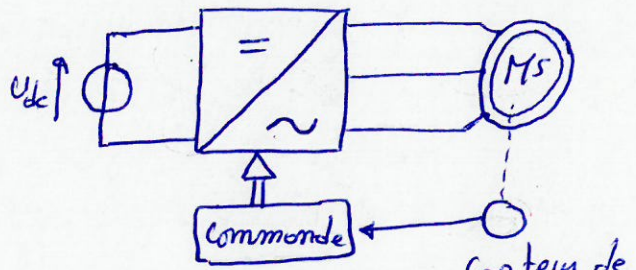
$\eta = \frac{P_u}{P_a + P_{ex}}$ ← $P_{ex} = U_e I_e$
 ↳ $P_{ex} = 0$ si rotor à aimant permanent

* Commande de la machine synchronisée

1 - Commande scalaire en courant

l'angle de décalage entre \vec{B}_r et \vec{B}_s noté ϵ augmente dans le cas de changement de couple résistance ou changement brutal de courant statorique
 ⇒ le risque de décrocher la machine ⇒ d'où la nécessité d'observer cette angle $\epsilon = \frac{\pi}{2} - \psi$

ce fonctionnement est réalisé par la MCC d'une façon automatique $\psi = 0$

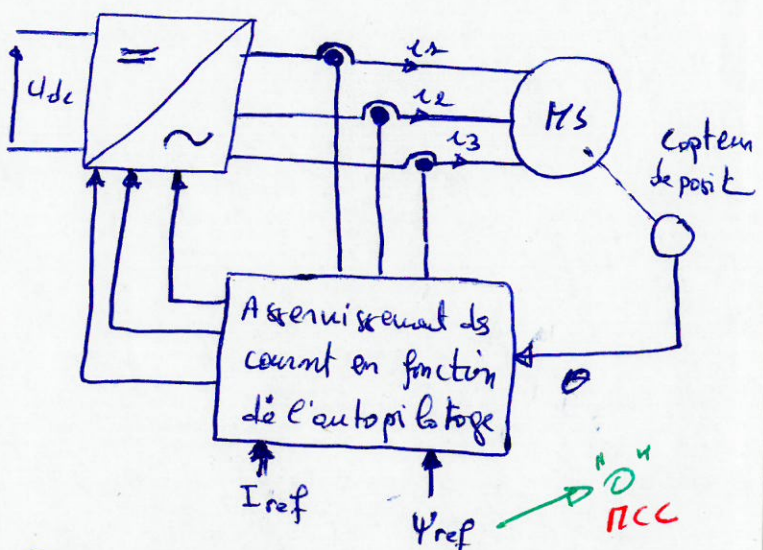


ce capteur est pour l'objectif de contrôler la posit du champ rotorique \vec{B}_r par rapport au champs statorique \vec{B}_s a fin d'envoyer la commande a décodeur.

Commande à réaliser

on fixe l'angle d'autopilotage $\psi = 0$
 ↳ $C_{em} = 3 \cdot p \cdot \phi_v \cdot I$ ↳ $\epsilon = \frac{\pi}{2}$
 ↳ le couple est contrôlé maintenant par le courant I_s

donc on doit réaliser deux boucles de régulation, comme le montre synoptique suivant:



la vitesse est contrôlée par la fréquence: $N_o = N_s = \frac{f}{p} \times 60$