

ANNEXE A :

1) Paramètres de la MADA sont :

- Puissance nominale $P_n=1.5\text{Mw}$
- Tension d'alimentation $V_{eff}=690\text{V}$
- Fréquence d'alimentation $f=50\text{Hz}$
- Nombre de paires de pole $p=2$
- Résistance d'une phase statorique $R_s=0.012\Omega$
- Résistance d'une phase rotorique $R_r=0.021\Omega$
- L'inductance d'une phase statorique $L_s=0.0137\text{H}$
- L'inductance d'une phase rotorique $L_r=0.0137\text{H}$
- Inductance mutuelle $M_{sr}=0.0135\text{H}$
- Coefficient de frottement $F_g=0.0024\text{N.m.s/rd}$

2) Parametres de la turbine éolienne utilisée :

- Puissance nominale 1.5Mw
- Nombre de pale $p=3$
- D'diamètre d'une pale= 35.25 m
- Gain de multiplicateur $G =90$
- Moment d'inertie de la turbine $J=10\text{ Kg} .\text{m}^2$
- Coefficient de viscosité $=-0.0981\text{N.m. s}^{-1}$

ANNEXE B : Dimensionnement de régulateur de la vitesse (MPPT)

Le calcul des régulateurs est basé sur la dynamique en boucle fermée à l'aide du principe de compensation des pôles. La boucle de régulation de la vitesse est présentée par le schéma bloc de la figure(B.1)

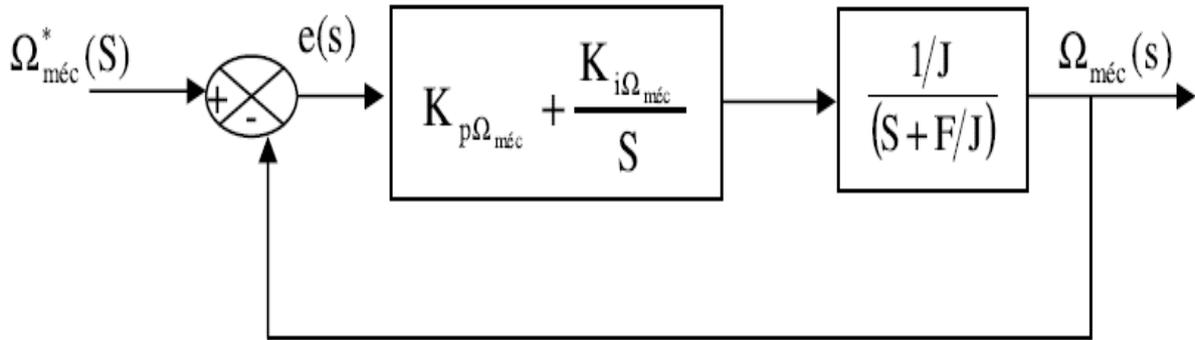


Figure B.1 schéma fonctionnel de régulateur de la vitesse

Le régulateur PI est donné par la relation suivante :

$$R_{pi}(S) = \frac{K_{p\Omega_{méc}}}{S} \left(S + \frac{K_{i\Omega_{méc}}}{K_{p\Omega_{méc}}} \right)$$

Par compensation :

$$\frac{F}{J} = \frac{K_{i\Omega_{méc}}}{K_{p\Omega_{méc}}}$$

La fonction de transfert en boucle fermée est la suivante :

$$\frac{\Omega_{méc}}{\Omega_{méc}^*} = \frac{1}{\frac{J}{K_{p\Omega_{méc}}} S + 1}$$

Le système du premier ordre sa fonction de transfert s'écrit :

$$\frac{\Omega_{méc}}{\Omega_{méc}^*} = \frac{K}{1 + \tau \cdot s}$$

$$\tau = \frac{J}{K_{p\Omega_{méc}}}$$

Le régulateur de la vitesse $\Omega_{méc}$, est :

$$K_{p\Omega_{méc}} = \frac{J}{\tau}$$

$$K_{i\Omega_{méc}} = \frac{F}{\tau}$$

ANNEXE C : Dimensionnement du régulateur

1-Commande directe

La figure (c.1) montre une partie de notre système bouclé et corrigé par régulateur PI dont la fonction de transfert est de la forme $K_p (P_{mes}, Q_{mes}) + \frac{K_i(P_{mes}, Q_{mes})}{s}$. La détermination des paramètres $K_p (P_{mes}, Q_{mes})$ et $K_i (P_{mes}, Q_{mes})$ du régulateur fait intervenir des méthodes classiques de calcul des régulateurs continus. La synthèse de ces régulateurs est détaillée dans cette partie.

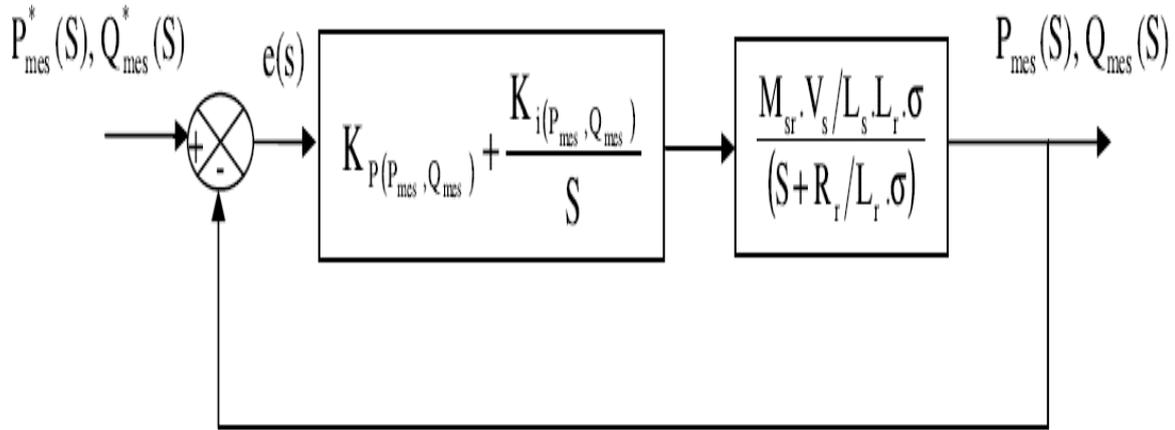


Figure C.1 system régulé par un PI

Le régulateur PI est donné par la relation suivante :

$$R_{pi}(S) = \frac{K_p (P_{mes}, Q_{mes})}{s} \left(s + \frac{K_i(P_{mes}, Q_{mes})}{K_p (P_{mes}, Q_{mes})} \right)$$

Par compensation :

$$\frac{R_r}{L_r \cdot \sigma} = \frac{K_i(P_{mes}, Q_{mes})}{K_p (P_{mes}, Q_{mes})}$$

La fonction de transfert en boucle fermée est la suivante :

$$\frac{P_{mes}(S), Q_{mes}(S)}{P_{mes}^*(S), Q_{mes}^*(S)} = \frac{1}{\frac{L_s \cdot L_r \cdot \sigma}{K_p (P_{mes}, Q_{mes}) \cdot M_{sr} \cdot V_s} s + 1}$$

Le système du premier ordre sa fonction de transfert s'écrit :

$$\frac{P_{mes}(S), Q_{mes}(S)}{P_{mes}^*(S), Q_{mes}^*(S)} = \frac{K}{1 + \tau \cdot s}$$

$$\tau = \frac{L_s \cdot L_r \cdot \sigma}{K_p (P_{mes}, Q_{mes}) \cdot M_{sr} \cdot V_s}$$

Annexes

Le régulateur de la puissance active et réactive est :

$$K_p (P_{mes}, Q_{mes}) = \frac{L_s L_r \sigma}{\tau M_{sr} V_s}$$

$$K_i (P_{mes}, Q_{mes}) = \frac{L_s L_r}{\tau M_{sr} V_s}$$

Calcul de la tension du bus continu

Pour calculer la tension continue, on utilise le schéma équivalent d'une phase de la liaison au réseau dont on suppose le convertisseur coté réseau et le réseau comme deux sources de tension figure (C.2)

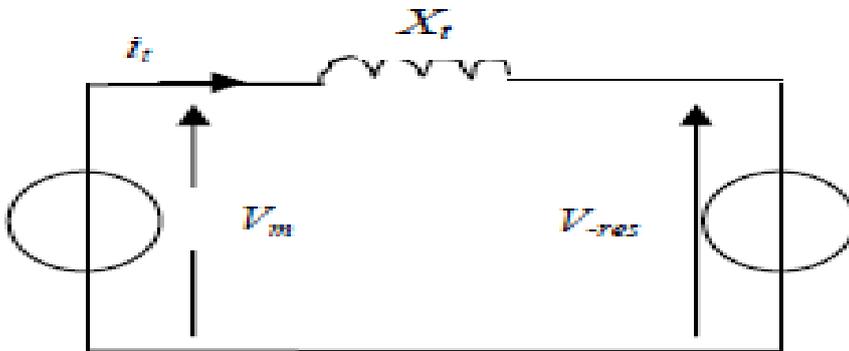


Figure C.2 La liaison au réseau

Avec :

V_m la valeur efficace de la tension simple modulée par le convertisseur coté réseau

V_{res} la valeur efficace de la tension simple du réseau

X_t l'impédance du filtre

Les puissances active et réactive transitées au réseau via le filtre s'écrivent comme suit :

$$P_t = 3 \cdot V_{res} i_t \cos \theta$$

$$Q_t = 3 \cdot V_{res} i_t \sin \theta$$

Le diagramme vectoriel correspondant est montré par la figure (C.3) où on peut faire les projections du vecteur X_{it} sur l'axe porté par V_{res} et l'axe perpendiculaire.

Annexes

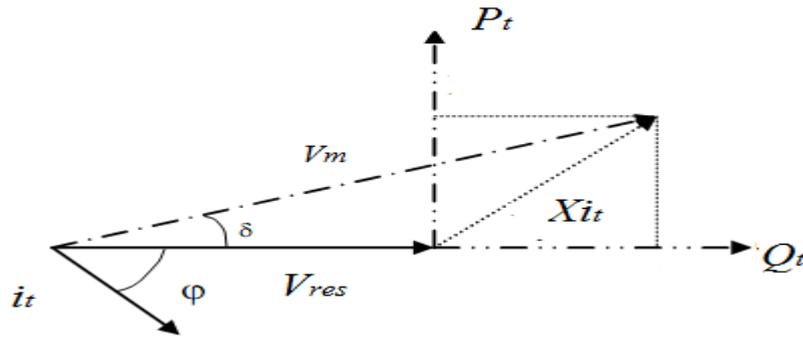


Figure C.3 Diagramme vectoriel de la liaison au réseau

On remplace la quantité i_t par sa valeur dans les deux équations de puissance on

$$P_t = \frac{3V_{res} \cdot V_m \cdot \sin\delta}{X_t}$$

$$Q_t = \frac{3V_{res}(V_{res} - V_m \cos\delta)}{X_t}$$

On définit le tau de modulation par :

$$r = \frac{V_m \sqrt{2}}{U/2}$$

Le paramètre α (sans dimension) est introduit pour le dimensionnement de la tension du bus

continu [15] :

$$U = 2\sqrt{2}\alpha V_{res}$$

On déduit la tension simple modulée :

$$V_m = r \cdot \alpha \cdot V_{res}$$

Remplaçons V_m dans les équations des puissances, on trouve :

$$P_t = \frac{3V_{res}^2 \cdot \sin\delta \cdot r \cdot \alpha}{X_t}$$

$$Q_t = \frac{3V_{res}^2 \cdot (1 - r \cdot \alpha \cdot \cos\delta)}{X_t}$$

Pour le fonctionnement à facteur unitaire il faut que : $r \cdot \alpha \cdot \cos\delta = 1$

Annexes

$$\text{Donc : } P_t = \frac{3V_{res}^2 \sqrt{r^2 \alpha^2 - 1}}{X_t}$$

Et pour transférer le maximum de puissance au réseau il faut que : $r = 1$

$$\text{Donc : } P_t = \frac{3V_{res}^2 \sqrt{\alpha^2 - 1}}{X_t}$$

Le paramètre α peut être calculé maintenant et on trouve la tension du bus continu (égale à 1966.11) qu'on va fixer comme référence à 2000V.