# Estrategias de control de rectificadores activos trifásicos

SEMINARIOS DE ELECTRÓNICA DE POTENCIA - DIEECS D. Joaquín González Norniella









### Contenido



#### Introducción

Rectificadores activos trifásicos controlados en tensión (VSR's)

Teoría p-q

Control Directo de Potencia (DPC)

DPC basado en Flujo Virtual (VF-DPC)

DPC vs. VF-DPC

Hitos y líneas de investigación

### Introducción



## Rectificadores activos trifásicos controlados en tensión (VSR's)

#### Topología y funcionamiento



## Rectificadores activos trifásicos controlados en tensión (VSR's)

#### Vectores de estado de conmutación

Vector	Estado de conmutación					
V0	(000)					
V1	(100)					
V2	(110)					
V3	(010)					
V4	(011)					
V5	(001)					
V6	(101)					
V7	(111)					

### Teoría p-q



#### Diagrama de bloques básico y funcionamiento



$$\begin{pmatrix} i_{\alpha} \\ i_{\beta} \end{pmatrix} = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{pmatrix} 1 & -\frac{1}{2} & -\frac{1}{2} \\ 0 & \frac{\sqrt{3}}{2} & -\frac{\sqrt{3}}{2} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} i_{\alpha} \\ i_{b} \\ i_{c} \end{pmatrix}$$

$$\begin{pmatrix} v_{\alpha_{est}} \\ v_{\beta_{est}} \end{pmatrix} = \frac{1}{i_{\alpha}^2 + i_{\beta}^2} \begin{pmatrix} i_{\alpha} & -i_{\beta} \\ i_{\beta} & i_{\alpha} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} p_{est} \\ q_{est} \end{pmatrix}$$



 $p_{est} = v_a i_a + v_b i_b + v_c i_c = L \left( \frac{di_a}{dt} i_a + \frac{di_b}{dt} i_b + \frac{di_c}{dt} i_c \right) + v_{dc} (S_a i_a + S_b i_b + S_c i_c)$ 

$$\begin{aligned} q_{est} &= \frac{1}{\sqrt{3}} ((v_b - v_c)i_a + (v_c - v_a)i_b + (v_a - v_b)i_c) \\ &= \frac{1}{\sqrt{3}} \Big\{ 3L \left( \frac{di_a}{dt}i_c - \frac{di_c}{dt}i_a \right) - v_{dc} [S_a(i_b - i_c) + S_b(i_c - i_a) + S_c(i_a - i_b)] \Big\} \end{aligned}$$

La estimación de tensiones y potencias instantáneas es función de las derivadas de las corrientes y de los estados de conmutación



Los estados de conmutación son función de la posición del vector espacial de tensiones y de las salidas de los comparadores de histéresis



$$\begin{split} S_q &= 1 \, si \, q - q^* < -H_q \\ S_q &= 0 \, si \, q - q^* > +H_q \\ S_p &= 1 \, si \, p - p^* < -H_p \\ S_p &= 0 \, si \, p - p^* > +H_p \end{split}$$

CONSTRUCCIÓN DE LA TABLA DE CONMUTACIÓN



CONSTRUCCIÓN DE LA TABLA DE CONMUTACIÓN



CONSTRUCCIÓN DE LA TABLA DE CONMUTACIÓN

Sp	Sq	Θ1	Θ <sub>2</sub>	<b>O</b> 3	$\Theta_4$	$\boldsymbol{\varTheta}_5$	$\boldsymbol{\varTheta}_6$	<b>Ø</b> 7	<b>0</b> 8	$oldsymbol{\Theta}_{g}$	<b>Ø</b> 10	<b>Ø</b> 11	<b>0</b> <sub>12</sub>
1	0	5	5	6	6	1	1	2	2	3	3	4	4
	1	3	4	4	5	5	6	6	1	1	2	2	3
0	0	6	1	1	2	2	3	3	4	4	5	5	6
	1	1	2	2	3	3	4	4	5	5	6	6	1

### MODELO IMPLEMENTADO

#### **RESULTADOS EXPERIMENTALES**

Diseño incorrecto de la tabla de conmutación



Tensiones y corrientes

#### **RESULTADOS EXPERIMENTALES**

Diseño incorrecto de la tabla de conmutación



Potencia activa instantánea

#### **RESULTADOS EXPERIMENTALES**

Diseño incorrecto de la tabla de conmutación



Potencia reactiva instantánea

#### **RESULTADOS EXPERIMENTALES**

Diseño incorrecto de la tabla de conmutación



Tensión en el bus

#### **RESULTADOS EXPERIMENTALES**

Diseño incorrecto de la tabla de conmutación



### **Control Directo de Potencia (DPC)** RESULTADOS EXPERIMENTALES



#### **RESULTADOS EXPERIMENTALES**

#### OPTIMIZACIÓN DEL MODELO



#### FUNCIONAMIENTO EN SECUENCIA INVERSA

#### RESULTADOS EXPERIMENTALES

#### OPTIMIZACIÓN DEL MODELO



#### FUNCIONAMIENTO EN MODO INVERSOR



#### Fundamento





#### Diagrama de bloques básico



$$\underline{\psi} = \int \underline{v} \, dt = \begin{pmatrix} \psi_{\alpha} \\ \psi_{\beta} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \int v_{\alpha} dt \\ \int v_{\beta} dt \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \int (v_{conv_{\alpha}} + L \frac{di_{\alpha}}{dt}) dt \\ \int (v_{conv_{\beta}} + L \frac{di_{\beta}}{dt}) dt \end{pmatrix}$$

$$\underline{v_{conv}} = \begin{pmatrix} v_{conv\alpha} \\ v_{conv\beta} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \sqrt{\frac{2}{3}} v_{dc} \left( S_a - \frac{1}{2} (S_b + S_c) \right) \\ \frac{1}{\sqrt{2}} v_{dc} (S_b - S_c) \end{pmatrix}$$

$$\underline{i} = \begin{pmatrix} i_{\alpha} \\ i_{\beta} \end{pmatrix} = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{pmatrix} \frac{3}{2} & 0 \\ \frac{\sqrt{3}}{2} & \sqrt{3} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} i_{\alpha} \\ i_{b} \end{pmatrix}$$

$$p = \frac{d\psi}{dt}\Big|_{\alpha}i_{\alpha} + \frac{d\psi}{dt}\Big|_{\beta}i_{\beta} + \omega(\psi_{\alpha}i_{\beta} - \psi_{\beta}i_{\alpha}) \approx \omega(\psi_{\alpha}i_{\beta} - \psi_{\beta}i_{\alpha})$$

$$q = -\frac{d\psi}{dt}\Big|_{\alpha}i_{\beta} + \frac{d\psi}{dt}\Big|_{\beta}i_{\alpha} + \omega(\psi_{\alpha}i_{\alpha} + \psi_{\beta}i_{\beta}) \approx \omega(\psi_{\alpha}i_{\alpha} + \psi_{\beta}i_{\beta})$$

Los integradores representan un filtro pasabajos natural y las derivadas de las corrientes no están presentes

La relación de perpendicularidad entre los vectores espaciales de flujo y tensión permite utilizar las mismas tablas que en DPC



### MODELO IMPLEMENTADO

#### ALIMENTACIÓN DISTORSIONADA





FASE a



#### ALIMENTACIÓN DISTORSIONADA



MAYOR ROBUSTEZ DEL VF-DPC FRENTE AL DPC

#### ALIMENTACIÓN DESEQUILIBRADA







#### ALIMENTACIÓN DESEQUILIBRADA





#### SENSIBILIDAD A IMPRECISIONES EN EL VALOR DE LA BOBINA





DPC VF-DPC

#### SENSIBILIDAD A IMPRECISIONES EN EL VALOR DE LA BOBINA



MEJOR COMPORTAMIENTO DEL VF-DPC

#### SENSIBILIDAD A IMPRECISIONES EN EL VALOR DE LA BOBINA

#### L'=L-20%L





LAS IMPRECISIONES EN L SE REFLEJAN EN q

#### COMPORTAMIENTO DINÁMICO

#### Escalones de demanda de p



p

#### COMPORTAMIENTO DINÁMICO

#### Escalones de demanda de p





#### COMPORTAMIENTO DINÁMICO

#### Escalones de demanda de p



v-i

#### COMPORTAMIENTO DINÁMICO

#### Escalones de demanda de p





EL COMPORTAMIENTO DINÁMICO ES SIMILAR

#### Ventajas de VF-DPC frente a DPC

- Frecuencia de muestreo necesaria menor
- Algoritmos más sencillos
- Buen comportamiento ante sistemas distorsionados
- Menor sensibilidad a errores en parámetros
- Estimación de potencias menos sensible al ruido
- No es necesaria la derivación de las corrientes

#### Desventajas de VF-DPC frente a VOC

- Frecuencia de conmutación variable
- Frecuencia de muestreo elevada
- Se requieren dispositivos de gran rapidez

Ventajas de VF-DPC y DPC frente a VOC

- Algoritmos más sencillos
- Ausencia de bucles de corriente
- No se requieren transformaciones a coordenadas rotatorias ni bloques *PI*
- No se necesitan bloques separados de modulación de tensiones *PWM*
- Mejor comportamiento dinámico
- No se necesita la descomposición del control en elementos activos y reactivos

Estudio de teorías de potencia y su aplicación

#### Optimización del modelo DPC

- Modelo con buena dinámica y baja frecuencia de conmutación
- Modelo adecuado para las dos secuencias de fases
- Modelo con funcionamiento correcto en los dos modos de trabajo
- Influencia de la tensión del bus de continua
- Método de sintonización automática de la bobina (algoritmo iterativo y método analítico)
- Otros: comparadores de histéresis de tres niveles, *PLL*, frecuencia de conmutación constante...

#### Optimización del modelo VF-DPC

- Aplicación de las mejoras del DPC
- Algoritmos de integración de tensiones

Estudio detallado de otros métodos de control

• VOC, VFOC, CSF-DPC, P-DPC, VF-P-DPC...

Construcción de un rectificador activo trifásico con apoyo en la plataforma *RT-LAB* 

- Primeros pasos con RT-LAB
- Colaboración con el Grupo de Accionamientos Eléctricos y Electrónica de Potencia
- Colaboración con el Grupo de Sistemas Eléctricos de Potencia de la Universidad de Sevilla

Elaboración y publicación de artículos científicos

"Optimization of Direct Power Control of Three-Phase Active Rectifiers by using Multiple Switching Tables", ICREPQ, Marzo 2010

Método de sintonización automática de la bobina

### MODELO IMPLEMENTADO



OBJETIVO: MÉTODO ANALÍTICO DE SINTONIZACIÓN



#### Plataforma RT-LAB: Primeros pasos





Plataforma RT-LAB: Primeros pasos



# Estrategias de control de rectificadores activos trifásicos

**GRACIAS POR SU ATENCIÓN** 





