Universitat Politècnica de Catalunya

Departament d'Enginyeria Electrònica

Aportación al Control del Convertidor CC/CA de Tres Niveles

Tesis Doctoral

presentada por

Salvador Alepuz Menéndez

para la obtención del grado de Doctor Ingeniero Industrial

Director

Dr. Josep Bordonau Farrerons

Noviembre 2004

Resumen

La presente tesis estudia, propone y realiza sus principales aportaciones en el campo del control para el convertidor CC/CA de tres niveles, sobre la topología denominada Neutral-Point-Clamped, aunque se puede extender a otras topologías y/o número de niveles. Se presenta una metodología de modelado que emplea funciones de conmutación de fase, el operador de promediado y la transformación D-Q, tal que los modelos obtenidos en el dominio D-Q contienen una información completa sobre la dinámica del sistema. La estrategia de conmutación se puede entender como una extensión de la estrategia PWM senoidal de dos a tres niveles. Esta estrategia es simple y no realiza el control de ninguna de las variables del sistema. En esta tesis, el controlador se encarga de regular todas las variables del sistema, incluido el equilibrio del bus de continua. Este es un enfoque diferente del convencional, donde el equilibrio del bus de continua se consigue mediante la elección adecuada de los estados redundantes del convertidor en la estrategia de conmutación, mientras que el resto de variables se regulan a través del controlador. Para la realización del controlador, se propone la técnica de control lineal multivariable LQR (Linear Quadratic Regulator), complementada con la técnica de control no lineal adaptativo denominada programación de ganancia (Gain Scheduling). Se presenta, además, una metodología de cálculo del controlador. Este control es versátil, abierto y adaptable. En cualquier caso, el controlador se puede adaptar a las necesidades concretas de cada aplicación. El cálculo del controlador se realiza mediante simulación con MatLab-Simulink. Los modelos matemáticos que emplean las funciones de conmutación del convertidor son aquellos que ofrecen un mejor compromiso entre velocidad de simulación y precisión. Para validar el control propuesto, se ha diseñado y construido un equipo experimental donde el controlador se ha mostrado aplicable, útil y eficaz en la regulación de las distintas cargas y aplicaciones experimentadas, incluso con carga no lineal, bajo diferentes condiciones de trabajo y variables a controlar, tanto en régimen permanente como en procesos transitorios. La rapidez y calidad de la respuesta transitoria es comparable a la de otros sistemas de control publicados. Es especialmente interesante el excelente control conseguido del equilibrio del bus de continua. Además, la robustez del control permite cancelar el error estacionario aunque diferentes parámetros del sistema presenten desviaciones significativas respecto los valores esperados. El uso de la programación de ganancia junto con la técnica LQR se ha mostrado muy efectivo, puesto que permite realizar diferentes tipos de control. Se ha comprobado la congruencia entre simulaciones y resultados experimentales obtenidos, lo que valida los modelos de simulación empleados y el proceso de diseño del controlador mediante simulación.

Ver lo que tenemos delante de nuestras narices requiere una lucha constante.

George Orwell

La fuerza no proviene de la capacidad corporal, sino de una férrea voluntad.

Mahatma Gandhi

If you hate violence and don't believe in politics, the only major remedy remaining is education. Perhaps society is past praying for, but there is always hope for the individual human being.

George Orwell

Agradecimientos

Deseo expresar mi agradecimiento al director de la tesis, Dr. Josep Bordonau, por su guía, sus inestimables consejos y por las enriquecedoras discusiones mantenidas. Deseo agradecerle especialmente su cordialidad permanente, además de su trato sencillo y amable.

Al Dr. Joan Peracaula, le agradezco su interés en la tesis y su afabilidad. Para mi, es un honor colaborar con quien ha desarrollado una trayectoria tan brillante en el campo de la electrónica.

Al Dr. Juan Manuel Moreno Eguílaz deseo agradecerle su decisiva ayuda en momentos cruciales y difíciles de la tesis.

Al Dr. Rafael Lamaison, le agradezco sus consejos desinteresados y sus palabras de ánimo.

A los compañeros de investigación, deseo agradecerles el cordial ambiente de colaboración y ayuda mutua. Agradezco a Joan Salaet su decisiva ayuda en la elección del equipo experimental. A Sergi Busquets, su apoyo en el análisis de la estrategia de conmutación y la realización del montaje con conexión a red. A José Antonio Beristáin y a Joan Rocabert, sus consejos y ayuda. Finalmente, agradezco especialmente a Alex Gilabert su ayuda en la realización y puesta a punto del equipo experimental, además de sus consejos y aportaciones. Su espíritu de colaboración, su profesionalidad y compañerismo constituyen un ejemplo a seguir.

A los compañeros docentes, agradezco su ayuda desinteresada. Al Dr. Miquel Roca y a Joan Triadó, agradezco sus consejos referentes al control. A Vicenç Delós, sus soluciones a problemas de laboratorio. A Julián Horrillo, sus consejos sobre DSP. A Amparo Sacristán, sus palabras de aliento. A los proyectistas César Murciano y Félix Creus, la construcción y puesta a punto del convertidor.

A Rosa deseo agradecer su apoyo y comprensión perenne e inquebrantable, su ayuda y sus consejos, su compañía y su cariño.

A mis padres, quiero agradecerles haberlo dado todo por mi. Han renunciado a una vida más cómoda por sus hijos. Esta tesis es el fruto de su sacrificio, trabajo y esfuerzo. A ellos está dedicada esta tesis.

A mis padres

Índice

Índice	I
Lista de figuras	VII
Lista de tablas	XVII
Glosario de acrónimos y abreviaturas	XIX
Glosario de símbolos y términos	XXI
Capítulo 1. Introducción	1
1.1. Motivación	1
1.2. Objetivos y alcance	
1.3. Estructura de la tesis y aportaciones	4
Capítulo 2. Estado de la Técnica en Convertidores CC/CA Multinivel	7
2.1. Introducción a los convertidores CC/CA multinivel	7
2.2. Topologías de los convertidores multinivel	
2.2.1. Convertidor Diode-Clamped	
2.2.2. Convertidor Flying-Capacitor	
2.2.3. Convertidor Cascaded Full-Bridge	
2.2.4. Otras topologías	
2.2.5. Comparación entre topologías	
2.3. Estrategias de conmutación multinivel	
2.3.1. Modulación en escalera	
2.3.2. Cancelación selectiva de armónicos	
2.3.3. Modulación PWM senoidal	
2.3.4. Modulación vectorial (SVM)	
2.3.5. Otras técnicas de modulación	
2.4. Control de los convertidores multinivel	
2.4.1. Modelado de los convertidores multinivel	
2.4.2. Ley de control o controlador	
2.4.3. Equilibrado de la tensión de las capacidades	
2.5. Aplicaciones	
2.6. Resumen	

Capítulo 3. Modelado del Convertidor CC/CA Multinivel	51
3.1. Consideraciones generales sobre el modelado	
3.2. Proceso de modelado	53
3.2.1. Metodología de modelado	53
3.2.2. Pasos y supuestos en la metodología de modelado	56
3.3. Modelado de la topología NPC con filtro LC y carga R	57
3.3.1. Aplicación detallada del proceso de modelado. v _{pn} conocida	58
3.3.2. Modelo con corriente del bus de continua i_{DC} conocida	70
3.3.3. Modelo con 'N' conectado a 'o' e i_{DC} conocida	74
3.3.4. Modelo con 'N' conectado a 'o' y v_{pn} conocida	78
3.3.5. Modelo con 'N' conectado a 'o' a través de una inductancia	
3.4. Modelado de la topología NPC con carga R	
3.5. Modelado de la topología NPC con carga R-L	
3.6. Modelado de la topología NPC con conexión a red	
3.6.1. Modelo con i_{DC} conocida	
3.6.2. Modelo con v_{pn} conocida	89
3.6.3. Modelo con 'N' conectado a 'o' e i_{DC} conocida	90
3.6.4. Modelo con 'N' conectado a 'o' y v_{pn} conocida	
3.6.5. Modelo con 'N' conectado a 'o' a través de una inductancia	93
3.7. Extensión del modelo a N niveles	95
3.7.1. Número de niveles N impar	96
3.7.2. Número de niveles N par o impar	
3.8. Conclusiones	105
Capitulo 4. Estrategia de Conmutación para el Convertidor CC/CA de Tres Nive	les 107
4.1. Relación entre controlador y estrategia de conmutación	
4.2. Diagrama general de control	
4.3. PWM senoidal para un inversor de dos niveles	
4.4. PWM senoidal para la topología NPC	
4.4.1. Bloque transformación DQ/abc	
4.4.2. Extensión de la modulación de dos a tres niveles	
4.4.3. Simetría de operación en la estrategia de conmutación	
4.5. Análisis general de la estrategia propuesta	
4.5.1. Expresión general de las tensiones de salida	
4.5.2. Tensiones de salida en régimen permanente	
4.5.3. Límites de las relaciones de conducción 'dq0'	
4.6. Grados de libertad de la estrategia en sistemas de neutro aislado	
4.6.1. Criterios para la elección de las relaciones de conducción d_{p0} y d_{n0}	
4.6.2. Límites en la elección de las relaciones de conducción d_{p0} y d_{n0}	
4.6.3. Simplificación de los límites de d_{p0} y d_{n0}	
4.6.4. Rutina de elección automática de las relaciones de conducción d_{p0} y d_{n0}	

4.7. Generación de las señales de conmutación de los interruptores	135
4.7.1. Modulador PWM	135
4.7.2. Sistema digital	137
4.8. Análisis comparativo de la estrategia de conmutación	138
4.8.1. Ganancia de la estrategia o utilización del bus de continua	139
4.8.2. Número de conmutaciones por periodo de conmutación	139
4.8.3. Espectro armónico y distorsión armónica	140
4.8.4. Secuencia cero	148
4.9. Conclusiones	144
	1 45
Capitulo 5. Controlador Multivariable para el Convertidor CC/CA de Tres Niveles	147
5.1. Propuestas de control para el convertidor NPC	148
5.1.2. Controladores descritos en la literatura	148
5.1.2. Controlador propuesto	148
5.2. Fundamentos del control LQR (<i>Linear Quadratic Regulator</i>)	150
5.2.1. Formulación general del control LQR	150
5.2.2. Obtención de la matriz $[K(t)]$. Ecuación de Riccati	151
5.2.3. LQR en régimen permanente	151
5.2.4. Condiciones para la existencia de solución en régimen permanente	152
5.2.5. Elección de las matrices $[Q]$ y $[R]$	153
5.2.6. Diagrama de bloques de aplicación del control LQR	154
5.2.7. LQR con acción integral	154
5.2.8. Robustez del control LQR	157
5.2.9. Límites y saturación en las variables de control y de estado	158
5.2.10. LQR discreto o digital	158
5.3. Fundamentos de la programación de ganancia (Gain Scheduling)	160
5.3.1. Principios de la programación de ganancia	160
5.3.2. Diseño de reguladores con Gain Scheduling	160
5.3.3. Ventajas e inconvenientes de la técnica Gain Scheduling	161
5.4. Metodología de diseño del controlador propuesto	162
5.4.1. Paso 1. Identificación del sistema, modelado y variables a controlar	163
5.4.2. Paso 2. Valorar la incorporación de 'Gain Scheduling'	163
5.4.3. Paso 3. Diseño del LQR	164
5.4.4. Paso 4. Diseño de la programación de ganancia (Gain Scheduling)	168
5.4.5. Paso 5. Valoración de la necesidad de elementos adicionales en el control	171
5.5. Ejemplo de aplicación del método de diseño: Control de tensión	172
5.5.1. Paso 1. Identificación del sistema, modelado y variables a controlar	172
5.5.2. Paso 2. Valorar la incorporación de 'Gain Scheduling'	174
5.5.3. Paso 3. Diseño del LQR	175
5.5.4. Paso 4. Diseño de la programación de ganancia (Gain Scheduling)	186
5.6. Control de corriente	187

5.6.1. Planteamiento para el diseño del controlador en modo corriente	
5.6.2. Diseño del controlador	
5.6.3. Observaciones sobre el control en modo corriente	197
5.7. Control con carga no lineal	198
5.7.1. Estrategia para el cálculo del controlador con carga no lineal	199
5.8. Control del convertidor NPC con conexión a red	200
5.8.1. Paso 1. Identificación del sistema, modelado y variables a controlar	200
5.8.2. Paso 2. Valorar la incorporación de 'Gain Scheduling'	
5.8.3. Paso 3. Diseño del LQR	
5.9. Control del equilibrio del bus de continua	
5.9.1. Expresión de la tensión de desequilibrio y su regulación	209
5.9.2. Regulación de la tensión de desequilibrio en el entorno multivariable	210
5.10. Conclusiones	211
Capítulo 6. Entorno de Simulación y Equipo Experimental	
6.1. Entorno de simulación y programación del control	
6.1.1. Necesidad y requerimientos del entorno de simulación y programación	
6.1.2. Esquema general de simulación	
6.2. Modelos de simulación para el convertidor	
6.2.1. Modelo promediado del convertidor en el dominio D-Q	
6.2.2. Modelo matemático 'abc' con funciones de conmutación	
6.2.3. Modelo con la librería de Simulink 'Power System Blockset'	
6.2.4. Comparación de los modelos de simulación para el convertidor	
6.3. Descripción del equipo experimental	
6.3.1. Entorno de control basado en DSP sobre plataforma PC	
6.3.2. Modulador PWM en el equipo dSPACE	
6.3.3. Panel de conexiones	
6.3.4. Generación señales interruptores, tiempos muertos y amplificación (buffer) 229
6.3.5. Convertidor NPC, <i>drivers</i> y bus de continua	
6.3.6. Filtros y cargas	
6.3.7. Sensores de tensión y corriente	
6.3.8. Equipo completo	
6.4. Conclusiones	238
Capítulo 7. Simulación y Verificación Experimental	
7.1. Compendio de pruebas realizadas	
7.2. Control de tensión con el sistema de baja potencia	
7.2.1. Régimen permanente	
7.2.2. Arrangue	
7.3. Control de tensión	
7.3.1. Arrangue	
1 1	-

7.3.2. Cambio de consigna	
7.3.3. Cambio de carga	
7.3.4. Cambio en la tensión del bus de continua (v_{pn})	
7.3.5. Observaciones sobre los resultados del control de tensión	
7.4. Control de tensión y corriente	
7.4.1. Activación del modo corriente	
7.4.2. Desactivación del modo corriente	
7.4.3. Observaciones sobre los resultados del control de corriente	
7.5. Inversor NPC con carga no lineal	
7.5.1. Arranque	
7.5.2. Arranque con activación del modo corriente	
7.5.3. Observaciones sobre los resultados obtenidos con carga no lineal	
7.6. Convertidor NPC con conexión a red	
7.6.1. Régimen permanente	
7.6.2. Cambio en la tensión total del bus de continua	
7.6.3. Observaciones sobre los resultados obtenidos en la conexión a red	
7.7. Análisis de los contenidos armónicos	
7.7.1. Inversor NPC con filtro LC y carga resistiva	
7.7.2. Inversor NPC con filtro LC y carga no lineal	
7.8. Conclusiones	
Capítulo 8. Conclusiones y Futuras Líneas de Investigación	
Apéndice A. Promediado de variables	309
A.1. Operador de promediado	
A.2. Aplicación sobre convertidores de alterna	
Apéndice B. Transformación de Park o D-Q	
B.I. Expression de la matriz de transformación	
B.1. Expresión de la matriz de transformación B.2. Propiedades de la matriz de transformación	
B.1. Expression de la matriz de transformaciónB.2. Propiedades de la matriz de transformaciónB.3. Propiedades del sistema trifásico y componentes homopolares	
 B.1. Expression de la matriz de transformación B.2. Propiedades de la matriz de transformación B.3. Propiedades del sistema trifásico y componentes homopolares B.4. Aplicación genérica a un sistema en el espacio de estado 	
 B.1. Expression de la matriz de transformación B.2. Propiedades de la matriz de transformación B.3. Propiedades del sistema trifásico y componentes homopolares B.4. Aplicación genérica a un sistema en el espacio de estado B.5. Transformación del inversor NPC con filtro LC y carga R 	
 B.1. Expression de la matriz de transformación B.2. Propiedades de la matriz de transformación B.3. Propiedades del sistema trifásico y componentes homopolares B.4. Aplicación genérica a un sistema en el espacio de estado B.5. Transformación del inversor NPC con filtro LC y carga R B.6. Valores de las tensiones y corrientes transformadas 	
 B.1. Expression de la matriz de transformación	
 B.1. Expression de la matriz de transformación	

C.2. Tensión de salida y relaciones de conducción 'd' y 'q'	
C.3. Valores límite para las relaciones de conducción d_{p0} y d_{n0}	
Anéndice D. Cálculo del controlador en MatLab	
D.1. Programa para el cálculo del controlador LQR	
Apéndice E. Equipo experimental	
E.1. Generación de las señales de los interruptores	
E.2. Línea retardo y etapa amplificadora (buffer)	
E.3. Rama del convertidor	
E.4. Sensores	
Referencias	

Lista de figuras

Figura 2.1. Topologías de los convertidores multinivel11
Figura 2.2. Convertidor trifásico Diode-Clamped de tres niveles o Three-phase Neutral-Point-
Clamped Converter
Figura 2.3. Tensión de salida v_{ao} en función de los interruptores conectados para el convertidor
Diode-Clamped de tres niveles
Figura 2.4. Rama de un convertidor <i>Diode-Clamped</i> de cinco niveles
Figura 2.5. Tensión de salida v _{ao} en función de los interruptores conectados para el convertidor
Diode-Clamped de cinco niveles
Figura 2.6. Convertidor trifásico <i>Flying-Capacitor</i> de tres niveles
Figura 2.7. Rama de un convertidor <i>Flying-Capacitor</i> de cinco niveles
Figura 2.8. Rama de un convertidor Cascaded Full-Bridge de cinco niveles 19
Figura 2.9. Convertidor Cascaded Full-Bridge de tres niveles conectado en estrella 20
Figura 2.10. Convertidor <i>Cascaded Full-Bridge</i> de cuatro niveles
Figura 2.11. Convertidor de nueve niveles por asociación en cascada de dos convertidores
<i>Flying-Capacitor</i> de dos ramas
Figura 2.12. Rectificador elevador de tres niveles
Figura 2.13. Inversores acoplados por transformador
Figura 2.14. Rama del convertidor <i>Diode/Capacitor-Clamped</i> de tres niveles
Figura 2.15. Rama del convertidor New Diode-Clamped de cinco niveles
Figura 2.16. Rama de un convertidor generalizado de cuatro niveles
Figura 2.17. Clasificación básica de los métodos de modulación multinivel
Figura 2.18. Tensión de salida escalonada multinivel para una referencia senoidal
Figura 2.19. Tensión de salida escalonada generalizada con m ángulos de conmutación 29
Figura 2.20. Tipo 1). Portadoras alternadas en contrafase para un inversor de cinco niveles 31
Figura 2.21. Tipo 2). Portadoras con simetría respecto el eje horizontal para un inversor de
cinco niveles
Figura 2.22. Tipo 3). Todas las portadoras en fase para un inversor de cinco niveles
Figura 2.23. Modulación bipolar para un inversor de tres niveles
Figura 2.24. PWM senoidal con tercer armónico añadido
Figura 2.25. PWM por muestro natural en un sistema digital
Figura 2.26. Diagrama de vectores de estado y vector de modulación para un inversor de tres
niveles
Figura 2.27. Equilibrado de las capacidades mediante la estrategia de conmutación

Figura 2.28. Equilibrado de las capacidades mediante el controlador.	43
Figura 3.1. Metodología de modelado	57
Figura 3.2. Inversor NPC con filtro LC y carga resistiva	58
Figura 3.3. Modelo de conmutación del inversor NPC con filtro LC y carga resistiva	58
Figura 3.4. Detalle del lado de alterna	61
Figura 3.5. Detalle del lado de continua	62
Figura 3.6. Modelo de conmutación. Se considera i_{DC} como variable de entrada	71
Figura 3.7. Conexión del neutro de la carga con el punto medio del bus de continua	74
Figura 3.8. Conexión 'N'-'o' a través de una inductancia L _N .	81
Figura 3.9. Modelo de conmutación del convertidor NPC con carga resistiva.	83
Figura 3.10. Modelo de conmutación del convertidor NPC con carga R-L.	84
Figura 3.11. Modelo de conmutación del convertidor NPC con conexión a red	86
Figura 3.12. Conexión del neutro del sistema trifásico con el punto medio del bus de continua	
	90
Figura 3.13. Conexión entre 'N' y 'o' a través de una inductancia L _N	94
Figura 3.14. Modelo de conmutación para la fase 'a' con un número impar de niveles	96
Figura 3.15. Obtención del modelo completo del sistema en D-Q, para N niveles, N impar 1	01
Figura 3.16. Modelo de conmutación para la fase 'a', referido al raíl negativo del bus de	
continua1	02
Figura 3.17. Obtención del modelo completo del sistema en D-Q, N niveles 1	05
Figura 4.1. Esquema de bloques general para el control del convertidor 1	10
Figura 4.2. Inversor de dos niveles1	11
Figura 4.3. Moduladoras (senoidales, 50 Hz) y portadora (triangular, 1 kHz) para la estrategia	ļ
PWM senoidal, con $m_a = 0.8$ y $m_f = 20$	12
Figura 4.4. Moduladora (d_a) , portadora (p) , señales de conmutación de los interruptores de la	
rama correspondiente a la fase 'a' (S_{ap} , S_{an}), y relaciones de conducción (d_{ap} , d_{an}), para un	
inversor de dos niveles1	13
Figura 4.5. Relaciones de conducción para la fase 'a' a partir de las relaciones de conducción	
'dq0' en régimen permanente1	16
Figura 4.6. Modelo de conmutación de la topología NPC 1	17
Figura 4.7. Relaciones de conducción d_{ap} , d_{an} a partir de la moduladora d_a , con $d_{ao} = 0.2$ 1	18
Figura 4.8. Relaciones de conducción d_{ap} , d_{an} a partir de la moduladora d_a , con la relación de	
conducción d_{ao} variable (d_{ao} toma valores 0.1, 0.2 y 0.3)	19
Figura 4.9. Límites de las relaciones de conducción d_{p0} y d_{n0} para un caso arbitrario 1	31
Figura 4.10. Límites de la suma $(d_{p0} + d_{n0})$, para los valores considerados en la figura 4.9 1	31
Figura 4.11. Nuevos límites de las relaciones de conducción d_{p0} y d_{n0} , teniendo en cuenta (d_{p0}	+
$(d_{n0})_{\text{max}}, (d_{p0})_{\text{min}}$ y $(d_{n0})_{\text{min}}$, para un caso arbitrario	32
Figura 4.12. Asignación de valores a las relaciones de conducción d_{p0} y d_{n0} 1	34
Figura 4.13. Relaciones de conducción d_{ap} , d_{bp} , d_{cp} y d_{an} , d_{bn} , d_{cn}	34
Figura 4.14. Relaciones de conducción dao, dbo, dco 1	35
Figura 4.15. Señales de entrada y salida del modulador PWM1	36

Figura 4.16. Ubicación temporal de las funciones de conmutación	137
Figura 4.17. Obtención de las señales de conmutación correspondientes a la rama 'a' de	la
topología NPC (S1, S22, S11, S2) a partir de las funciones de conmutación S_{ap} y S_{an} .	138
Figura 4.18. PWM asimétrica. Espectro armónico y distorsión armónica total	141
Figura 4.19. PWM simétrica. Espectro armónico y distorsión armónica total.	141
Figura 4.20. SVM-NTV. Espectro armónico y distorsión armónica total.	141
Figura 5.1. Esquema simple para el cálculo del controlador en el dominio D-Q	149
Figura 5.2. Diagrama de bloques del control LQR.	151
Figura 5.3. Configuración del servocontrolador lineal de estado.	154
Figura 5.4. Configuración del servocontrolador LQR con adición de parte integral	155
Figura 5.5. Controlador con programación de ganancia en función del punto de trabajo.	160
Figura 5.6. Diagrama de flujo de la metodología de diseño del controlador propuesto	163
Figura 5.7. Programación de ganancia para efectuar cuatro controles distintos	170
Figura 5.8. Programación de ganancia en función del valor actual de los estados x_1 , x_2 y	<i>x</i> ₃ ,
basada en división en tramos o escalones de los márgenes de operación de los estado	os x_1, x_2 y
<i>X</i> ₃	170
Figura 5.9. Limitador de rampa en la consigna y limitador de las señales de control	171
Figura 5.10. Inversor NPC con filtro LC y carga resistiva.	173
Figura 5.11. Simulaciones para la asignación de los pesos relacionados con v_o (KP_{Vo} , KI	(_{Vo}) 180
Figura 5.12. Respuesta de la tensión de salida durante arranque en lazo abierto	181
Figura 5.13. Tensiones aplicadas a la carga, acciones de control y corrientes por las bob	inas
durante arranque en lazo cerrado con pesos $KP_{VYD} = 1e-5$, $KP_{VYQ} = 1e-5$	182
Figura 5.14. Respuesta del sistema durante arranque en lazo cerrado	184
Figura 5.15. Tensiones aplicadas a la carga, sin acción integral, siendo $V_{DC} = 280$ V	185
Figura 5.16. Tensiones aplicadas a la carga, con acción integral ($KI_{VYD} = 1, KI_{VYQ} = 1$),	siendo
$V_{DC} = 280 \text{ V}.$	185
Figura 5.17. Programación de ganancia para la regulación de la tensión aplicada a la car	ga 186
Figura 5.18. Diagrama de flujo del control del convertidor, considerando protección con	ntra
sobrecorrientes	190
Figura 5.19. Conmutación de modo tensión a modo corriente (I).	194
Figura 5.20. Conmutación de modo tensión a modo corriente (II).	195
Figura 5.21. Conmutación de modo corriente a modo tensión (I).	196
Figura 5.22. Conmutación de modo corriente a modo tensión (II).	197
Figura 5.23. Sistema con carga rectificador	198
Figura 5.24. Diagrama de bloques genérico para un sistema fotovoltaico con conexión a	1 red. 200
Figura 5.25. Modelo del sistema, empleando el modelo de conmutación del inversor NP	201 У С
Figura 5.26. Diagrama de bloques general para simulación e implementación del sistem	.a 205
Figura 5.27. Cambio de punto de trabajo para el panel solar ($v_{pn} = 100$ V a 80 V)	208
Figura 5.28. Diferencia $(d_{ap} - d_{an})$ igual para distintos valores de las relaciones de condu	ıcción
en el dominio D-Q	211
Figura 6.1. Modelo promediado en D-Q para la simulación del convertidor	217

Figura 6.2. Modelo matemático en coordenadas estacionarias 'abc'
Figura 6.3. Modelo de simulación con componentes de la librería "Power System Blockset" 219
Figura 6.4. Componente 'd' de la tensión de carga (v_{Yd}) y tensión de desequilibrio (v_o) , simuladas
con los tres modelos presentados
Figura 6.5. Tensiones de carga ($v_{a'N}$, $v_{b'N}$, $v_{c'N}$) y corrientes por las bobinas (i_a , i_b , i_c), simuladas
con los tres modelos presentados
Figura 6.6. Esquema de bloques correspondiente al equipo experimental
Figura 6.7. Pantalla de <i>ControlDesk</i>
Figura 6.8. Señales de conmutación para los interruptores de la rama correspondiente a la fase
'a', a partir de las funciones de conmutación S_{ap} y $\overline{S_{an}}$. PWM asimétrica
Figura 6.9. Señales de conmutación para los interruptores de la rama correspondiente a la fase
'a', a partir de las funciones de conmutación S_{ap} y $\overline{S_{an}}$. PWM simétrica
Figura 6.10. Señales de conmutación para los interruptores de la rama correspondiente a la fase
'a', a partir de las funciones de conmutación S_{ap} y $\overline{S_{an}}$. Sistema físico
Figura 6.11. Panel de conexiones
Figura 6.12. Adaptación de las señales entre el panel de conexiones y los <i>drivers</i> del convertidor
NPC
Figura 6.13. Convertidor NPC
Figura 6.14. Convertidor NPC. Vista frontal
Figura 6.15. Convertidor NPC. Vista superior
Figura 6.16. Rama del convertidor NPC (fase 'c'). Vista superior
Figura 6.17. Filtro LC pasabajos
Figura 6.18. Carga resistiva variable por tramos
Figura 6.19. Rectificador trifásico y filtro LC (desconectados) montados sobre un radiador235
Figura 6.20. Sensores de efecto Hall LEM LV 25-P y LEM LA 25-NP
Figura 6.21. Convertidor NPC y otros elementos sobre la mesa de trabajo
Figura 6.22. Otra perspectiva de la mesa de trabajo
Figura 6.23. Panorámica del equipo experimental
Figura 7.1. Convertidor NPC con filtro LC pasabajos y carga resistiva
Figura 7.2. Medida experimental de las tensiones compuestas en bornes de la carga
Figura 7.3. Medida experimental desde <i>ControlDesk</i> de la consigna de la tensión de carga. $v_{Yd}^* y$
el valor actual v_{Yd} en lazo abierto
Figura 7.4. Medida experimental desde <i>ControlDesk</i> de la consigna de la tensión de carga. $v_{Yd}^* y$
su valor actual v_{Yd} en lazo cerrado
Figura 7.5. Medida experimental de las tensiones del bus de continua durante el arranque, con
modulación PWM asimétrica. v_p y v_n
Figura 7.6. Simulación de las tensiones aplicadas a la carga v_{Yd} y v_{Yq} durante el arranque 250
Figura 7.7. Medida experimental de la componente 'd' de la tensión de carga desde ControlDesk.
Consigna v_{Yd}^* y valor actual v_{Yd}

Figura 7.8. Medida experimental de la componente 'q' de la tensión de carga desde <i>ControlDesk</i> .
Consigna v_{Yq}^* y valor actual v_{Yq}
Figura 7.9. Evolución de las tensiones simples aplicadas a las carga ($v_{a'N}$, $v_{b'N}$, $v_{c'N}$)
Figura 7.10. Evolución de las corrientes que circulan por las bobinas del filtro (i_a, i_b, i_c) 252
Figura 7.11. Evolución de las tensiones del bus de continua (v_p, v_n)
Figura 7.12. Medida experimental de las tensiones del bus de continua desde <i>ControlDesk</i> . v_p y
<i>v_n</i>
Figura 7.13. Evolución de la corriente del bus de continua (<i>i</i> _{DC})
Figura 7.14. Simulación de las relaciones de conducción 'abc' durante el arranque 254
Figura 7.15. Medida experimental de las relaciones de conducción 'p' (d_{ap}, d_{bp}, d_{cp}) desde
ControlDesk
Figura 7.16. Medida experimental de las relaciones de conducción 'n' (d_{an}, d_{bn}, d_{cn}) desde
ControlDesk
Figura 7.17. Simulación de las tensiones aplicadas a la carga (<i>v_{Yd}</i> , <i>v_{Yq}</i>)
Figura 7.18. Medida experimental de la componente 'd' de la tensión de carga desde
<i>ControlDesk</i> . Consigna v_{Yd}^* y valor actual v_{Yd}
Figura 7.19. Medida experimental de la componente 'q' de la tensión de carga desde
<i>ControlDesk</i> . Consigna v_{Yq}^* y valor actual v_{Yq}
Figura 7.20. Evolución de las tensiones simples aplicadas a las carga ($v_{a'N}$, $v_{b'N}$, $v_{c'N}$)
Figura 7.21. Medida experimental de las corrientes de las bobinas (i_a, i_b, i_c) desde <i>ControlDesk</i> .
Figura 7.22. Medida experimental de las tensiones del bus de continua desde <i>ControlDesk</i> . v_p y
<i>v</i> _n
Figura 7.23. Medida experimental de las corrientes de las bobinas (i_a, i_b, i_c) desde <i>ControlDesk</i> .
Figura 7.24. Simulación de las tensiones aplicadas a la carga (v_{Yd} , v_{Yq}) durante el cambio de
carga
Figura 7.25. Medida experimental de la componente 'd' de la tensión de carga desde
<i>ControlDesk</i> . Consigna v_{Yd}^* y valor actual v_{Yd}
Figura 7.26. Medida experimental de la componente 'q' de la tensión de carga desde
<i>ControlDesk</i> . Consigna v_{Yq}^* y valor actual v_{Yq}
Figura 7.27. Evolución de las tensiones simples aplicadas a las carga (<i>v</i> _{a'N} , <i>v</i> _{b'N} , <i>v</i> _{c'N})
Figura 7.28. Evolución de las tensiones compuestas aplicadas a las carga (v _{a'b'} , v _{b'c'} , v _{c'a'}) 259
Figura 7.29. Medida experimental de las tensiones del bus de continua desde <i>ControlDesk</i> . v_p y
<i>v</i> _n
Figura 7.30. Evolución de la corriente del bus de continua (<i>i</i> _{DC})
Figura 7.31. Medida experimental de las tensiones del bus de continua desde <i>ControlDesk</i> . v_p y
<i>v</i> _n
Figura 7.32. Simulación de las tensiones aplicadas a la carga v_{Yd} y v_{Yq}
Figura 7.33. Medida experimental de la componente 'd' de la tensión de carga desde
<i>ControlDesk</i> . Consigna v_{Yd}^* y valor actual v_{Yd}

Figura 7.34. Medida experimental de la componente 'q' de la tensión de carga desde	
<i>ControlDesk</i> . Consigna v_{Yq}^* y valor actual v_{Yq}	261
Figura 7.35. Evolución de las tensiones simples aplicadas a las carga ($v_{a'N}$, $v_{b'N}$, $v_{c'N}$)	261
Figura 7.36. Medida experimental de las corrientes de las bobinas (i_a, i_b, i_c) desde <i>ControlL</i>	Desk.
	262
Figura 7.37. Simulación de las relaciones de conducción 'abc'	262
Figura 7.38. Medida experimental de las relaciones de conducción 'p' (d_{ap}, d_{bp}, d_{cp}) desde	
ControlDesk	262
Figura 7.39. Medida experimental de las relaciones de conducción 'n' (d_{an}, d_{bn}, d_{cn}) desde	262
Figura 7.40. Simulación de la activación del modo corriente	265
Figura 7.41 Medida experimental del módulo de la corriente y del indicador del modo de	205
control desde ControlDesk	265
Figura 7.42 Simulación de las corrientes de las bobinas $i_{y,i} \in i_y$.	265
Figura 7.43 Medida experimental de la componente 'd' de la corriente de las bobinas de fil	tro
desde <i>ControlDesk</i> Consigna $i_{y_1}^*$ y valor actual i_{y_2}	266
Figura 7.44 Medida experimental de la componente 'a' de la tensión de carga desde	200
ControlDesk Consigna i_v * v valor actual i_v	266
Figura 7.45. Simulación de las tensiones anlicadas a la carga $v_{r_{1}}$ y $v_{r_{2}}$	267
Figura 7.46. Medida experimental de la componente 'd' de la tensión de carga desde	207
ControlDesk Consigna $v_{y_1}^*$ v valor actual v_{y_1}	267
Figura 7 47 Medida experimental de la componente 'a' de la tensión de carga desde	207
ControlDesk Consigna v_{x}^{*} v valor actual v_{x}	267
Figure 7.48 Evolución de las tensiones simples anlicadas a la carga ($v_{ret}, v_{ret}, v_{ret}$)	268
Figura 7.49. Simulación de las tensiones del bus de continua y las corrientes de las bobinas	260
Figura 7.50 Medida experimental de las tensiones del bus de continua desde <i>ControlDesk</i>	v v
v	269
Figura 7.51 Medida experimental de las corrientes de las bobinas (i, i, i) desde <i>Controll</i>) 20) Døsk
Figura 7.52. Simulación de las relaciones de conducción 'abc'	270
Figura 7.53. Medida experimental de las relaciones de conducción 'p' $(d_{abc}, d_{bc}, d_{cc})$ desde	
ControlDesk.	270
Figura 7.54. Medida experimental de las relaciones de conducción 'n' (d_{ab}, d_{bb}, d_{ca}) desde	
ControlDesk.	270
Figura 7.55. Simulación de la desactivación del modo corriente	
Figura 7.56. Medida experimental del módulo de la corriente y del indicador del modo de	
control desde <i>ControlDesk</i> .	272
Figura 7.57. Simulación de las tensiones aplicadas a la carga $v_{y_1} \vee v_{y_2}$	
Figura 7.58. Medida experimental de la componente 'd' de la tensión de carga desde	
ControlDesk. Consigna $v_{y_1}^*$ v valor actual v_{y_2}	272

Figura 7.59. Medida experimental de la componente 'q' de la tensión de carga desde	
<i>ControlDesk</i> . Consigna v_{Yq}^* y valor actual v_{Yq}	
Figura 7.60. Evolución de las tensiones simples aplicadas a la carga ($v_{a'N}$, $v_{b'N}$, $v_{c'N}$)	273
Figura 7.61. Medida experimental de las corrientes de las bobinas (i_a, i_b, i_c) desde <i>Con</i>	trolDesk.
Figura 7.62. Medida experimental de las tensiones del bus de continua desde <i>ControlI</i>	$Desk. v_p y$
<i>v</i> _n	
Figura 7.63. Simulación de las relaciones de conducción 'abc'	
Figura 7.64. Medida experimental de las relaciones de conducción 'p' (d_{ap}, d_{bp}, d_{cp}) des <i>ControlDesk</i> .	de 274
Figura 7.65. Medida experimental de las relaciones de conducción 'n' (d_{an}, d_{bn}, d_{cn}) des <i>ControlDesk</i> .	de
Figura 7.66. Inversor NPC alimentando a un puente rectificador trifásico.	
Figura 7.67. Simulación de las tensiones aplicadas a la carga (v_{Vd}, v_{Ya})	
Figura 7.68. Medida experimental de la componente 'd' de la tensión de carga desde	
ControlDesk. Consigna $v_{v_d}^*$ v valor actual v_{v_d}	
Figura 7.69. Medida experimental de la componente 'q' de la tensión de carga desde	
<i>ControlDesk</i> . Consigna v_{Ya}^* y valor actual v_{Ya} .	
Figura 7.70. Evolución de las tensiones simples aplicadas a las carga ($v_{a'N}$, $v_{b'N}$, $v_{c'N}$)	
Figura 7.71. Tensiones compuestas en la entrada del rectificador $(v_{a'b'}, v_{b'c'}, v_{c'a'})$ y tensi	ón de
carga en el rectificador (v_{DC}).	
Figura 7.72. Corrientes a través de las bobinas del filtro de alterna (i_a, i_b, i_c) y corriente	e a través
de la bobina de filtro de continua (i_{LRECT}).	
Figura 7.73. Tensiones del bus de continua (v_p , v_n).	
Figura 7.74. Simulación de las relaciones de conducción 'abc' durante el arranque	
Figura 7.75. Simulación de las relaciones de conducción 'o' (d_{ao}, d_{bo}, d_{co})	
Figura 7.76. Relaciones de conducción 'p' (d_{ap}, d_{bp}, d_{cp}) desde <i>ControlDesk</i>	
Figura 7.77. Relaciones de conducción 'n' (d_{an}, d_{bn}, d_{cn}) desde <i>ControlDesk</i>	
Figura 7.78. Tensión de salida del rectificador (v_{DC}) y corriente a través de la bobina d	el
rectificador (<i>i</i> _{LRECT})	
Figura 7.79. Corrientes absorbidas por el rectificador $(i_{a'}, i_{b'}, i_{c'})$	
Figura 7.80. Corrientes a través de las bobinas del filtro de alterna (i_a, i_b, i_c)	
Figura 7.81. Medida experimental de las corrientes de las bobinas (i_a, i_b, i_c) desde <i>Con</i>	<i>trolDesk.</i>
Figura 7.82. Simulación de la conmutación entre modos de control del controlador	
Figura 7.83. Medida experimental del módulo de la corriente y del indicador del modo) de
control desde <i>ControlDesk</i>	
Figura 7.84. Simulación de las tensiones aplicadas a la carga (v_{Yd} , v_{Yq})	
Figura 7.85. Evolución de la tensión alterna de carga en el dominio D-Q desde Contro	lDesk.285
Figura 7.86. Tensiones simples en la entrada del rectificador ($v_{a'N}$, $v_{b'N}$, $v_{c'N}$)	
Figura 7.87. Tensiones compuestas en la entrada del rectificador ($v_{a'b'}$, $v_{b'c'}$, $v_{c'a'}$)	

Figura 7.88. Tensiones del bus de continua (v_p, v_p)	. 286
Figura 7.89. Simulación de las relaciones de conducción 'abc' durante el arranque	. 286
Figura 7.90. Relaciones de conducción 'p' (d_{ap}, d_{bp}, d_{cp}) desde <i>ControlDesk</i>	. 287
Figura 7.91. Relaciones de conducción 'n' (d_{an}, d_{bn}, d_{cn}) desde <i>ControlDesk</i>	. 287
Figura 7.92. Convertidor NPC con conexión a red.	. 288
Figura 7.93. Tensiones simples de red.	. 289
Figura 7.94. Corrientes entregadas a la red trifásica (i_a, i_b, i_c)	. 289
Figura 7.95. Simulación de las corrientes entregadas a la red trifásica (i_a, i_b, i_c) , considerando)
tensiones de red equilibradas	. 290
Figura 7.96. Tensión simple (v_{sa}) y corriente (i_a) de la fase 'a'	. 290
Figura 7.97. Rendimiento del sistema en función de la potencia de entrada	. 291
Figura 7.98. Evolución de las tensiones del bus de continua (v_p, v_n) .	. 292
Figura 7.99. Evolución de la tensión simple (v_{sa}) y la corriente (i_a) de la fase 'a'.	. 292
Figura 7.100. Tensión compuesta de salida del convertidor NPC (v_{ab}). Consigna 41 V	. 294
Figura 7.101. Tensión compuesta de salida del convertidor NPC (v_{ab}). Consigna 63 V	. 294
Figura 7.102. Tensión compuesta de salida del convertidor NPC (v_{ab}). Consigna 120 V	. 295
Figura 7.103. Tensiones compuestas en bornes de la carga ($v_{a'b'} - v_{b'c'} - v_{c'a'}$). Consigna 120 V	.295
Figura 7.104. Tensiones simples en bornes de la carga ($v_{a'N} - v_{b'N} - v_{c'N}$). Consigna 120 V	. 296
Figura 7.105. Corrientes absorbidas por el rectificador $(i_{a'} - i_{b'} - i_{c'})$ y corriente a través de la	
bobina del rectificador	. 296
Figura 7.106. Espectro armónico y datos adicionales de la corriente del rectificador $i_{a'}$. 297
Figura 7.107. Corrientes de las bobinas del filtro $(i_a - i_b - i_c)$ y corriente a través de la bobina	del
rectificador.	. 297
Figura 7.108. Tensiones compuestas aplicadas a la carga $(v_{a'b'} - v_{b'c'} - v_{c'a'})$ y tensión de carga	del
rectificador para un valor de consigna 80 V	. 298
Figura 7.109. Tensiones simples aplicadas a la carga $(v_{a'N} - v_{b'N} - v_{c'N})$ y tensión de carga del	
rectificador para un valor de consigna 80 V	. 298
Figura 7.110. Espectro armónico y datos adicionales de la tensión $v_{a'N}$. 299
Figura B.1. Sistemas de referencia trifásico y D-Q312Figura C.1. Diagrama fasorial co	on la
referencia D-Q alineada con el fasor de tensión	. 328
Figura C.2. Fasor de tensión y referencia D-Q, caso general	. 329
Figura C.3. Límites del fasor.	. 330
Figura C.4. Límites de d_{p0} para verificar la condición $0 \le d_{ap} \le 1$. 332
Figura C.5. Límites para d_{n0} y d_{n0} con estrategia de conmutación simétrica	. 332
Figura C.6. Rango válido para d_{n0} tal que se verifica $0 \le d_{n0} \le 1$, $0 \le d_{n0} \le 1$, $0 \le d_{n0} \le 1$,	. 333
Figura C.7. Análisis detallado del margen para d_{r0}	. 334
Figura C.8. Margen para D_0 .	. 335
Figura C.9. Margen para $(d_{n0} + d_{n0})$ impuesto por la limitación 2 en la fase 'a'.	. 336
Figura C.10. Rango válido para $(d_{n0} + d_{n0})$ tal que se verifica la limitación 2	. 337
Figura E.1. Puertas inversoras para obtener las señales S11. S2. S33. S4. S55 v S6.	. 341
Figura E.2. Líneas de retardo y amplificadores para las doce señales de conmutación	. 342

Figura E.3. I	Rama del convertidor	343
Figura E.4. l	Placa de sensores	344

Lista de tablas

Tabla 2.1. Interruptores a conmutar para obtener los tres niveles de tensión de salida en el	
convertidor Diode-Clamped	12
Tabla 2.2. Interruptores a conmutar para obtener los cinco niveles de tensión de salida en el	
convertidor Diode-Clamped	13
Tabla 2.3. Interruptores a conmutar para obtener los tres niveles de tensión de salida en el	
convertidor Flying-Capacitor.	16
Tabla 2.4. Interruptores a conmutar para obtener los cinco niveles de tensión de salida en el	
convertidor Flying-Capacitor.	17
Tabla 2.5. Comparación de características de las topologías multinivel básicas, con n niveles	s. 27
Tabla 4.1. Tabla de verdad para la rama 'a' del convertidor NPC.	137
Tabla 4.2. Tabla de verdad para la rama 'b' del convertidor NPC	137
Tabla 4.3. Tabla de verdad para la rama 'c' del convertidor NPC.	138
Tabla 4.4. Ganancia máxima de las diferentes estrategias de conmutación	139
Tabla 4.5. Número total de conmutaciones en el convertidor por periodo de conmutación	140
Tabla 6.1. Duración de una simulación de 20 ms para el arranque del convertidor en lazo abi	ierto
en función del modelo de simulación empleado y del procesador	220
Tabla 6.2. Algunas prestaciones de los equipos dSPACE 1102 y 1104.	225
Tabla 6.3. Señales de conmutación a partir de las funciones de conmutación	227
Tabla 7.1. Resultados experimentales para el inversor NPC a bajo nivel con filtro LC y carga	a
resistiva	243
Tabla 7.2. Resultados experimentales para el inversor NPC con filtro LC y carga resistiva	243
Tabla 7.3. Resultados experimentales para el convertidor NPC con carga no lineal	244
Tabla 7.4. Resultados experimentales para el convertidor NPC con conexión a red	244
Tabla 7.5. Error estacionario en lazo abierto y lazo cerrado	. 247
Tabla 7.6. Coeficiente de regulación de carga en lazo abierto y lazo cerrado	247
Tabla 7.7. Coeficiente de regulación de línea en lazo abierto y lazo cerrado	248
Tabla 7.8. Distorsión armónica para la tensión compuesta de salida (v_{ab}) del convertidor NPG	С.
	295

Glosario de acrónimos y abreviaturas

abc	Sistema de referencia estacionario cartesiano
CF	Factor de cresta (Crest Factor)
CRC	Coeficiente de regulación de carga
CRL	Coeficiente de regulación de línea
DQ ó D-Q	Sistema de referencia rotativo de Park
DSP	Procesador digital de señal (Digital Signal Processor)
EMI	Interferencias electromagnéticas (ElectroMagnetic Interferences)
ES	Error estacionario
FACTS	Sistemas flexibles de transmisión en alterna (Flexible AC Transmission
	Systems)
GTO	Tiristor bloqueable por la puerta (Gate Turn-Off thyristor)
HVDC	Transmisión en continua de alta tensión (High Voltage Direct Current)
IGBT	Transistor bipolar de puerta aislada (Insulated Gate Bipolar Transistor)
IGCT	Tiristor controlado por puerta aislada (Insulated Gate Controlled Thyristor)
LQR	Regulador lineal cuadrático (Linear Quadratic Regulator)
MIMO	Sistema de múltiples entradas y salidas (Multiple-Input Multiple-Output)
MPPT	Seguimiento del punto de máxima potencia en sistemas fotovoltaicos
	(Maximum Power Point Tracking)
NPC	Convertidor de tres niveles con diodos de fijación (Neutral-Point-Clamped
	Converter)
PSB	Librería de MatLab-Simulink con componentes de potencia (Power System
	Blockset)
PWM	Modulación del ancho de pulso (Pulse Width Modulation)
SISO	Sistema de una entrada y una salida (Single-Input Single-Output)
SMES	Sistema de almacenamiento de energía en bobina superconductora
	(Superconducting Magnetic Energy Storage)
STATCOM	Compensación estático-síncrona (Static-Synchronous Compensation)
SVC	Compensación estática de potencia reactiva (Static Var Compensation)
SVG	Generador estático de potencia reactiva (Static Var Generator)
SVM	Modulación por vectores espaciales (Space Vector Modulation)
THD	Distorsión armónica total (Total Harmonic Distortion)
UPFC	Controlador unificado del flujo de potencia (Unified Power Flow Controller)

Glosario de símbolos y términos

[A]	Matriz de la representación de un sistema en el espacio de estado
[B]	Matriz de la representación de un sistema en el espacio de estado
[C]	Matriz de la representación de un sistema en el espacio de estado
С	Capacidad del filtro en el lado de alterna
C_{DC}	Capacidad del bus de continua
C_{RECT}	Capacidad del filtro de salida de un rectificador
[D]	Matriz de la representación de un sistema en el espacio de estado
[d]	Matriz de las relaciones de conducción en el dominio 'abc'
$[d_r]$	Matriz de las relaciones de conducción en el dominio D-Q
d_{nd}	Relación de conducción 'n' sobre el eje 'd'
d_{nq}	Relación de conducción 'n' sobre el eje 'q'
d_{n0}	Relación de conducción 'n' a secuencia cero
d_{pd}	Relación de conducción 'p' sobre el eje 'd'
d_{pq}	Relación de conducción 'p' sobre el eje 'q'
d_{p0}	Relación de conducción 'p' a secuencia cero
D_d	Relación de conducción sobre el eje 'd' para estrategia de conmutación simétrica
D_q	Relación de conducción sobre el eje 'q' para estrategia de conmutación simétrica
D_0	Relación de conducción a secuencia cero para estrategia de conmutación
	simétrica
d_a	Señal moduladora para la fase 'a'
d_b	Señal moduladora para la fase 'b'
d_c	Señal moduladora para la fase 'c'
$(d_{ij})_s$	Componente senoidal de la relación de conducción d_{ij} en el dominio 'abc'
$(d_{ij})_d$	Componente continua de la relación de conducción d_{ij} en el dominio 'abc'
f	Frecuencia de la tensión de salida
f_s	Frecuencia de conmutación
i_{DC}	Corriente entregada por la fuente al bus de continua
i_p	Corriente del raíl 'p'
i_n	Corriente del raíl 'n'
i_o	Corriente del raíl 'o'
$[i_Y]$	Vector de corrientes trifásicas de salida del convertidor NPC $\{i_a, i_b, i_c\}$
[<i>i</i> _{<i>Yr</i>}]	Vector de corrientes de salida del convertidor NPC en el dominio D-Q $\{i_{Yd}, i_{Yq}, i_{Yq}$
	$i_{Y0}\}$

i_{Yd}	Corriente de salida del convertidor NPC sobre el eje 'd'
i_{Yq}	Corriente de salida del convertidor NPC sobre el eje 'q'
i_{Y0}	Corriente de salida del convertidor NPC a secuencia cero
i_{No}	Corriente entre el neutro de la carga y el punto medio del bus de continua
[1]	Matriz identidad
Ix_i	Estado correspondiente a la integral del estado x_i
Ilímite	Valor de corriente por encima del cual se considera sobrecorriente
J	Función de coste del controlador LQR
J_x	Parte de la función de coste asociada a los estados
J_u	Parte de la función de coste asociada a las entradas
[K]	Matriz de control LQR
$[K_P]$	Matriz de control proporcional LQR
$[K_I]$	Matriz de control integral LQR
KP_x	Peso proporcional asignado a la variable x en la función de coste J
KI_x	Peso integral asignado a la variable x en la función de coste J
L	Inductancia del filtro en el lado de alterna
L_N	Inductancia entre el neutro de la carga y el punto medio del bus de continua
L_{RECT}	Inductancia del filtro de salida de un rectificador
m_a	Índice de amplitud
m_f	Índice de frecuencia
Р	Potencia
[Q]	Matriz de pesos de los estados en el controlador LQR
[R]	Matriz de pesos de las entradas en el controlador LQR
R	Resistencia por fase
R_{DC}	Resistencia de carga de un rectificador
R_{AC}	Resistencia por fase en alterna equivalente a R_{DC}
S_{ij}	Función de conmutación de la fase 'i' con el raíl 'j'
[T]	Matriz de la transformación D-Q ó de Park
T_m	Periodo de muestreo
T_s	Periodo de conmutación
[u]	Vector de entradas o variables de control de un sistema
v_p	Tensión entre el raíl 'p' y el raíl 'o' en el convertidor NPC
v_n	Tensión entre el raíl 'n' y el raíl 'o' en el convertidor NPC
v_{pn}	Tensión total del bus de continua
V_o	Tensión de desequilibrio del bus de continua
V_{No}	Tensión entre el neutro de la carga 'N' y el punto medio del bus de continua 'o'
[v]	Vector de tensiones trifásicas de salida del convertidor NPC, referidas al punto
	medio del bus de continua 'o' { v_{ao} , v_{bo} , v_{co} }
$[v_r]$	Vector de tensiones de salida del convertidor NPC, referidas al punto medio del
	bus de continua 'o', en el dominio D-Q { v_{VSId} , v_{VSIq} , v_{VSI0} }

$[v_Y]$	Vector de tensiones trifásicas de carga, referidas al punto medio del bus de
	continua 'o' { $v_{a'o}$, $v_{b'o}$, $v_{c'o}$ }
$[v_{Yr}]$	Vector de tensiones de carga, referidas al punto medio del bus de continua 'o',
	en el dominio D-Q { v_{Yd} , v_{Yq} , v_{Y0} }
$[v_{YN}]$	Vector de tensiones trifásicas de carga, referidas al neutro de la carga 'N' $\{v_{a'N}, v_{a'N}, v_{a$
	$v_{b'N}, v_{c'N}$
$[v_{YNr}]$	Vector de tensiones de carga, referidas al neutro de la carga 'N', en el dominio
	$D-Q \{v_{YNd}, v_{YNq}, v_{YN0}\}$
$[v_s]$	Vector de tensiones trifásicas simples de red, referidas al neutro de la red 'N'
$[v_{sr}]$	Vector de tensiones simples de red, referidas al neutro de la red 'N', en el
	dominio D-Q { v_{sd} , v_{sq} , v_{s0} }
V _{VSId}	Tensión de salida del convertidor NPC referida a 'o', sobre el eje 'd'
V _{VSIq}	Tensión de salida del convertidor NPC referida a 'o', sobre el eje 'q'
V _{VSI0}	Tensión de salida del convertidor NPC referida a 'o', a secuencia cero
V_{Yd}	Tensión de carga referida a 'o', sobre el eje 'd'
v_{Yq}	Tensión de carga referida a 'o', sobre el eje 'q'
v_{Y0}	Tensión de carga referida a 'o', a secuencia cero
V _{YNd}	Tensión de carga referida a 'N', sobre el eje 'd'
v_{YNq}	Tensión de carga referida a 'N', sobre el eje 'q'
V _{YN0}	Tensión de carga referida a 'N', a secuencia cero
v_{sd}	Tensión simple de red referida a 'N', sobre el eje 'd'
v_{sq}	Tensión simple de red referida a 'N', sobre el eje 'q'
v_{s0}	Tensión simple de red referida a 'N', a secuencia cero
W	Peso relativo asignado a la parte de la función de coste J_u
X	Expresión de gran señal de una variable
X	Expresión de régimen permanente de una variable
x	Expresión de pequeña señal de una variable
x^*	Consigna de la variable x
x^{PT}	Punto de trabajo de la variable <i>x</i>
[x]	Vector de estado de un sistema
[y]	Vector de salidas de un sistema
φ	Ángulo inicial de la tensión de salida
θ	Ángulo de la referencia rotativa D-Q
$ heta_o$	Ángulo inicial de la referencia rotativa D-Q
ω	Pulsación de la tensión de salida y velocidad angular de la referencia D-Q