

Instituto Superior Técnico

MESTRADO INTEGRADO EM ENGENHARIA ELECTROTÉCNICA E DE COMPUTADORES

Electrónica de Potência

Conversor CC/CC

Redutor, Ampliador & Redutor-Ampliador

João Bernardo Sequeira de Sá	$\rm n.^o~68254$
Maria Margarida Dias dos Reis	$\rm n.^o~73099$
Rafael Augusto Maleno Charrama Gonçalves	n.º 73786
Nuno Miguel Rodrigues Machado	n.º 74236

Turno de Segunda-feira das 17h00 - 20h00

${\rm \acute{I}ndice}$

1	Intr	rodução	2
2	Con	ndução do Trabalho	2
	2.1	Conversor Redutor	 2
		2.1.1 Carga R	 2
		2.1.2 Carga RL	 4
		2.1.3 Carga RLC	 5
	2.2	Conversor Ampliador	 8
	2.3	Converor Redutor-Ampliador	 8

1 Introdução

O objetivo deste trabalho é estudar o funcionamento das três principais topologias de conversores CC/CC, sendo estas o conversor redutor, conversor ampliador e redutor-ampliador.

Este tipo de conversores pode ser visto como o equivalente em corrente continua de um transformador cuja relação de transformação é variável. Quer isto dizer que através de um conversor CC/CC é possível converter uma certa fonte de tensão continua com valor fixo para uma fonte de tensão com valor variável, fazendo-se uma elevação ou redução do valor. [2]

Sendo assim pode considerar-se que este trabalho está dividido em três partes sendo que em cada uma destas se estuda o funcionamento de uma topologia diferente.

A primeira topologia a considerar é o conversor redutor. O objetivo neste caso é obter-se à saída uma tensão inferior à de entrada, sendo que se pode controlar esta diferença através do fator de ciclo.

De seguida estuda-se o conversor ampliador, onde o objetivo é o contrário da anterior topologia, querendo-se obter à saída uma tensão superior à de entrada. Novamente esta relação pode ser controlada através do fator de ciclo.

Por fim tem-se o conversor redutor-ampliador, onde é possível obter na saída um valor inferior ou superior da tensão de entrada. Novamente o parâmetro de controlo aqui é o fator de ciclo, onde abaixo de um certo valor se obtém uma redução da tensão e acima uma ampliação desta. Em condições de operação semelhantes este conversor não consegue obter uma redução de tensão tão grande quanto o conversor redutor e o mesmo pode ser dito entre a ampliação e o conversor ampliador.

2 Condução do Trabalho

2.1 Conversor Redutor

2.1.1 Carga R

No estudo do conversor redutor começa-se por considerar uma carga resistiva pura, sendo o circuito considerado apresentado na Figura 1

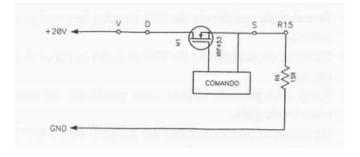


Figura 1: Esquema do Conversor Redutor com Carga Resistiva.

Após feitas as ligações necessárias, regula-se o Gerador de Funções para que se obtenha o sinal quadrado com as caraterísticas desejadas e alimenta-se o circuito de *Drive* e potência tal

como indicado no guião.

2.1.1.1 Formas de onda da tensão V_{GA} e corrente de Gate para $50~\mathrm{kHz}$

As forma de onda para a tensão $V_{\rm GA}$ e corrente de Gate podem ser observadas na Figura 2.

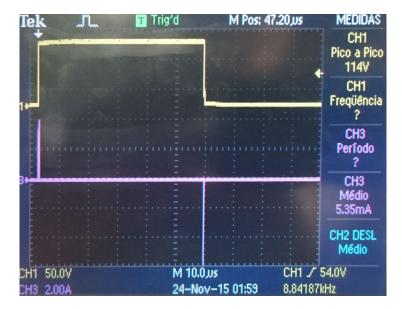


Figura 2: Formas de onda da tensão V_{GA} e corrente de Gate para Carga Resistiva do conversor Redutor.

Para observar melhor a passagem à condução do transistor MOSFET e o consequente pico de corrente, reduziu-se a escala de tempo sendo o obtido apresentado na Figura 3.

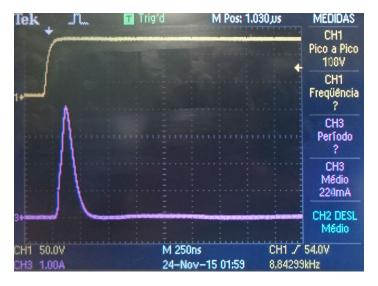


Figura 3: Formas de onda da tensão V_{GA} e corrente de Gate para Carga Resistiva do conversor Redutor.

Em ambas as imagens tem-se a amarelo a tensão $V_{\rm GA}$ e a rosa a corrente de $\it Gate.$

2.1.1.2 Formas de onda da tensão e corrente na carga

De seguida observaram-se as formas de tensão e corrente na carga, estando o obtido presente na Figura 4.

A tensão está apresentada a amarelo e a rosa tem-se a corrente.



Figura 4: Formas de onda da tensão e corrente na saída para Carga Resistiva do conversor Redutor.

Observa-se que a tensão na carga não é, no entanto, uma forma quadrada perfeita tal como seria desejado. Isto é provocado por se estar a trabalhar a uma frequência de 50 kHz, demasiado elevada para que o MOSFET não apresente qualquer atraso.

As principais fontes para este erro são as componentes incrementais que representam a não idealidade deste componente, pelo que a frequência de operação será limitada.

2.1.2 Carga RL

De seguida coloca-se uma bobine em série com a resistência na saída para que se possa estudar o comportamento do circuito a uma carga RL.

O esquema equivalente para este funcionamento está na Figura 5

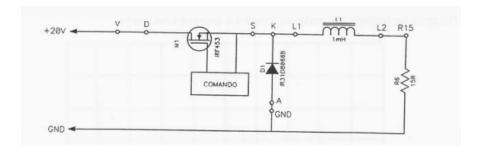


Figura 5: Esquema do Conversor Redutor com Carga RL.

2.1.2.1 Formas de onda da tensão no Díodo D_1 e corrente na carga para 10 kHz

Após feitas as alterações ao circuito e reduzida a frequência de trabalho para 10 kHz foram observadas as formas de onda da tensão no díodo D_1 e corrente na carga, sendo o obtido presente na Figura 6.

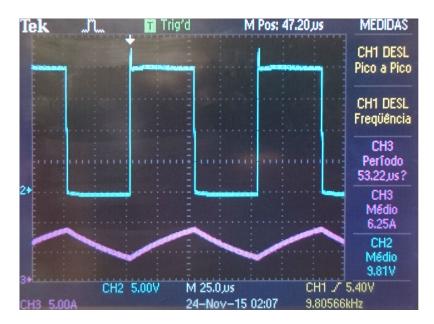


Figura 6: Formas de onda da tensão aos terminais de D_1 e corrente na saída para Carga RL do conversor redutor.

Pode ver-se a azul a tensão aos terminais do díodo e a rosa a corrente na carga.

Através da Figura 6 fica evidenciado o comportamento do circuito. Nota-se que quando o transistor MOSFET está ao corte, o díodo estará consequentemente à condução, pelo que a bobine irá carregar. No instante em que o MOSFET passa à condução, o díodo D_1 estará ao corte e a bobine irá descarregar.

Este processo de carga e descarga da bobine produz um *ripple* na corrente de saída que está diretamente ligado com a frequência de comutação e o tamanho da bobine; naturalmente é de interesse que este *ripple* seja tão reduzido quanto possível, o que implica jogar com as duas restrições já mencionadas.

2.1.2.2 Frequência limiar do regime lacunar

O regime não lacunar observa-se quando se tem uma frequência de comutação tal que a bobina descarrega até que a corrente caia até zero.

Embora não se tenha tirado este valor no laboratório e a figura correspondente, ao fazer a simulação do circuito em estudo observou-se que a frequência limite para o regime não lacunar seria próxima de 4 kHz.

2.1.3 Carga RLC

Para finalizar o estudo do conversor redutor, estudou-se o seu comportamento para uma carga RLC, colocando-se em paralelo com a resistência e bobina o condensador C6.

2.1.3.1 Formas de onda da tensão V_{DS} e corrente I_D para 20 kHz

make sure do grafico

A figura registada para as formas de onda da tensão $V_{\rm DS}$ e corrente $I_{\rm D}$ apresenta-se na Figura 7.



Figura 7: Formas de onda da tensão $V_{\rm DS}$ e corrente $I_{\rm D}.$

Tem-se a azul a tensão V_{DS} , a rosa a corrente I_D e a amarelo a tensão na saída.

corrente estão a subir?? wth?

2.1.3.2 Formas de onda da tensão e corrente no Díodo D_1

2.1.3.3 Formas de onda da tensão na carga e corrente na bobine



Figura 8: Formas de onda da tensão na carga e corrente na bobine.

caption

Observa-se a amarelo a tensão na saída e a rosa a corrente na bobine.

A partir desta figura pode compreender-se bem o comportamento do conversor redutor com uma carga RLC. Tem-se que durante o período em que o MOSFET está em condução, altura em que a tensão na saída é diferente de zero, o díodo estará ao corte e a bobina carrega; observável pelo declive crescente da corrente na saída.

Quando o MOSFET passa ao corte, tensão na saída igual a zero, o díodo passa à condução pelo que a bobine começa a descarregar; sendo que se tem corrente com declive negativo. Como o observado a rosa é a corrente na bobine, tem-se um valor médio desta igual a zero, tal como esperado quando se está a lidar para este componente.

2.1.3.4 Tensão na carga em função do fator de ciclo

${\bf 2.1.3.5}$ Efeito da adição de um Snubberentre o Dreno e Source do MOSFET para $50~{\rm kHz}$



Figura 9: Formas de onda da tensão na carga e corrente na bobine com o osciloscópio com snubber.

mudar cap-

2.1.3.6 Forma de onda da tensão V_{AK} do Díodo D_1 para 200 kHz



Figura 10: Formas de onda da tensão V_{AK} do Díodo D_1 para 200 kHz.

2.2 Conversor Ampliador

- $\mathbf{2.2.0.7}$ Formas de onda da tensão $\mathbf{V_{DS}}$ e da corrente $\mathbf{I_{D}}$ para $40~\mathrm{kHz}$
- ${\bf 2.2.0.8}$ Formas de onda na Resistência e corrente em ${\bf D_1}$
- 2.2.0.9 Tensão na carga em função do fator de ciclo
- 2.3 Converor Redutor-Ampliador
- 2.3.0.10 Formas de onda da tensão e corrente aos terminais da bobina para 40 kHz
- 2.3.0.11 Formas de onda da tensão na Resistência e corrente D_1
- 2.3.0.12 Tensão na carga em função do fator de ciclo
- 2.3.0.13 Rendimento do conversor para um fator de ciclo de 60~%

Referências

- [1] Kassakian, John G. et al (1992, June), Principles of Power Electronics, Addison-Wesley Publishing Company
- [2] Rashid, Muahammad H. (2004), Power Electronics Circuits, Devices and Applications, $Prentice\ Hall$
- [3] Silva, Fernando (1998), Eletrónica Industrial, Fundação Calouste Gulbenkian