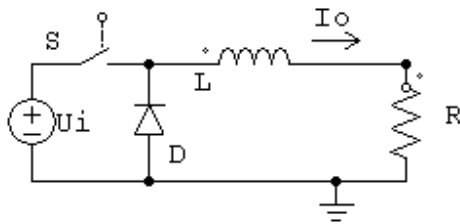


Prova Scritta di ELETTRONICA INDUSTRIALE del 28/03/2008

TEMA B

Sia dato il convertitore buck di figura, destinato all'alimentazione in corrente di un carico puramente resistivo, con le seguenti specifiche:



Tensione d'ingresso: $U_i = 60-72 \text{ V}$

Carico $R = 3-5 \Omega$

Corrente d'uscita $I_o = 2 \div 10 \text{ A}$

$\eta = 90\%$

Frequenza di switching: $f_s = 200 \text{ kHz}$

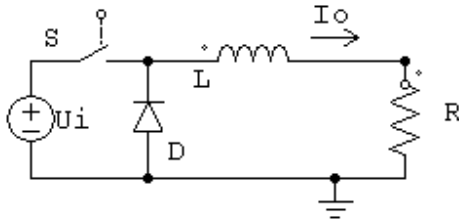
Tempi di accensione e di spegnimento dell'interruttore: $t_{sw_{on}} = 10 \text{ ns}$, $t_{sw_{off}} = 100 \text{ ns}$

Diodo: Schottky ($V_{RRM} = 50 \text{ V}$, $V_{on} = 0.2 \text{ V}$, $t_{recovery} = \text{trascurabile}$)

Si chiede di determinare:

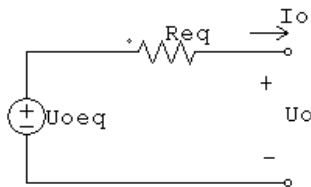
- 1) l'intervallo di variazione del duty cycle nelle diverse condizioni operative
- 2) gli stress di tensione e corrente (media e di picco) dell'interruttore S e del diodo D
- 3) il valore dell'induttanza L che consente di mantenere l'ondulazione di corrente entro il 2% del valore massimo, quando R assume il valore massimo di 5Ω
- 4) le massime perdite di commutazione dell'interruttore
- 5) il valore del condensatore di un circuito di snubber RCD che consenta di ridurre di 6 volte le perdite allo spegnimento calcolate al punto precedente.

Soluzione



1) Intervallo di variazione del duty cycle nelle diverse condizioni operative

Lo schema equivalente del convertitore lato uscita è mostrato in figura. Tenendo conto che il rendimento è pari al 90% alla piena potenza e che la massima potenza viene fornita per $I_o = I_{o\max}$ e $R = R_{\max}$, si può scrivere:



$$\eta = \frac{P_o}{P_o + P_{diss}} = \frac{U_o \cdot I_o}{U_{oeq} \cdot I_o} = \frac{U_o}{U_{oeq}}$$

$$U_{oeq} = \frac{U_o}{\eta} = \frac{R_{\max} \cdot I_{o\max}}{\eta} = \frac{5 \cdot 10}{0.9} = 55.6V$$

la resistenza R_{eq} vale: $R_{eq} = \frac{U_{oeq} - U_o}{I_o} = \frac{55.6 - 50}{10} = 0.56$

La tensione U_{eq} in uscita deve essere garantita anche con il minimo valore della tensione d'ingresso, si ha quindi:

$$\delta_{\max} = \frac{U_{oeq}}{U_{i\min}} = \frac{55.6}{60} = 0.93$$

Il minimo duty cycle si ha per $U_{o\min}$ e $U_{i\max}$, cioè:

$$\delta_{\min} = \frac{R_{\min} \cdot I_{\min}}{U_{i\max}} = \frac{3 \cdot 2}{72} = 0.083$$

2) gli stress di tensione e corrente (media e di picco) dell'interruttore S e del diodo D

Tensione: $\hat{U}_S = \hat{U}_D = U_{i\max} = 72V$

Correnti di picco: $\hat{I}_S = \hat{I}_D = I_{o\max} + \frac{\Delta I_L}{2} \cong 10A$

(il ripple si può trascurare perchè secondo specifica è pari al 2% del valore massimo)

Corrente media switch: $\bar{I}_S = I_{o\max} \cdot \delta_{\max} = 10 \cdot 0.93 = 9.3A$

Corrente media diodo: $\bar{I}_D = I_o(1 - \delta_{\min})$

Il valore di δ_{\min} , a cui corrispondono la minima resistenza di carico e la massima tensione d'ingresso, cambia però al variare della corrente di carico. Al punto precedente si è trovato il più piccolo valore di δ che corrisponde alla minima corrente di carico; questo valore però non è quello per cui è massima l'espressione sopra scritta della corrente media nel diodo. Si deve quindi cercare il massimo di tale espressione in funzione di I_o .

$$\bar{I}_D = I_o \left(1 - \frac{R_{\min} \cdot I_o}{U_{i \max}}\right)$$

Questa è una parabola con il massimo per $I_o = \frac{1}{2} \cdot \frac{U_{i \max}}{R_{\min}} = \frac{72}{6} = 12A$

Questo valore di corrente è maggiore del massimo specificato, quindi la condizione di dimensionamento diventa:

$$\bar{I}_D = I_o \cdot \left(1 - \frac{R_{\min} \cdot I_{o \max}}{U_{i \max}}\right) = 10 \cdot \left(1 - \frac{3 \cdot 10}{72}\right) = 5.8A$$

il valore corrispondente del duty cycle è: $\delta = \frac{R_{\min} \cdot I_{o \max}}{U_{i \max}} = \frac{3 \cdot 10}{72} = 0.42$

3) Valore dell'induttanza L

Si deve scegliere il valore di induttanza che consente di mantenere l'ondulazione di corrente entro il 2% del valore massimo quando $R=5\Omega$. Il massimo valore del ripple di corrente si ha per $\delta=0.5$ che è un valore compreso nell'intervallo ammissibile valutato al punto 1 e si può esprimere come:

$$\Delta I_L = \frac{U_i}{4 \cdot f_s \cdot L}$$

La massima ampiezza del ripple si avrà per la massima tensione d'ingresso, quindi:

$$L = \frac{U_{i \max}}{4 \cdot f_s \cdot \Delta I_L} = \frac{72}{4 \cdot 200 \cdot 10^3 \cdot 0.2} = 450 \mu H$$

Se si vuole effettuare una verifica, si può considerare anche la relazione:

$$L \geq \frac{U_o}{f_s \cdot \Delta I_L} \cdot (1 - \delta) = \frac{U_i}{f_s \cdot \Delta I_L} \cdot \delta \cdot (1 - \delta) \text{ che ha il suo massimo proprio per } \delta=0.5 \text{ e } U_i =$$

$U_{i \max}$. Con $R=5\Omega$ e $\delta=0.5$, al variare di U_i , la corrente I_o varia da 6A a 7.2A, ma con $U_{i \max}$ la corrente vale $I_o=7.2A$

$$L \geq \frac{U_o}{f_s \cdot \Delta I_L} \cdot (1 - \delta) = \frac{5 \cdot 7.2}{2 \cdot 10^5 \cdot 0.2} \cdot (1 - 0.5) = 450 \mu H$$

Perdite di commutazione nell'interruttore

Perdite in accensione:

$$P_{swon} = \frac{1}{2} U_{i\max} \cdot I_{o\max} \cdot t_{rise} \cdot f_s \leq \frac{1}{2} 72 \cdot 10 \cdot 10 \cdot 10^{-9} \cdot 200 \cdot 10^3 = 720mW$$

Perdite in spegnimento:

$$P_{swoff} = \frac{1}{2} U_{i\max} \cdot I_{o\max} \cdot t_{fall} \cdot f_s \leq \frac{1}{2} 72 \cdot 10 \cdot 100 \cdot 10^{-9} \cdot 200 \cdot 10^3 = 7.2W$$

Le perdite complessive in commutazione sono pari a circa 8 W

Snubber

Il valore del condensatore di snubber che consente di ridurre le perdite allo spegnimento di 6 volte è quello per cui la tensione di carica al termine dell'intervallo t_{fall} è proprio pari a U_i (assumiamo il valore massimo).

$$C_s = \frac{I_{o\max} \cdot t_f}{2 \cdot U_i} = \frac{10 \cdot 100 \cdot 10^{-9}}{2 \cdot 72} = 7nF$$

$$\text{Verifica: } P_{swoff} = \frac{1}{12} \cdot I_{o\max} \cdot V_o \cdot t_{fall} \cdot f_s = \frac{1}{12} \cdot 10 \cdot 72 \cdot 100 \cdot 10^{-9} \cdot 200 \cdot 10^3 \cong 1.2W \quad \text{OK}$$

$$v_c = \frac{1}{C} \int_0^t I_o \cdot \frac{t}{t_{off}} \cdot dt = \frac{I_o \cdot t^2}{2 \cdot C \cdot t_{off}} \quad U_{i\max} = \frac{I_o \cdot t_{off}}{2 \cdot C} \quad i_s = I_o - I_o \cdot \frac{t}{t_{off}}$$

$$W = \int_0^t \frac{I_o \cdot t^2}{2 \cdot C \cdot t_{off}} \cdot \left(I_o - I_o \cdot \frac{t}{t_{off}} \right) dt = \int_0^t \frac{I_o^2 \cdot t^2}{2 \cdot C \cdot t_{off}} dt - \int_0^t \frac{I_o^2 \cdot t^3}{2 \cdot C \cdot t_{off}^2} dt = \frac{I_o^2 \cdot t_{off}^3}{2 \cdot 3 \cdot C \cdot t_{off}} - \frac{I_o^2 \cdot t_{off}^4}{2 \cdot 4 \cdot C \cdot t_{off}^2}$$

$$W = \frac{I_o^2 \cdot t_{off}^2}{2 \cdot C} \cdot \left(\frac{1}{3} - \frac{1}{4} \right) = \frac{1}{12} \cdot U_{i\max} \cdot I_o \cdot t_{off} \quad P_{swoff} = \frac{1}{12} \cdot U_{i\max} \cdot I_o \cdot t_{off} \cdot f_s$$