0.1. Introducción

Dada una fuente Boost con una tensión de entrada 12 V y frecuencia de switching de 60 kHz, se buscó determinar el Duty Cicle necesario tal que la tensión de salida sea de 24 V y tenga una variación del 5%. Cabe notar que esta fuente Boost es una no ideal ya que se considera la resistencia de la bobina $R_4 = 2 \Omega$.

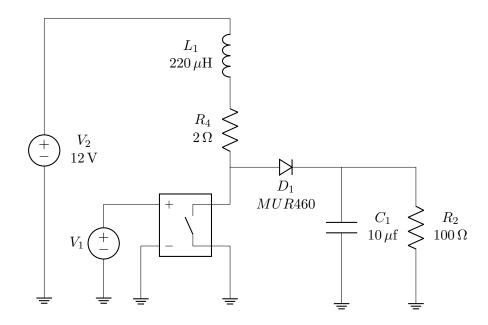


Figura 1: Circuito de fuente Boost con llave ideal.

0.2. Calculo del Duty Cicle

Para el período de encendido, el hemicircuito es el siguiente.

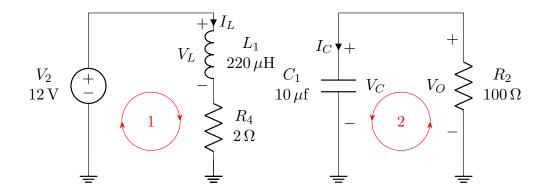


Figura 2: Circuito de fuente Boost con llave cerrada.

Planteando las mallas 1 y 2 se obtienen las siguientes ecuaciones:

$$\begin{cases} V_2 - L\dot{I_L} - R_4I_L = 0 \\ C\dot{V_C} = -\frac{V_O}{R_2} \end{cases}$$

Operando algebraicamente se obtienen las matrices:

$$\mathbb{A}_{on} = \begin{pmatrix} -R_4/L & 0\\ 0 & -1/CR_2 \end{pmatrix} \quad \mathbb{B}_{on} = \begin{pmatrix} 1/L\\ 0 \end{pmatrix} \quad \mathbb{C}_{on} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \end{pmatrix}$$
 (1)

Por otro lado, durante el apagado, el hemicircuito resultante es el que se muestra a continuación.

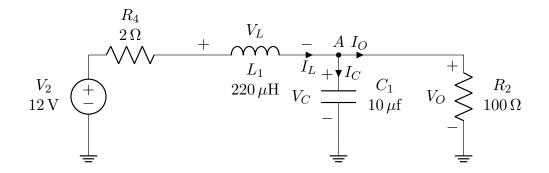


Figura 3: Circuito de fuente Boost con llave cerrada.

De forma similar al caso anterior, planteando la malla externa y la suma de corrientes en el nodo A, se obtienen las ecuaciones siguientes:

$$\begin{cases} V_2 - L\dot{I}_L - R_4I_L - V_O = 0 \\ I_L = I_C + I_O = C\dot{V}_C + \frac{V_O}{R_2} \end{cases}$$

Operando algebraicamente se obtienen las matrices:

$$\mathbb{A}_{off} = \begin{pmatrix} -R_4/L & -1/L \\ 1/C & -1/CR_2 \end{pmatrix} \quad \mathbb{B}_{off} = \begin{pmatrix} 1/L \\ 0 \end{pmatrix} \quad \mathbb{C}_{off} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \end{pmatrix}$$
 (2)

Se definen las matrices \mathbb{A} , \mathbb{B} y \mathbb{C} de la forma:

$$\mathbb{A} = \mathbb{A}_{on} \cdot d + \mathbb{A}_{off} \cdot (1 - d) = \begin{pmatrix} -R_4/L & (d - 1)/L \\ (1 - d)/C & -1/CR_2 \end{pmatrix}$$

$$\tag{3}$$

$$\mathbb{B} = \mathbb{B}_{on} \cdot d + \mathbb{B}_{off} \cdot (1 - d) = \begin{pmatrix} 1/L \\ 0 \end{pmatrix} \tag{4}$$

$$\mathbb{C} = \mathbb{C}_{on} \cdot d + \mathbb{C}_{off} \cdot (1 - d) = \begin{pmatrix} 0 & 1 \end{pmatrix}$$
 (5)

Finalmente, dado que la transferencia en el permanente esta dada por $H = -\mathbb{C} \cdot \mathbb{A}^{-1} \cdot \mathbb{B}$, se obtiene que:

$$H = \frac{(1-d)R_2}{R_2d^2 - 2dR_2 + R_2 + R_4} \tag{6}$$

Reemplazando con $R_4 = 2 \Omega$, $R_2 = 100 \Omega$, y sabiendo que se busca que $H = V_o/V_2 = 2$, se obtienen dos resultados matemáticamente posibles, siendo estos d = 0.544 y d = 0.956. Dado que las fuentes switching pierden linealidad con altos valores de Duty Cicle, se toma el primer valor como valido.

Por otro lado, utilizando la transferencia de la fuente Boost ideal, es decir sin R_4 , se puede obtener que el Duty Cicle deseado es:

$$V_o = \frac{V_2}{1 - d}$$

$$1 - d = \frac{V_2}{V_o} = \frac{12 \ V}{24 \ V}$$

$$d = 0.5$$

Este valor es cercano al obtenido considerando la alinealidad.

TIENE SENTIDO??

Falta ver el real obtenido.

I y V en L = boost sin r
4 I en diodo = es no ideal, hay un Irr cada vez que deja de conducir (Estoy con s
w abierto y lo cierro) se va a masa Como Vo es Id
c * R2 e Id
c tiene ripple -; hay ripple

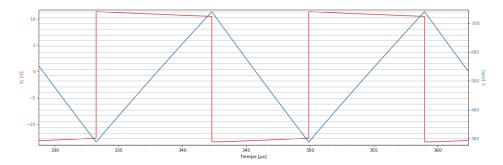


Figura 4: Corriente y tensión sobre la bobina en dos períodos.

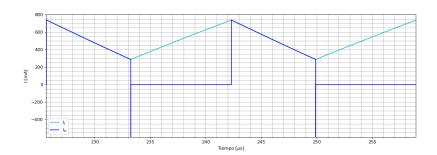


Figura 5: Corriente sobre el diodo y la bobina en dos períodos.

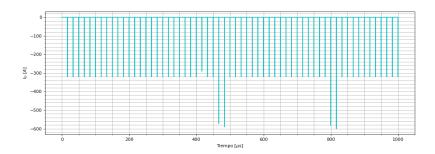


Figura 6: Corriente sobre el diodo períodos.