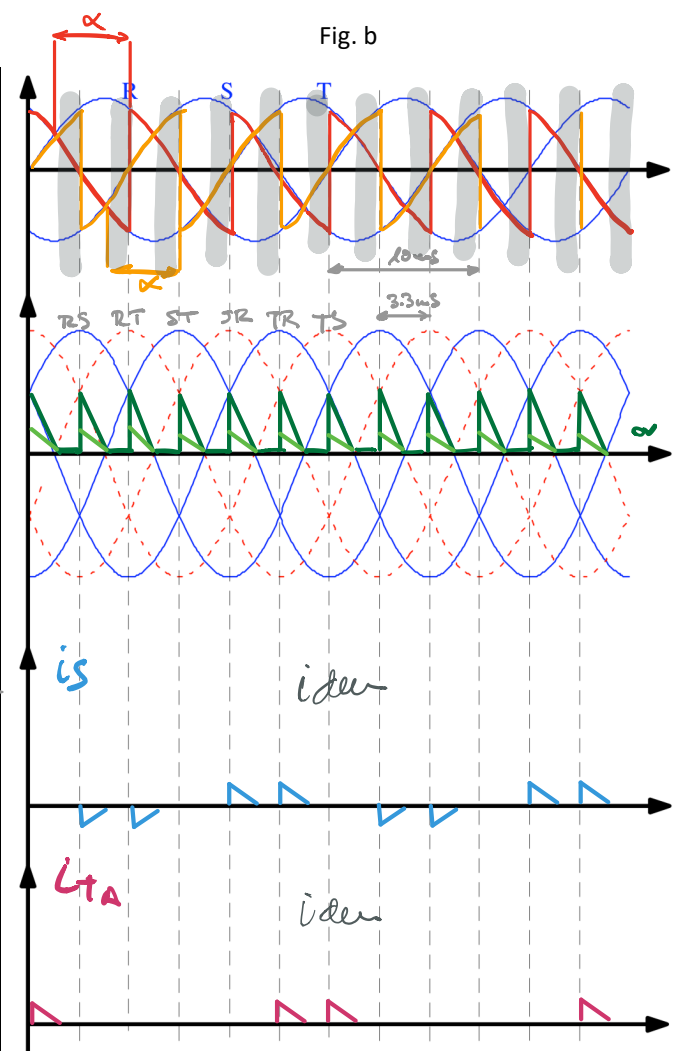
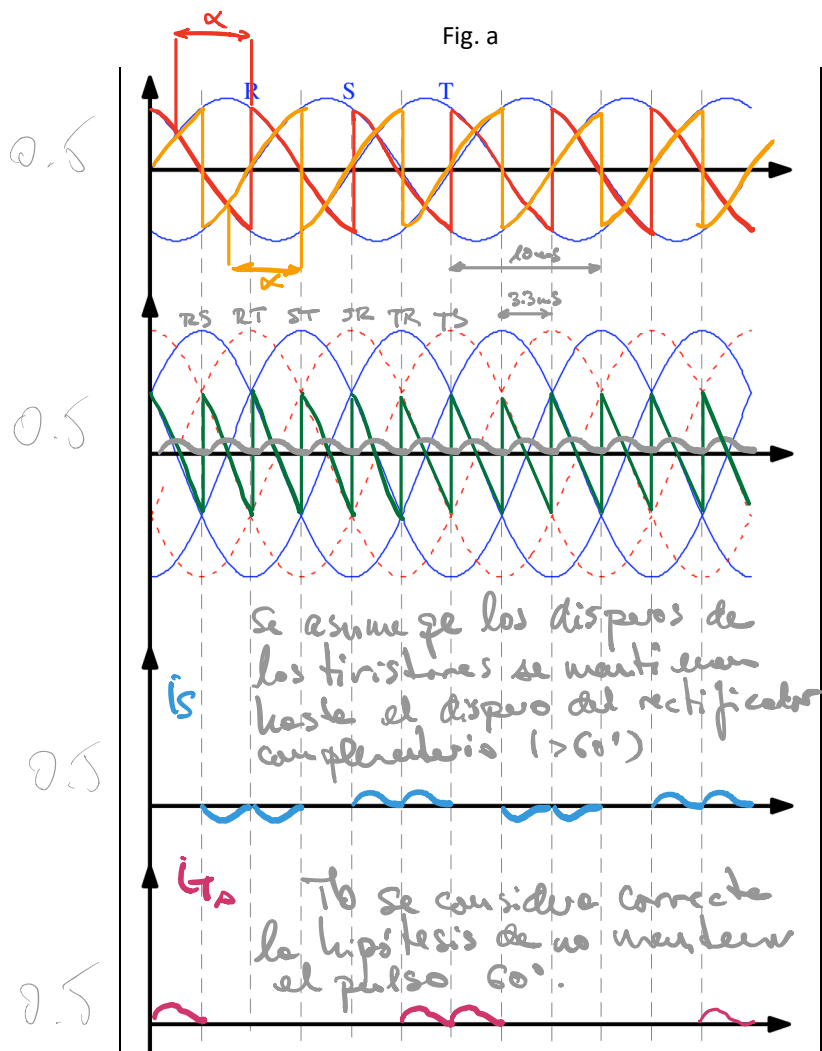
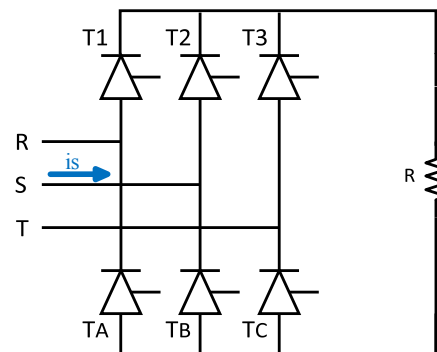
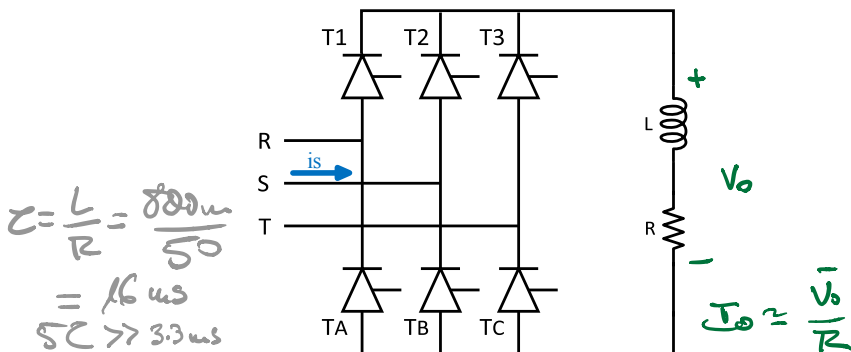


Asignatura: Electrónica de Potencia
Especialidad: Grado de Ing. Tecn. Industriales
Preactas: 10/06/2018
Nombre: _____

Fecha: 30/05/2018
Convocatoria: Junio
Revisión: 12/06/2018
Número de Matrícula: _____

PROBLEMA 1. (3 puntos)

Un rectificador trifásico controlado de doble onda se alimenta desde una red trifásica de 220/380Vef, 50Hz. Para un ángulo de disparo $\alpha=90^\circ$, y asumiendo todos los componentes ideales, se pide dibujar la forma de onda de tensión en la carga, y las intensidades por la fase S y por el tiristor T_A , para los circuitos de las figuras "a" y "b". Datos: $L=800\text{mH}$; $R=50\Omega$



Obtener la ecuación del valor medio de la tensión en la carga en función del ángulo α :

$$\begin{aligned}
 \bar{V}_0 &= \frac{2 \cdot 3}{\pi} \int_{\frac{\pi}{3}+\alpha}^{\frac{\pi}{3}} 220\sqrt{2} \cos \omega t \, d\omega t = \frac{440 \cdot 3}{\sqrt{2} \cdot \pi} \left[\sin \omega t \right]_{\frac{\pi}{3}+\alpha}^{\frac{\pi}{3}} \\
 &= \frac{2 \cdot 440 \cdot 3}{\sqrt{2} \cdot \pi} \cdot \sin \frac{\pi}{3} \cdot \cos \alpha = \frac{3\sqrt{3}}{\sqrt{2} \cdot \pi} \cdot 440 \cdot \cos \alpha = 515 \cdot \cos \alpha
 \end{aligned}$$

Obtener la ecuación del valor medio de la tensión en la carga en función del ángulo α :

$$\begin{aligned}
 \bar{V}_0 &= \frac{1}{\pi} \int_{\frac{\pi}{3}+\alpha}^{\pi} \sqrt{3} \sqrt{2} \cdot 220 \cdot \sin \omega t = 1029 \left[-\cos \omega t \right]_{\frac{\pi}{3}+\alpha}^{\pi} = 1029 \cdot \left(1 - \cos \left(\frac{\pi}{3} + \alpha \right) \right) \\
 &= 1029 \cdot \left(1 - \frac{\sqrt{3}}{2} \right) = 137\text{V}
 \end{aligned}$$

PROBLEMA 2. (3,5 puntos)

El circuito de la figura "a" es un convertidor CC-CC de capacidades conmutadas (Switched Capacitor, SC) de ganancia 2, por lo que $V_{out} = 2V_{in}$. El condensador C toma energía de la entrada (C_2) cuando se encienden Q_2 y Q_4 . Esta energía se transfiere a la salida al encender los transistores Q_1 y Q_3 . Los condensadores C_1 y C_2 son suficientemente grandes como para poder despreciar el rizado de su tensión en cada ciclo de conmutación. Sin embargo, el condensador C aumenta y disminuye su tensión un $\pm\Delta V_c$ respecto a su valor nominal V_{in} . El circuito de la figura "b" tiene el mismo principio de funcionamiento, pero incluye una bobina resonante L_r para eliminar las pérdidas de conmutación. Sus formas de onda son las de la figura "c". Se sabe que la potencia que debe procesar C_r es la mitad de la potencia nominal $P_{out}/2$.

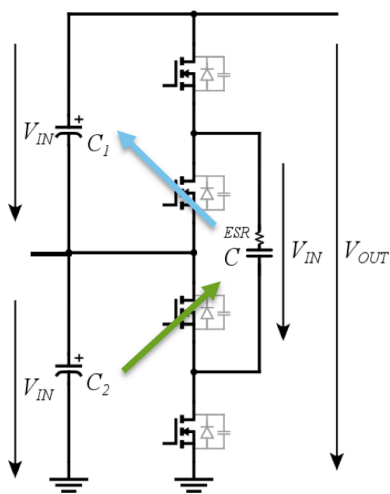


Fig. a

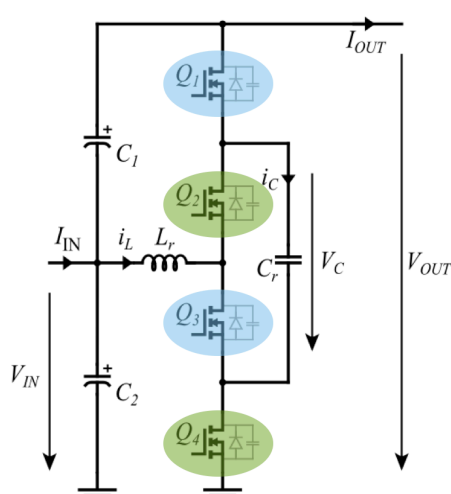


Fig. b

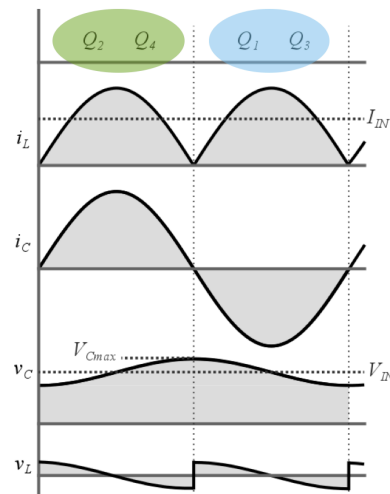


Fig. c

Datos: $V_{in} = 400 \text{ V}$; $V_{out} = 800 \text{ V}$; $P_{out} \approx P_{in} = 10 \text{ kW}$; $f_s = 200 \text{ kHz}$

Asumiendo todos los componentes ideales, se pide:

- a) Calcular los valores medio, de pico y eficaz de i_L

$$I_{in} = \frac{10 \text{ kW}}{400 \text{ V}} = 25 \text{ A} = I_L = I_{Lp} \cdot \frac{2}{\sqrt{2}} \Rightarrow I_{Lp} = \frac{25 \cdot \sqrt{2}}{2} = 39.2 \text{ A}$$

$$I_{Lef} = \frac{I_{Lp}}{\sqrt{2}} = 27.8 \text{ A}$$

- b) Calcular el valor de C_r para que $\pm\Delta V_c = \pm 20 \text{ V}$.

Calcular L_r para que la frecuencia de resonancia sea 200 kHz

$$P_{out} = 10 \text{ kW} = 10^4 \text{ W} \Rightarrow \Delta E_c = \frac{10^4 \text{ W}}{200 \text{ kHz}} = 50 \text{ mJ} = \frac{1}{2} C (\Delta V_c)^2 = \frac{1}{2} C (20 \text{ V})^2 \Rightarrow C = \frac{2 \cdot 50 \text{ mJ}}{(20 \text{ V})^2} = 250 \text{ nF} \approx 3 \mu\text{F}$$

$$\frac{1}{2\pi\sqrt{L_r C}} = 200 \text{ kHz} \Rightarrow \sqrt{L_r C} = \frac{1}{2\pi \cdot 200 \text{ kHz}} \Rightarrow L_r = \frac{1}{C} \left(\frac{1}{2\pi \cdot 200 \text{ kHz}} \right)^2 = 0.21 \mu\text{H}$$

- c) Calcular la potencia disipada en cada transistor, sabiendo que su equivalente eléctrico en conducción es $R_{ds(on)} = 30 \text{ m}\Omega$

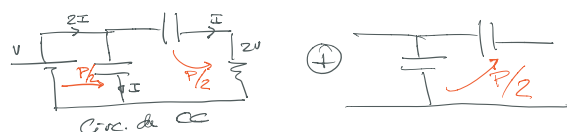
$$P = i_{Lp}^2 \cdot R_{ds(on)} = 19.6^2 \cdot 30 \text{ m}\Omega = 11.6 \text{ W}$$

- d) Sabiendo que los 4 transistores están montados sobre un mismo disipador, calcular su resistencia térmica para que la temperatura de la unión no supere 150°C . Datos: $T_{amb} = 40^\circ\text{C}$, $R_{jc} = 2^\circ\text{C/W}$

$$150 = 40 + 4 \cdot R_{ja} \cdot 11.6 \text{ W} \Rightarrow R_{ja} = \frac{150 - 40}{4 \cdot 47.2} = 2^\circ\text{C/W}$$

- e) Justificar por qué la potencia procesada por C_r es sólo la mitad de la potencia de salida, $P_{out}/2$.

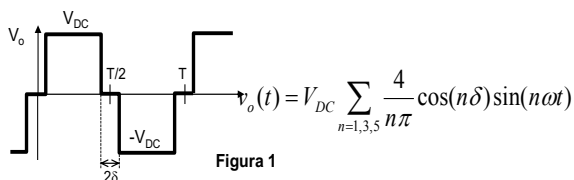
Podemos analizarlo como un circuito de corriente y otro de conversión de potencia



PROBLEMA 3. (3,5 puntos)

Sabiendo que una forma de onda cuadrada como la de la figura 1 se puede expresar como la suma de infinitos armónicos descrita en la ecuación, se pide calcular las potencias activa y reactiva consumidas por cada uno de los dipolos A-B de la tabla adjunta.

Nota: se considera suficiente la contribución de los 3 primeros armónicos en caso de no poder calcularse de forma exacta. La intensidad media en las bobinas, incluida la magnetizante, es $\bar{I}_L = 10 \text{ A}$, salvo cuando esté definida por el propio circuito



Datos:
 $V_{dc} = 10V$
 $L = L_m = 100 \mu H$
 $R = 1 \Omega$
 $T = 100 \mu s$

<p>$v_{AB} = 40/\pi \sin \omega t$</p>		<p>$P = 0$ $Q = V \cdot I \cdot \sin \varphi = \frac{V^2}{\omega L} = \left(\frac{40}{\sqrt{2}\pi}\right)^2 \cdot \frac{1}{2\pi}$ $\omega = \frac{2\pi}{T} = \frac{2\pi}{100\mu s} = 2\pi \cdot 10^4 \text{ rad/s}$ $\omega L = 2\pi$ $Q = \frac{1600}{4\pi^2} = 12.9 \text{ VA}$</p>																														
<p>$v_{AB} = \pm 10V$</p>		<p>$P = 0$ $Q = 14.9 \text{ VA}$ $V_1 = \frac{40}{\sqrt{2}\pi} \sin \omega t$ $V_3 = \frac{40}{3\sqrt{2}\pi} \sin 3\omega t$ $V_5 = \frac{40}{5\sqrt{2}\pi} \sin 5\omega t$ $Q = \sum V_j I_j \cdot \sin \varphi_j$ $I_j = \frac{V_j}{\omega L} = \frac{V_j}{2\pi}$ $Q = \sum \frac{V_j^2}{\omega L} \sin \varphi_j = \frac{1600}{2\pi^2} \cdot \frac{1}{2\pi} \cdot \frac{1}{2\pi} \cdot \frac{1}{2\pi} = 14.9 \text{ VA}$</p>																														
<p>$v_{AB} = \pm 10V$</p>		<p>$P = 2 \text{ W}$ $Q = 13 \text{ VA}$ $I_n = \frac{V_n}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} ; I_{n0} = \frac{V_n}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} ; \varphi_n = \arctan \frac{\omega L}{R}$ $P = \sum I_j^2 R ; Q = \sum V_j I_j \sin \varphi_j$ $I = \frac{V}{\omega L}$ $V = V_{eff}$</p> <table><tr><th>n</th><th>V (V)</th><th>I (A)</th><th>φ (rad)</th><th>P (W)</th><th>Q (VA)</th></tr><tr><td>1</td><td>9V</td><td>1.41A</td><td>1.41</td><td>2W</td><td>12.5 VA</td></tr><tr><td>3</td><td>3V</td><td>0.15A</td><td>1.51</td><td>0.02W</td><td>0.47 VA</td></tr><tr><td>5</td><td>1.8V</td><td>0.06A</td><td>1.53</td><td>0.003W</td><td>0.10 VA</td></tr><tr><td></td><td></td><td></td><td></td><td>2.02W</td><td>13.07 VA</td></tr></table>	n	V (V)	I (A)	φ (rad)	P (W)	Q (VA)	1	9V	1.41A	1.41	2W	12.5 VA	3	3V	0.15A	1.51	0.02W	0.47 VA	5	1.8V	0.06A	1.53	0.003W	0.10 VA					2.02W	13.07 VA
n	V (V)	I (A)	φ (rad)	P (W)	Q (VA)																											
1	9V	1.41A	1.41	2W	12.5 VA																											
3	3V	0.15A	1.51	0.02W	0.47 VA																											
5	1.8V	0.06A	1.53	0.003W	0.10 VA																											
				2.02W	13.07 VA																											
<p>$v_{AB} = \pm 10V$</p>	<p>n=1</p>	<p>$P = 10^2/2 = 50 \text{ W}$ $Q = 14.9 \text{ VA}$ como en el 2º caso</p>																														
		<p>$P = 10 \cdot \frac{1}{2} \cdot 10 = 50 \text{ W}$ $Q = 0 = \sum V_j I_j \cdot \sin \varphi_j$</p>																														

Declaro que he realizado este examen exclusivamente con mis propios conocimientos, sin información proveniente de otras personas ni de cualquier otro medio

Firmado: