

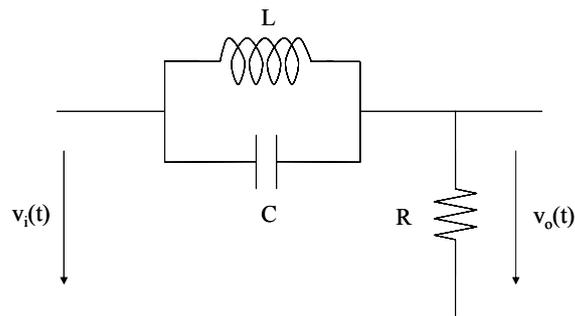
PRÁCTICA LTC-10: ANÁLISIS ESPECTRAL DE UN SISTEMA RLC RECHAZO DE BANDA

1.- Descripción de la práctica

Excitar un circuito RLC rechazo de banda como el de la figura con una tensión sinusoidal de 5 voltios de amplitud y frecuencia en un rango significativo de valores. Medir la tensión de salida y su retardo con respecto a la entrada. Calcular la ganancia, el desfase y el retardo del sistema para cada frecuencia. Con estos valores determinar:

- El espectro de amplitud del sistema (en escalas lineal y logarítmica).
 - El espectro de fase del sistema (en escalas lineal y logarítmica).
 - El retardo del sistema (en escalas lineal y logarítmica).
 - El retardo de grupo del sistema (en escalas lineal y logarítmica).
- a) Inyectar ahora un tren de pulsos Sample de 10 voltios de amplitud, frecuencia del tren de pulsos 1 KHz. y frecuencia del Sample 40 KHz. Observar el espectro de amplitud de la entrada y la salida. Determinar en qué medida se parece el espectro de la salida al espectro de amplitud del sistema.

Notas: Las tensiones deben medirse pico a pico y con acoplamiento en el osciloscopio en "CA". $R=100\Omega$, $L=10\text{mH}$, $C=100\text{nF}$.



2.- Equipos y materiales

- Generador de señales
- Osciloscopio
- Resistencia de 100Ω
- Bobina de 10mH
- Condensador de 100nF

3.- Estudio teórico

El estudio teórico de la práctica se realiza en el problema PTC0004-16

4.- Resultados

Describimos aquí los resultados experimentales obtenidos en laboratorio. La Figura 1 representa (en amarillo) una señal de excitación senoidal de 5V de amplitud y 1 KHz. y la correspondiente señal de salida (en azul).

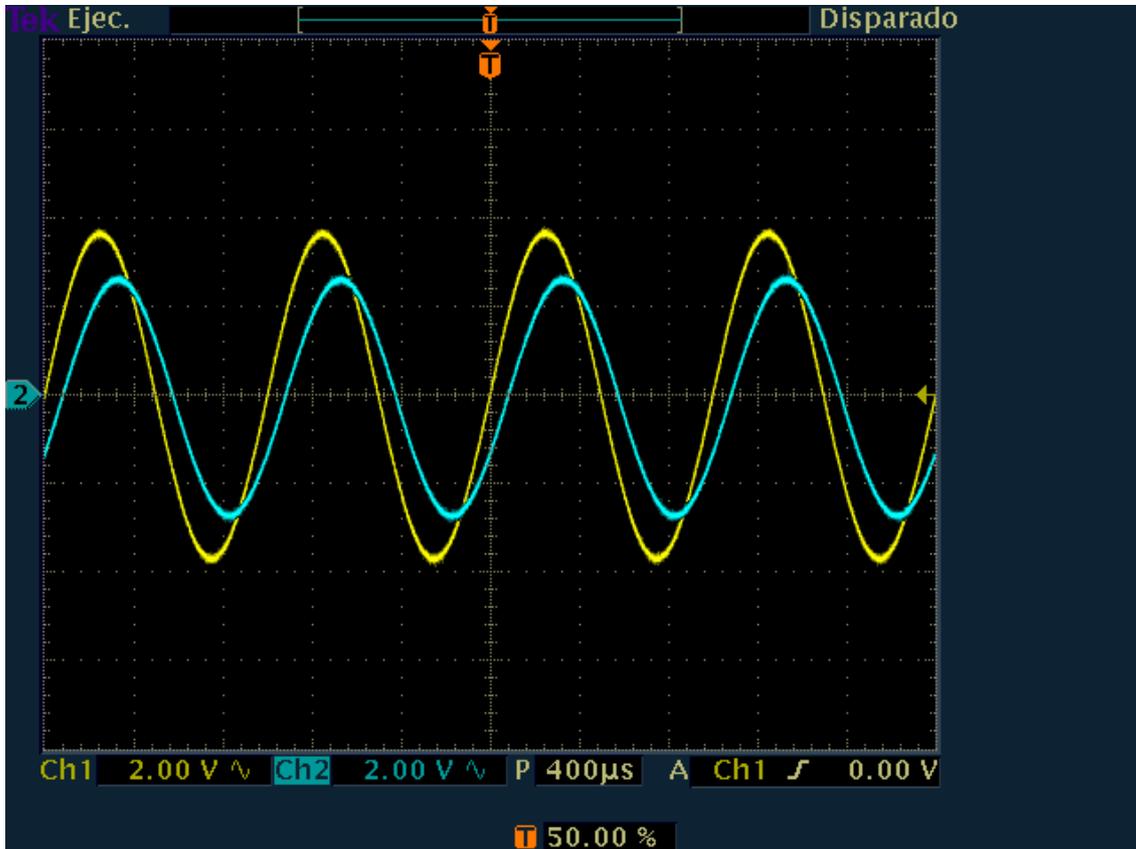


Figura 1. Señal senoidal

En la gráfica podemos observar que en la tensión de salida se produce una atenuación y un retraso. Repitiendo este proceso para distintas frecuencias de la señal de entrada y midiendo las tensiones y retardos de la señal de salida obtenemos la tabla de la página siguiente.

El enunciado nos sugiere que las tensiones se midan pico a pico. Ello nos facilita la medida (muchos osciloscopios la tienen incorporada) limitando el posible efecto que una tensión de offset tendría sobre una medida de amplitud.

Igualmente, la sugerencia de acoplamiento en el osciloscopio en “CA” va encaminada a eliminar el efecto que una posible tensión de offset (siempre presente por las impresiones de la fuente de señal) tendría sobre las medidas.

En la tabla, las 4 primeras columnas (encabezadas “Exp.”) son medidas directas obtenidas experimentalmente con el osciloscopio. Las columnas encabezadas como “Calc.” son medidas indirectas calculadas a partir de las medidas directas experimentales. Por último, las columnas encabezadas como “Teor.” reflejan los valores teóricos que deberían obtenerse.

Frecuencia (en KHz)	Tensión (voltios)		Retardo (Microsegundos)		Ganancia		Desfase (Grados)		Retardo de grupo (Microsegundos)	
	Entr.	Sal.	Exp.	Teor.	Calc.	Teor.	Calc.	Teor.	Calc.	Teor.
0,01	7,04	5,92	0,0	-100,0	0,84	1,00	0,0	-0,4	-111,11	-100,00
0,1	7,04	5,96	-100,0	-99,9	0,85	1,00	-3,6	-3,6	-111,11	-99,72
0,5	7,20	5,88	-84,0	-97,8	0,82	0,95	-15,1	-17,6	-80,00	-93,59
1	7,52	5,56	-80,0	-92,2	0,74	0,84	-28,8	-33,2	-76,00	-78,90
2	8,60	4,44	-68,8	-78,0	0,52	0,56	-49,5	-56,2	-57,60	-50,60
3	9,48	3,00	-57,6	-65,9	0,32	0,32	-62,2	-71,1	-35,20	-34,15
4	10,00	1,48	-46,8	-56,7	0,15	0,15	-67,4	-81,7	-14,40	-25,29
4,5	10,30	0,82	-36,6	-53,1	0,08	0,07	-59,3	-85,9	45,00	-22,40
5	10,20	0,28	13,6	-49,9	0,03	0,00	24,5	-89,8	465,40	-20,13
5,5	10,30	0,75	34,8	-47,1	0,07	0,06	68,9	86,8	246,80	-18,32
6	10,20	1,32	34,4	-44,6	0,13	0,11	74,3	83,6	30,00	-16,83
7	10,00	2,21	29,2	-40,5	0,22	0,21	73,6	78,0	-2,00	-14,51
10	9,20	4,14	17,4	-32,0	0,45	0,42	62,6	64,9	-10,13	-10,27
20	7,68	5,88	5,5	-19,4	0,77	0,76	39,7	40,4	-6,36	-4,46
50	6,84	6,60	1,0	-9,0	0,96	0,95	17,6	17,8	-2,05	-0,95
100	6,76	6,60	0,3	-4,7	0,98	0,99	9,2	9,1	-0,47	-0,25
500	7,00	7,04	0,0	-1,0	1,01	1,00	0,5	1,8	-0,06	-0,01
1000	6,88	6,84	0,0	-0,5	0,99	1,00	0,0	0,9	0,00	0,00

Los valores calculados a partir de los datos experimentales son los siguientes: la ganancia

$$G = \frac{V_o}{V_i}$$

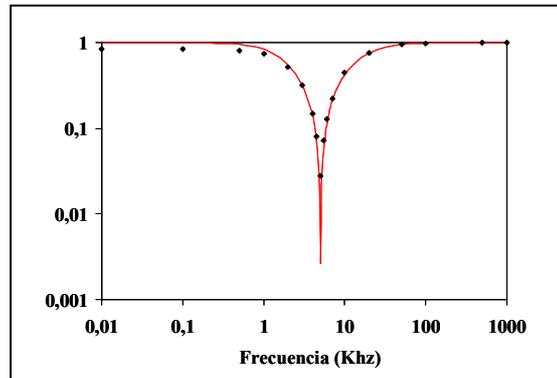
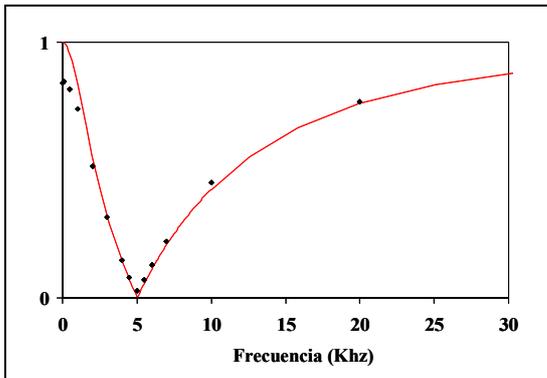
el desfase φ° (en grados) a partir del retardo R y de la frecuencia f

$$\varphi^\circ = R \frac{2\pi \cdot 360}{T \cdot 2\pi} = 360 \cdot R \cdot f$$

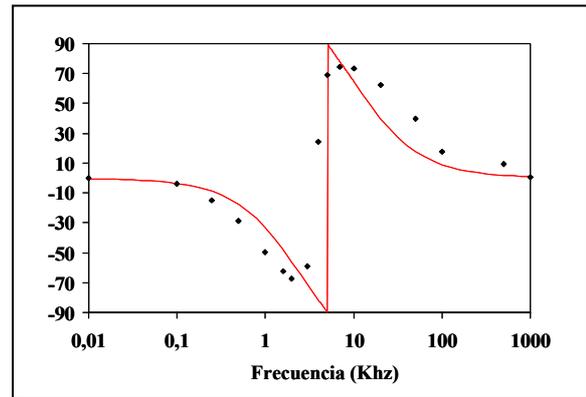
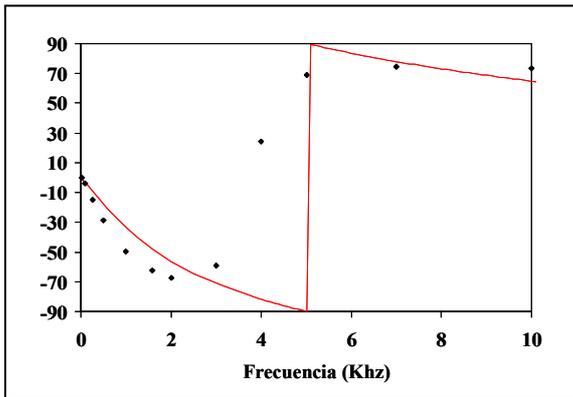
y, por último, el retardo de grupo a partir del desfase φ° y de la frecuencia f

$$R_g = \frac{d\varphi}{d\omega} = \frac{d\left(\varphi^\circ \frac{2\pi}{360}\right)}{d(2\pi f)} = \frac{2\pi}{360} \frac{1}{2\pi} \frac{d\varphi^\circ}{df} = \frac{1}{360} \frac{d\varphi^\circ}{df} \approx \frac{1}{360} \frac{\Delta\varphi}{\Delta f}$$

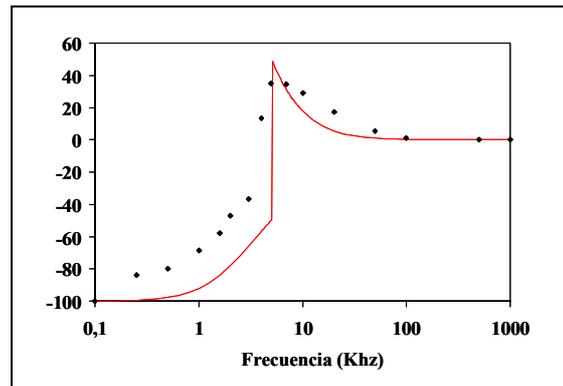
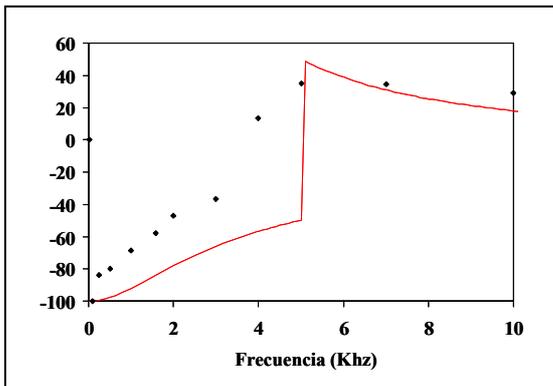
Apartado a) Las gráficas siguientes representan el espectro de amplitud en escalas lineal y logarítmica, comparando el valor experimental con el teórico.



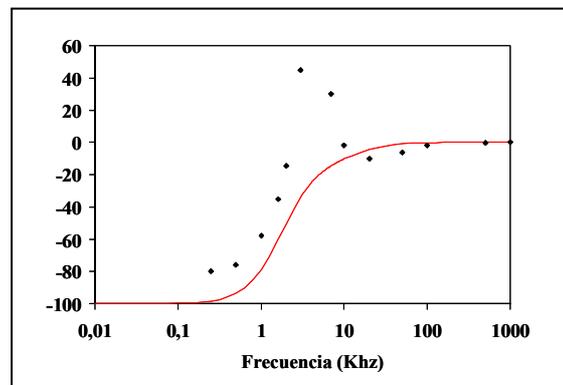
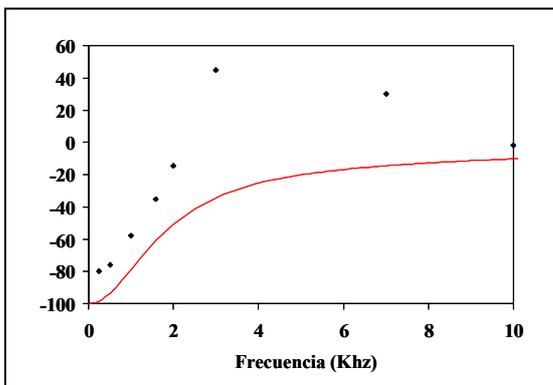
Apartado b) Las gráficas siguientes representan el espectro de fase (en grados) en escalas lineal y logarítmica, comparando el valor experimental con el teórico.



Apartado c) Las gráficas siguientes representan el retardo del sistema (en microsegundos) en escalas lineal y logarítmica, comparando el valor experimental con el teórico.



Apartado d) Las gráficas siguientes representan el retardo de grupo del sistema (en microsegundos) en escalas lineal y logarítmica, comparando el valor experimental con el teórico.



En el espectro de amplitud, los valores teóricos y experimentales coinciden con bastante aproximación. Únicamente se observan algunas discrepancias en los valores a bajas frecuencias. Esto es debido a las no idealidades de la fuente y, sobre todo, de los

elementos del circuito. En particular, la bobina tiene, además del efecto de autoinducción, una resistencia que, medida con un polímetro, es de $R_L=21 \Omega$. Esto, a altas frecuencias no tiene casi ningún efecto. Sin embargo a muy bajas frecuencias, el condensador tiene una impedancia casi infinita y la inductancia una impedancia casi cero, por lo que la salida del circuito se produce a partir de un divisor de tensión con ganancia

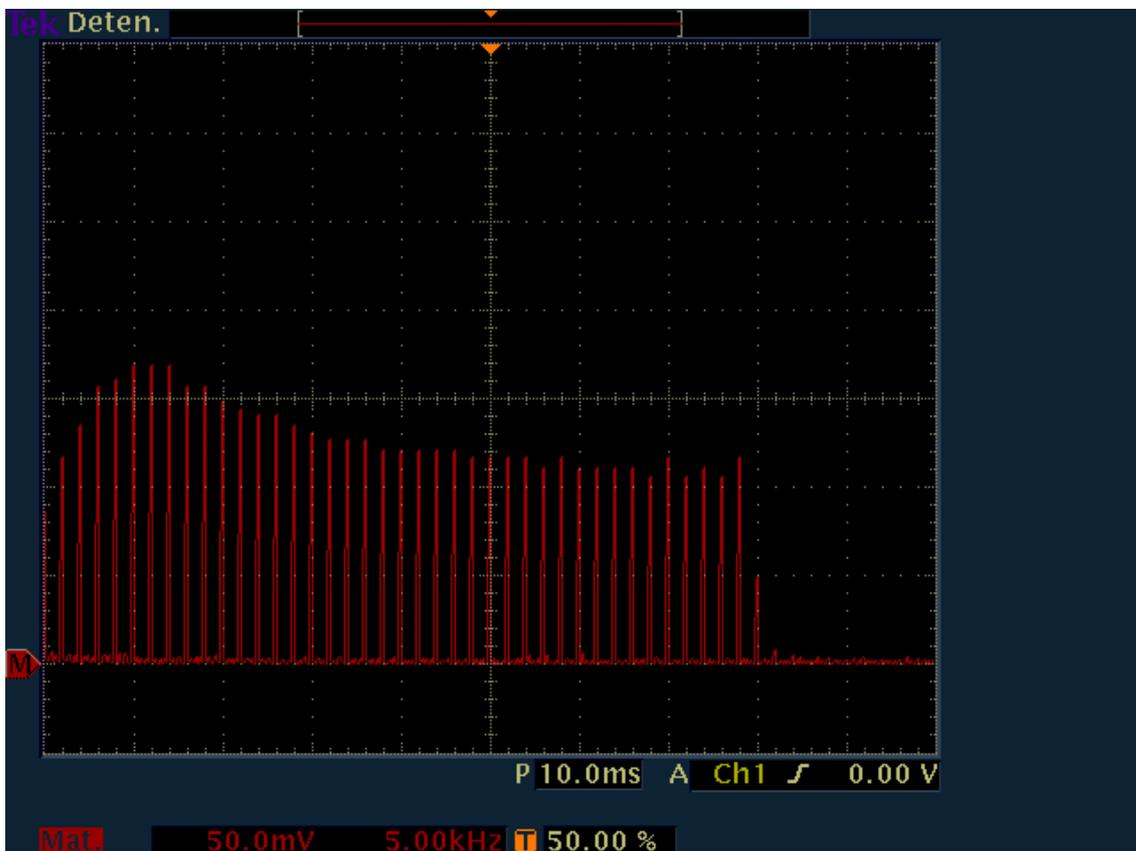
$$G = \frac{R}{R + R_L} = \frac{100\Omega}{100\Omega + 21\Omega} = 0'826$$

lo que coincide sensiblemente con el resultado obtenido.

En el resto de las gráficas exista buena coincidencia entre el valor experimental y el teórico, a excepción de los entornos de la frecuencia de resonancia. Esto se debe, principalmente a la resistencia de la bobina.

Apartado e)

Según el estudio teórico realizado, para la señal de entrada el valor del armónico esperado es de 177 mV hasta 10 KHz. En la primera gráfica siguiente muestra la representación obtenida en el osciloscopio que coincide sensiblemente con el valor teórico. En ella observamos que, aunque debería ser aproximadamente plano, el valor teórico se alcanza sólo para los puntos en los que la ganancia es aproximadamente unitaria (entorno de la frecuencia de resonancia). Este fenómeno es debido a que a muy bajas y a muy altas frecuencias, la impedancia del circuito es considerablemente baja (del entorno de 100 ohmios), lo que provoca que, debido a las no idealidades de la fuente (impedancia interna), la tensión a la entrada del circuito no sea la nominal de 10 voltios de amplitud.



Por otra parte, sabemos del estudio teórico que la forma del espectro de la señal de salida es aproximadamente igual a la de la función de transferencia, difiriendo únicamente en un valor constante. No obstante la bajada del espectro de entrada a la frecuencia de resonancia hace que a dichas frecuencias, el espectro de salida no alcance los valores máximos esperados, aunque sí aproxima la forma del espectro.

En la segunda de las gráficas siguientes observamos el valor obtenido en el osciloscopio para el espectro de amplitud de la señal de salida del sistema. En dicha gráfica hemos superpuesto el valor teórico y experimental del espectro de amplitud del sistema que hemos trazado ya en el apartado a). Como podemos ver ambas representaciones coinciden sensiblemente. Las discrepancias a baja y alta frecuencia son debidas a que el espectro de entrada no es exactamente plano.

