

LOS FILTROS PASIVOS DE PRIMER ORDEN.

Un filtro es un circuito electrónico que posee una entrada y una salida. En la entrada se introducen señales alternas de diferentes frecuencias y en la salida se extraen esas señales atenuadas en mayor o menor medida según la frecuencia de la señal. Si el circuito del filtro está formado por resistencias, condensadores y/o bobinas (componentes pasivos) el filtro se dirá que es un filtro pasivo. Por otro lado, como de cada tipo de filtro existe un esquema básico que lo implementa y además es posible conectarlos en cascada (uno a continuación del otro), si el circuito del filtro está formado por el esquema o célula básica se dirá que es de primer orden. Será de segundo orden si está formado por dos células básicas, de tercer orden si lo esta por tres, etc.

Filtros pasa bajos, pasa altos, pasa banda y elimina banda:

Según su respuesta en frecuencia, los filtros se pueden clasificar básicamente en cuatro categorías diferentes:

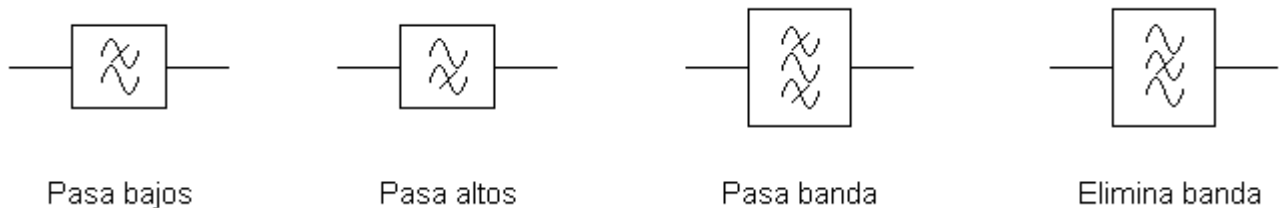
Filtro pasa bajos: Son aquellos que introducen muy poca atenuación a las frecuencias que son menores que una determinada, llamada frecuencia de corte. Las frecuencias que son mayores que la de corte son atenuadas fuertemente.

Filtro pasa altos: Este tipo de filtro atenúa levemente las frecuencias que son mayores que la frecuencia de corte e introducen mucha atenuación a las que son menores que dicha frecuencia.

Filtro pasa banda: En este filtro existen dos frecuencias de corte, una inferior y otra superior. Este filtro sólo atenúa grandemente las señales cuya frecuencia sea menor que la frecuencia de corte inferior o aquellas de frecuencia superior a la frecuencia de corte superior. por tanto, sólo permiten el paso de un rango o banda de frecuencias sin atenuar.

Filtro elimina banda: Este filtro elimina en su salida todas las señales que tengan una frecuencia comprendida entre una frecuencia de corte inferior y otra de corte superior. Por tanto, estos filtros eliminan una banda completa de frecuencias de las introducidas en su entrada.

Existe un símbolo para cada uno de estos filtros, símbolo que se usa en los diagramas de bloques de los aparatos electrónicos. Estos símbolos son los siguientes:



En el presente trabajo , sobre todo para el profe, trataremos los tres primeros tipos de filtros.

Algunas definiciones más:

Son una definiciones muy sencillas pero necesarias:

Octava: Dos frecuencias están separadas una octava si una de ellas es de valor doble que la otra.

Década: Dos frecuencias están separadas una década si una de ellas es de valor diez veces mayor que la otra.

Frecuencia de corte: Es la frecuencia para la que la ganancia en tensión del filtro cae de 1 a 0.707 (esto expresado en decibelios, dB, se diría como que la ganancia del filtro se reduce en 3dB de la máxima, que se considera como nivel de 0dB). En los filtros pasa banda y elimina banda existirán dos frecuencias de corte diferentes, la inferior y la superior.

Banda de paso: Es el rango de frecuencias que el filtro deja pasar desde la entrada hasta su salida con una atenuación máxima de 3dB. Toda frecuencia que sufra una atenuación mayor quedaría fuera de la banda pasante o de paso.

Banda atenuada: Es el rango de frecuencias que el filtro atenúa más de 3dB.

Orden del filtro: De forma sencilla se podría definir así,

Filtro de primer orden: atenúa 6dB/octava fuera de la banda de paso.

Filtro de segundo orden: atenúa 12dB/octava fuera de la banda de paso.

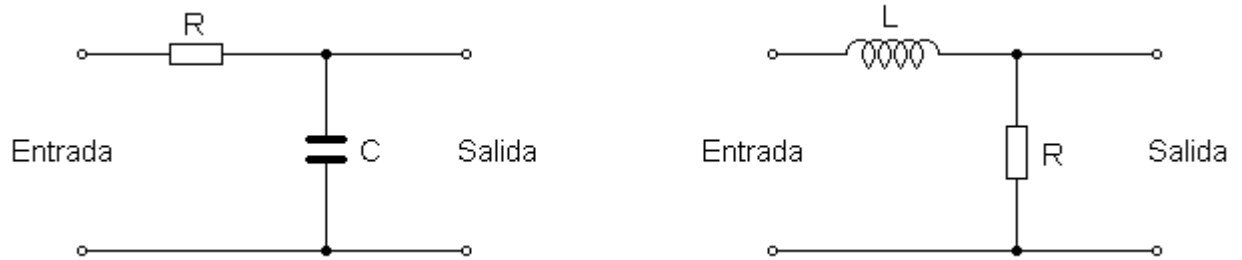
Filtro de tercer orden: atenúa 18dB/octava fuera de la banda de paso.

.....
.....
.....

Filtro de orden n: atenúa (6n)dB/octava fuera de la banda de paso.

El filtro pasa bajo:

Los circuitos usados como filtros de primer orden de tipo pasivo son los siguientes:



Quizás el más usado es el primero de ellos, ya que no suele ser fácil conseguir bobinas con las características deseadas.

El funcionamiento de estos circuitos como filtro pasa bajos es fácil de entender. En el caso del primero, el condensador presentará una gran oposición al paso de corrientes debidas a frecuencias bajas y como forma un divisor de tensión con la resistencia, aparecerá sobre él casi toda la tensión de entrada. Para frecuencias altas el condensador presentará poca oposición al paso de la corriente, acordaros de la “ X_C ” de los condensadores $= 1 / 2\pi f C$, y la resistencia se quedará casi el total de la tensión de entrada, apareciendo muy poca tensión en extremos del condensador. El segundo circuito funcionará de forma muy parecida al primero. Aquí también tenemos un divisor de tensión formado por la bobina y la resistencia. Si la frecuencia de la tensión de entrada es baja la bobina ofrecerá poca oposición, misma reflexión acordaros de la “ X_L ” de las bobinas $= 2\pi f L$, y la tensión caerá casi toda ella en la resistencia (o sea, aparecerá en la salida). Si la frecuencia de la señal de entrada es alta la bobina se quedará en sus extremos con casi toda la tensión y no aparecerá casi ninguna en la salida.

Efectuemos el estudio de este tipo de filtros sobre el primero de ellos, el que tiene un condensador y una resistencia. La ganancia en tensión del filtro será

$$G_V = \frac{v_s}{v_e} = \frac{i \cdot X_C}{v_e} = \frac{\frac{v_e}{\sqrt{R^2 + X_C^2}} \cdot X_C}{v_e} = \frac{X_C}{\sqrt{R^2 + X_C^2}}$$

La frecuencia de corte se define como aquella para la que el valor óhmico de la resistencia coincide con el valor óhmico de la reactancia, capacitiva en este caso (¿no se corresponde esto con lo dicho más arriba? No te preocupes, verás como el círculo acaba cerrándose). Entonces, $X_C = R$ para $f = f_0$

$$R = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot f_c \cdot C} \implies f_c = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R \cdot C}$$

Para el caso de que la frecuencia de entrada coincida con f_c tendremos pues que la ganancia del filtro quedaría como

Aplicaciones de los elementos pasivos al desarrollo de los filtros.

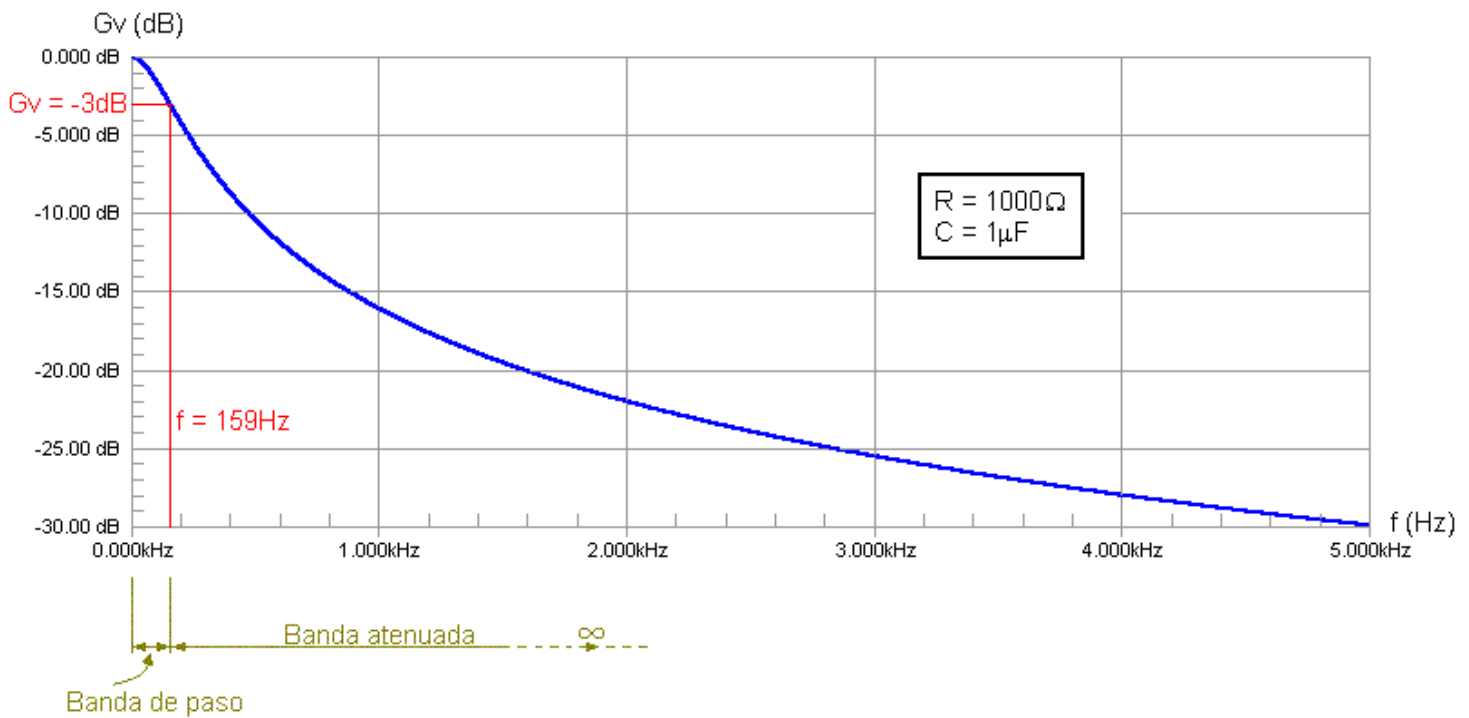
$$G_v = \frac{X_C}{\sqrt{X_C^2 + X_C^2}} = \frac{X_C}{X_C \cdot \sqrt{2}} = \frac{1}{\sqrt{2}} = 0.707$$

El círculo se ha cerrado y, por tanto, las dos definiciones de la frecuencia de corte son equivalentes.

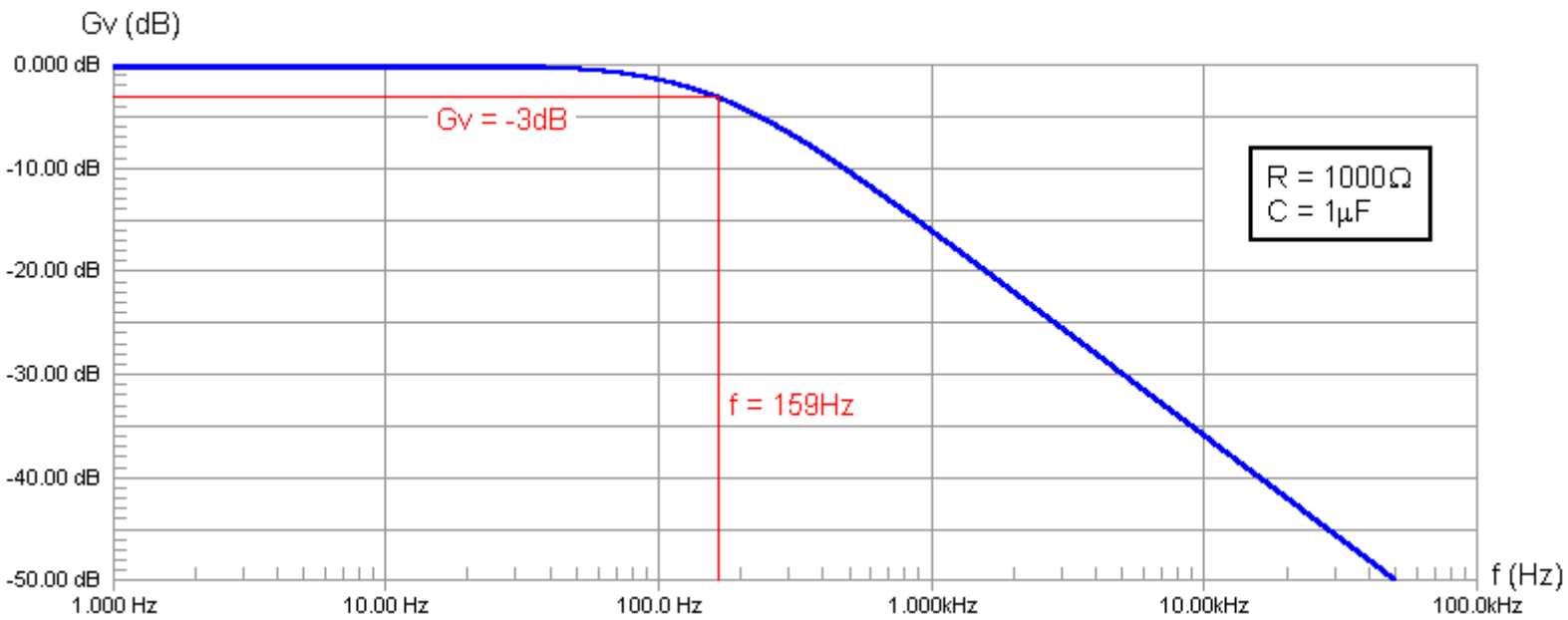
Expresando “ G_v ” en función de la frecuencia tendremos que:

$$G_v = \frac{1}{\sqrt{(2 \cdot \pi \cdot f \cdot R \cdot C)^2 + 1}}$$

Si representamos gráficamente G_v obtenemos lo siguiente:



La misma representación gráfica pero ampliada la zona de la frecuencia de corte:

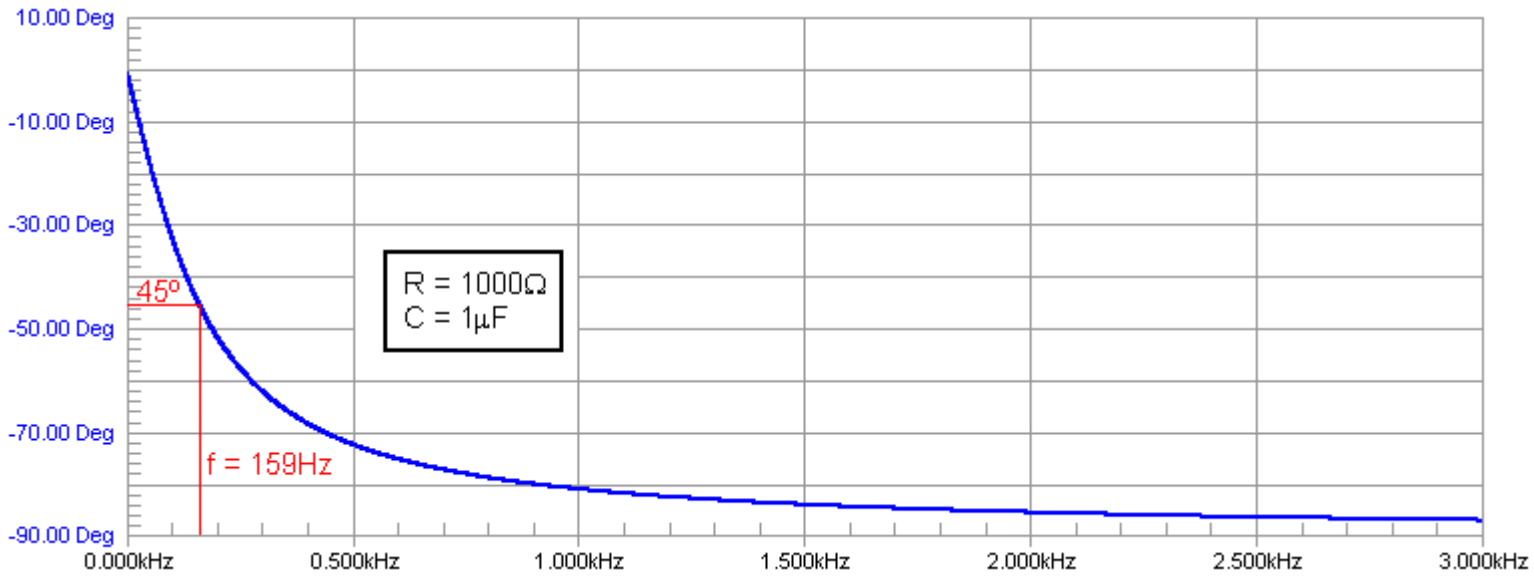


Como puede apreciarse en esta última representación, cada vez que la frecuencia se dobla la ganancia cae -6db (aproximadamente). Es esta una característica de los filtros de primer orden: la ganancia cae -6db por octava fuera de la banda de paso. Los filtros, además de afectar a la amplitud de la señal que se les introduce en función de su frecuencia, también afectan o modifican la fase de las señales, y dicha modificación también será una u otra en función de la frecuencia de la señal de entrada. Veamos cómo se produce este efecto. El desfase entre la tensión en extremos del condensador (tensión de salida) y la tensión aplicada en la entrada vendrá dado por:

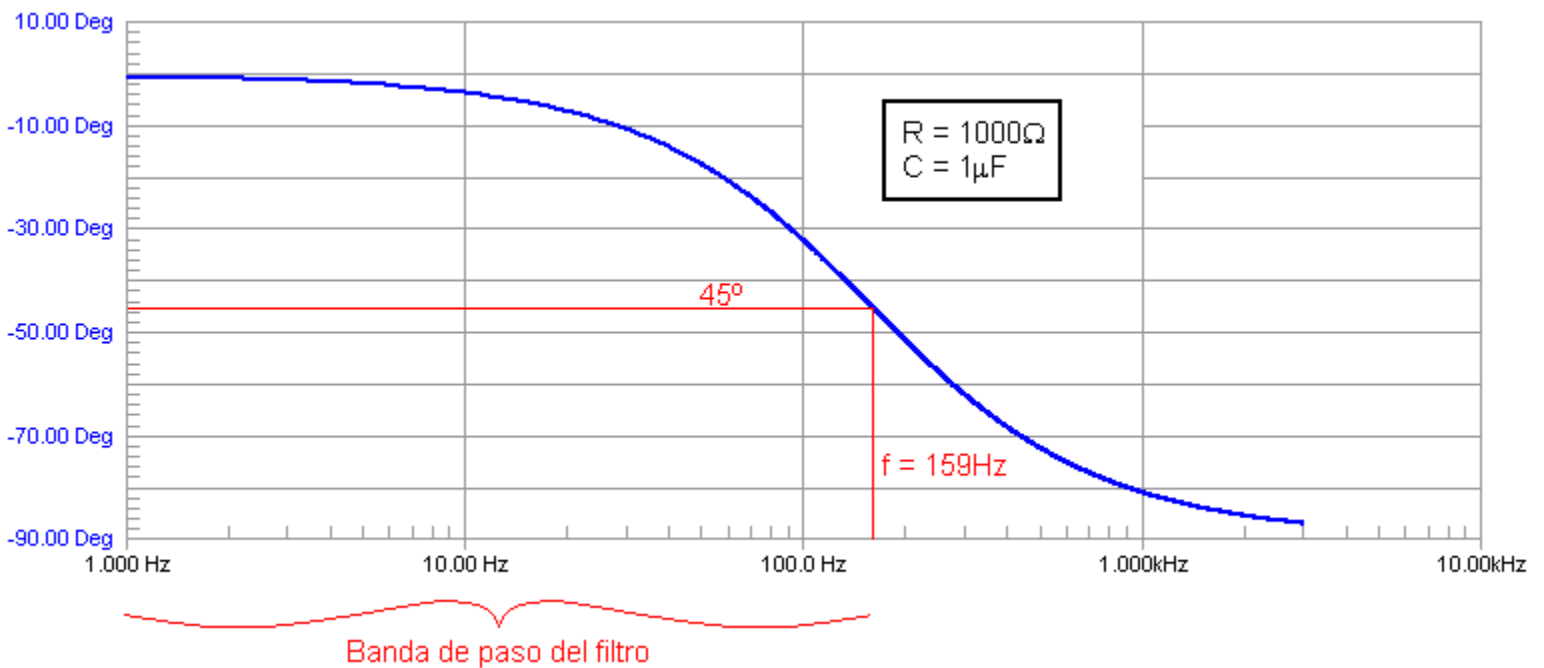
$$\varphi = -90^\circ + \text{arc tg} \frac{X_C}{R}$$

Este ángulo saldrá negativo indicando que la tensión de salida estará atrasada respecto a la de entrada.

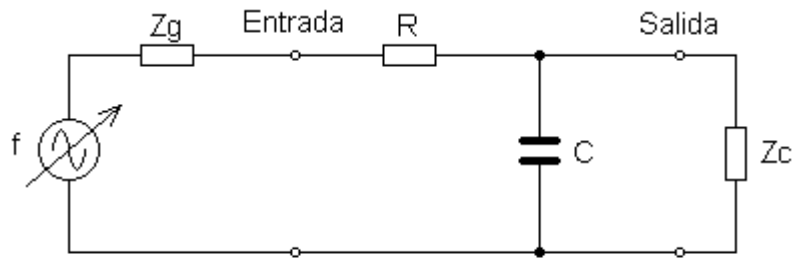
Representando gráficamente la expresión anterior del desfase tendremos lo siguiente:



Si el eje de frecuencias lo representamos logarítmicamente la gráfica tendrá el siguiente aspecto:

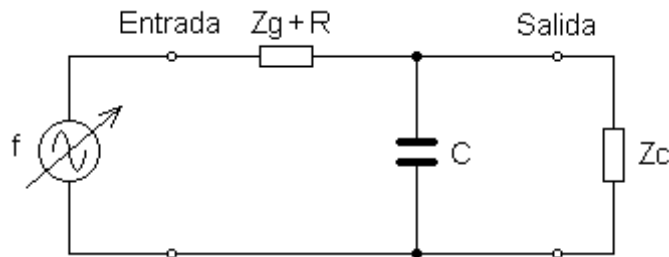


Hasta aquí todo muy bien, todo muy bonito. Pero, el filtro deberá conectar su entrada y su salida a "algo". El funcionamiento descrito más arriba sería el de un filtro conectado a una fuente de señal con impedancia nula (algo que en la práctica no pasa) y con la salida abierta (¿y entonces para qué quiero un filtro?). Lo que tendremos en la realidad sera algo como lo siguiente:



Z_g : impedancia del generador.
 Z_c : impedancia de la carga.

¿Como afectan Z_g y Z_c al funcionamiento del filtro? Restringamos el estudio a los casos en que tanto Z_g como Z_c sólo tengan componente real, o sea, sean de tipo exclusivamente resistivo. Lo normal es que Z_g sea pequeña o muy pequeña, con lo que no tendría apenas influencia sobre el funcionamiento del filtro. De todas formas, si se desea considerar su efecto, sólo hay que ver que queda en serie con la resistencia del filtro, con lo que el filtro que se obtendría sería el siguiente:



Por tanto, para el cálculo de un filtro teniendo en cuenta el efecto de Z_g , de carácter puramente resistivo, sólo hay que considerar como resistencia del filtro el valor de $Z_g + R$ (con lo que la fuente de señal pasaría a considerarse como perfecta, esto es, con una impedancia cero -ya que su impedancia ha pasado a formar parte de la resistencia del filtro-).

En cuanto al efecto introducido por Z_c , decir que si ésta es grande o muy grande comparada con el valor de X_c a la frecuencia f_c se podrá despreciar su efecto (nos estaríamos acercando al caso de salida abierta, equivalente a resistencia infinita). Y es a partir de esto último como se puede calcular un filtro práctico de este tipo:

Ejemplo:

Diseñar un filtro pasa bajo de primer orden, con condensador, para tener una banda de paso de 2000Hz, sabiendo que a su salida se conectará una carga resistiva de 10k Ω y que se conectará a su entrada una fuente de señal con una resistencia interna de 600 Ω .

Empezaremos por hacer que X_c sea diez veces más pequeña (por lo menos) que la resistencia de carga a la frecuencia de corte. Con estas condiciones se calcula el condensador de la siguiente forma:

$$C = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot f_c \cdot X_C}, \quad \text{con } X_C \leq \frac{Z_C}{10}$$

En nuestro caso resulta un condensador de unos 80nF. Eligiremos el valor normalizado inmediatamente superior al calculado, o sea, 100nF. Seguidamente se calcula el valor del conjunto **Zg + R** a partir de:

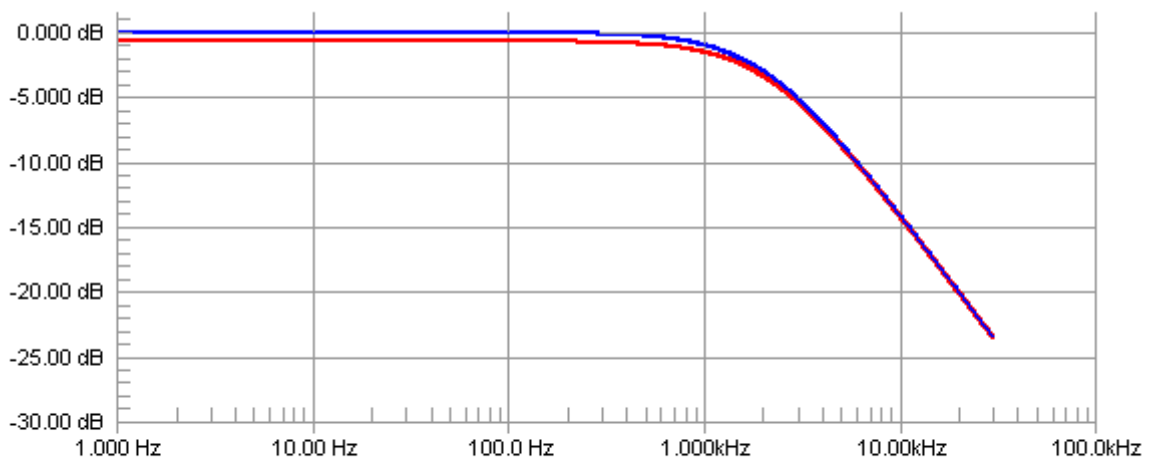
$$Z_g + R = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot f_c \cdot C} = 796 \Omega$$

Sólo resta hallar R de la forma siguiente:

$$R = (Z_g + R) - Z_g = 796 \Omega - 600 \Omega = 196 \Omega$$

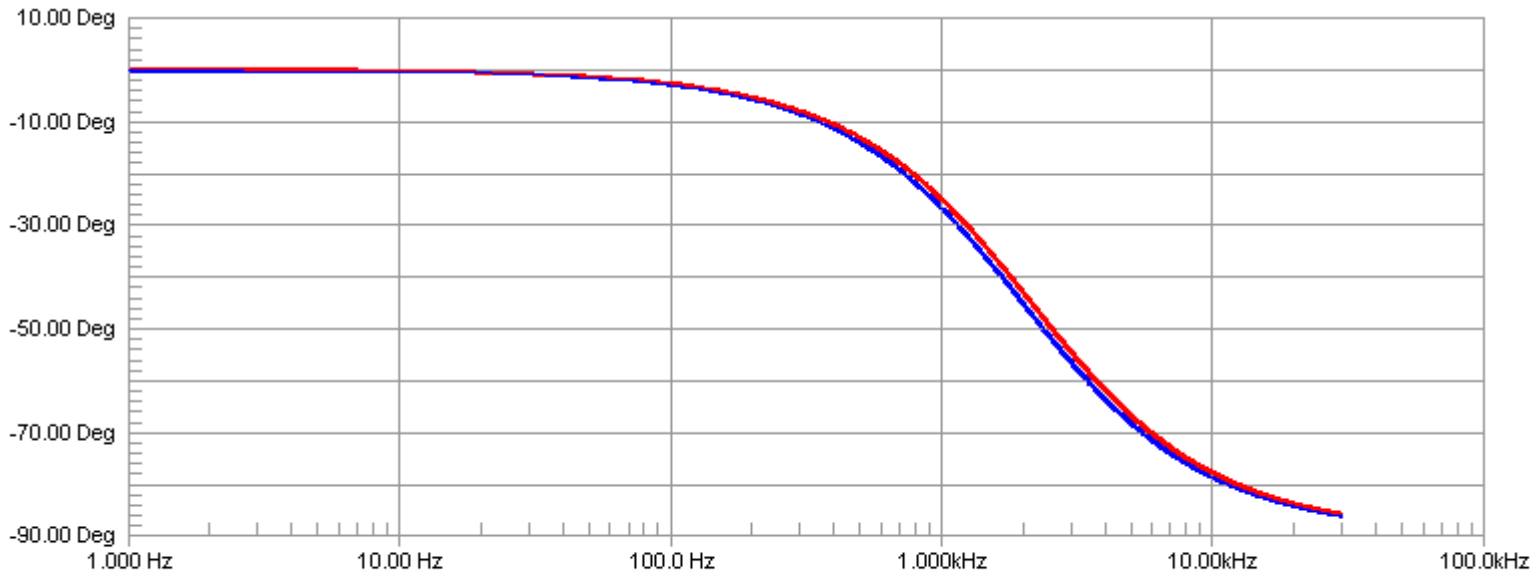
Se tomará el valor normalizado más próximo inmediatamente inferior al calculado, en este caso 180Ω (serie E12 de resistencias, la más habitual).

Las siguientes gráficas muestran el comportamiento del filtro calculado en el ejemplo “sin” y “con” la resistencia de carga conectada. Primero se muestra la gráfica de la tensión de salida del filtro (en dB) y a continuación el desfase introducido:



Azul: comportamiento del filtro sin conectar la resistencia de carga.

Rojo: comportamiento del filtro tras conectar la resistencia de carga.



Azul: comportamiento del filtro sin conectar la resistencia de carga.

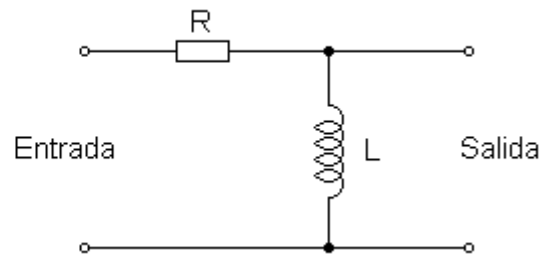
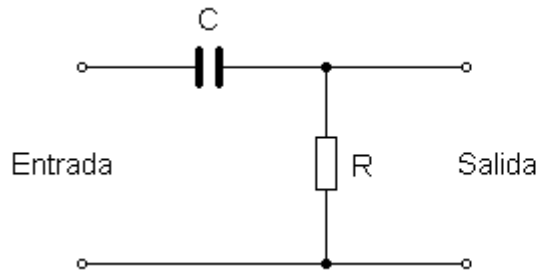
Rojo: comportamiento del filtro tras conectar la resistencia de carga.

Como puede apreciarse, la desviación de la respuesta el filtro con carga respecto a la respuesta sin carga es muy pequeña.

Sería muy interesante que el alumno preocupado por entender ,realizara el análisis para el filtro pasa bajo de primer orden con bobina. Dicho análisis es muy similar al realizado... e igual de instructivo.

El filtro pasa alto:

Podemos implementar un filtro de estas características mediante alguno de los siguientes circuitos:



En esta ocasión realizaremos el estudio sobre el filtro a base de bobina y resistencia. Empecemos por la ganancia en tensión:

$$G_v = \frac{X_L}{\sqrt{R^2 + X_L^2}}$$

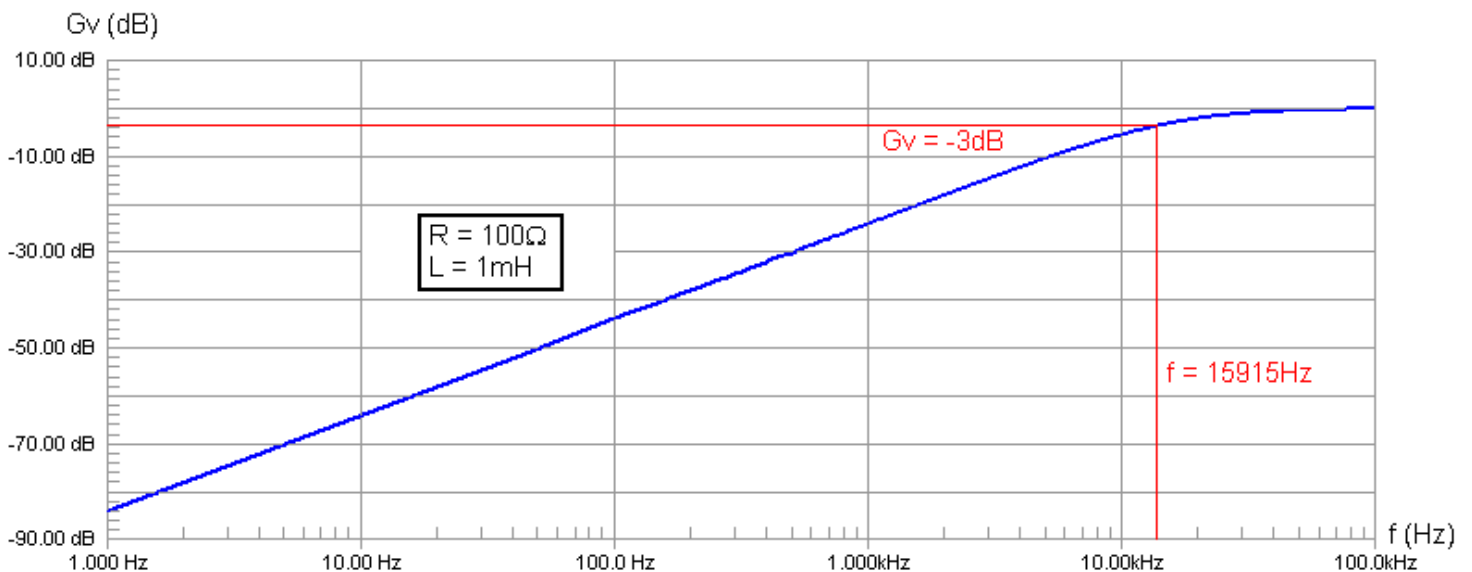
Por otro lado, la frecuencia de corte (o sea, aquella para la que $X_L = R$) será:

$$f_c = \frac{R}{2 \cdot \pi \cdot L}$$

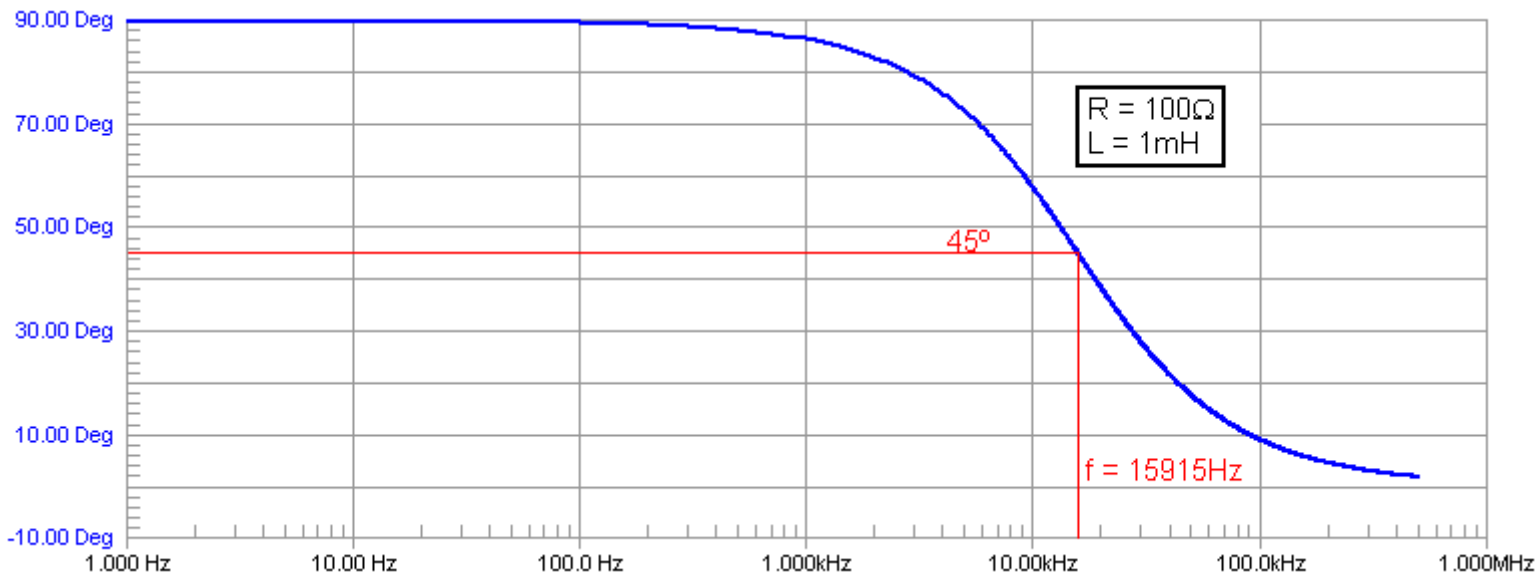
Y el desfase entre la tensión de salida respecto la de entrada es:

$$\varphi = 90^\circ - \arctan \frac{X_L}{R}$$

Se puede ver que este filtro adelanta la tensión de salida respecto a la de entrada. Las representaciones gráficas correspondientes a este tipo de filtro serían las siguientes:



Se puede apreciar la pendiente de -6dB/octava en la banda atenuada del filtro.



Consideraciones sobre la impedancia de la fuente de señal y sobre la impedancia que se conecte a la salida del filtro se podrán aplicar a este filtro igual que ya se hizo en el filtro pasa bajos.

Ejemplo:

Diseñar un filtro pasa altos de primer orden, con bobina, para una frecuencia de corte de 20kHz. El filtro se conectará a una fuente de señal de 50Ω de impedancia, con componente exclusivamente resistiva, y a su salida se conectará una resistencia de carga de 25kΩ.

El proceso de cálculo es muy similar al del ejemplo anterior. Se empieza por hacer que la reactancia inductiva de la bobina sea al menos diez veces más pequeña que la resistencia de carga:

$$X_L \leq \frac{R_C}{10} \Rightarrow X_L = 2500\Omega$$

Entonces se calcula el valor de la bobina para la **fc** y con el valor de **X_L** anterior:

$$L = \frac{X_L}{2 \cdot \pi \cdot f_C} = 20\text{mH}$$

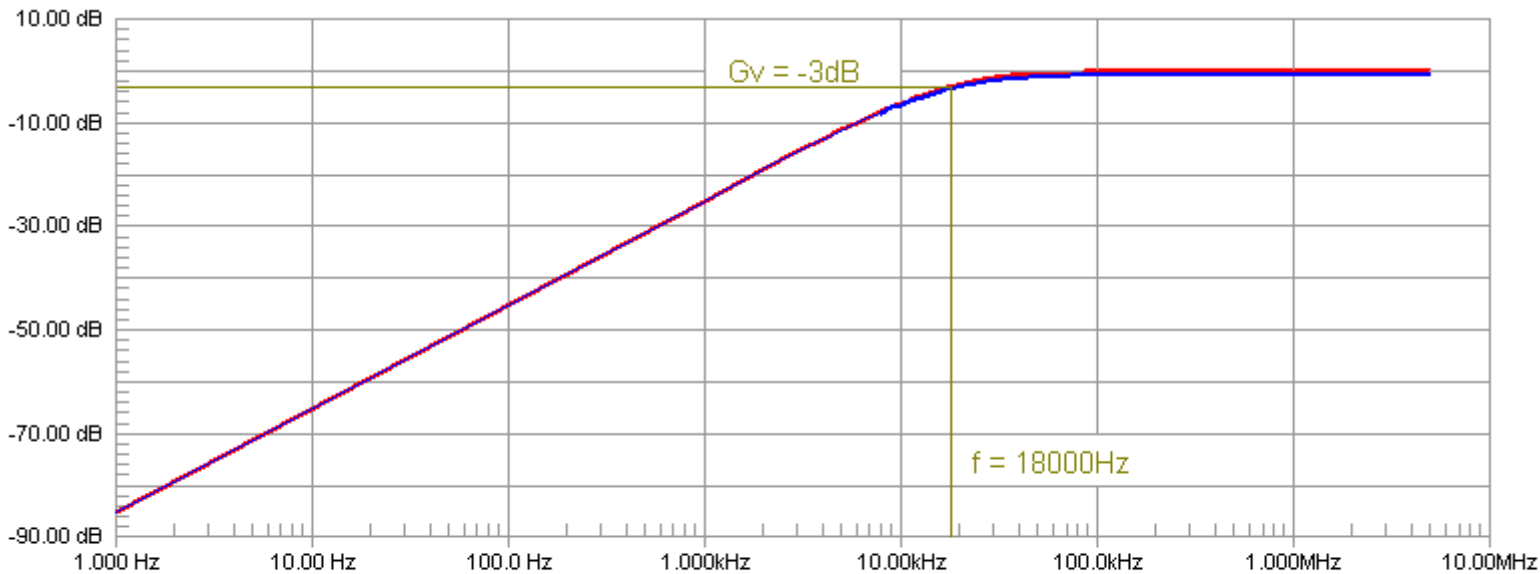
Entonces la suma **Z_g + R** será igual a la reactancia de la bobina a la frecuencia de corte, es decir

Aplicaciones de los elementos pasivos al desarrollo de los filtros.

$$Z_g + R = 2500\Omega \Rightarrow R = 2500\Omega - Z_g = 2450\Omega$$

El valor de resistencia que se montará en la práctica será el normalizado inmediatamente inferior al calculado. En el caso que nos ocupa eso significa que se montará el filtro con una resistencia de 2200Ω .

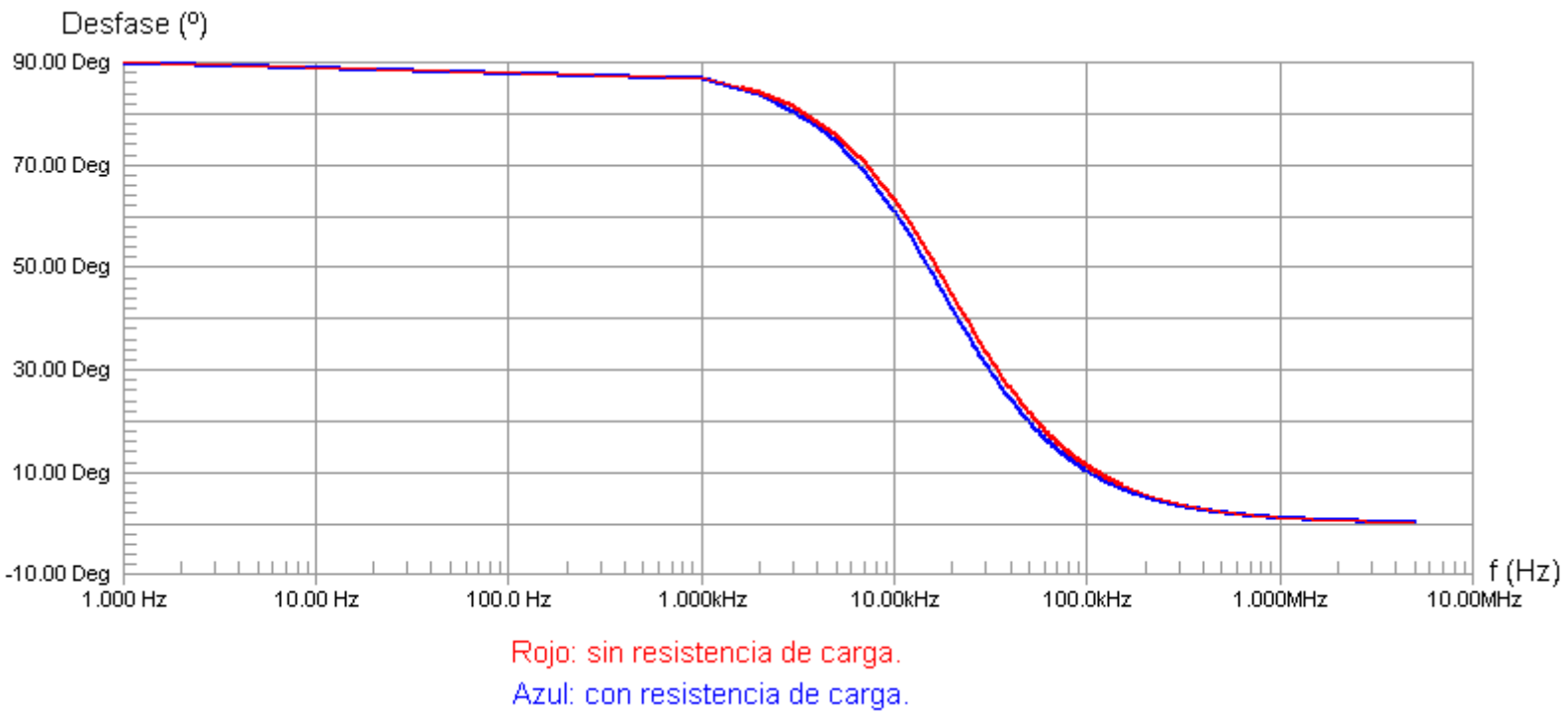
Las gráficas, resultado de una simulación informática, del filtro del ejemplo con y sin resistencia de carga son las siguientes:



Rojo : sin resistencia de carga.

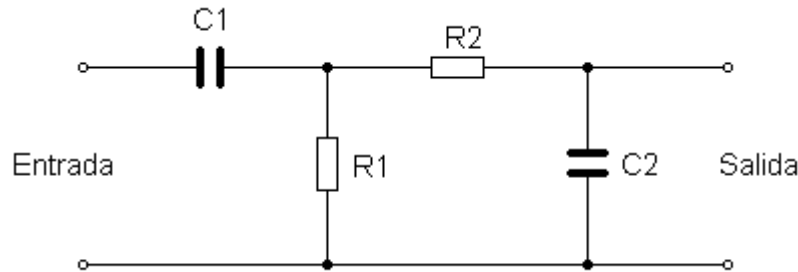
Azul : con resistencia de carga.

La frecuencia de corte se ha desplazado como consecuencia de usar componentes de valores aproximados.

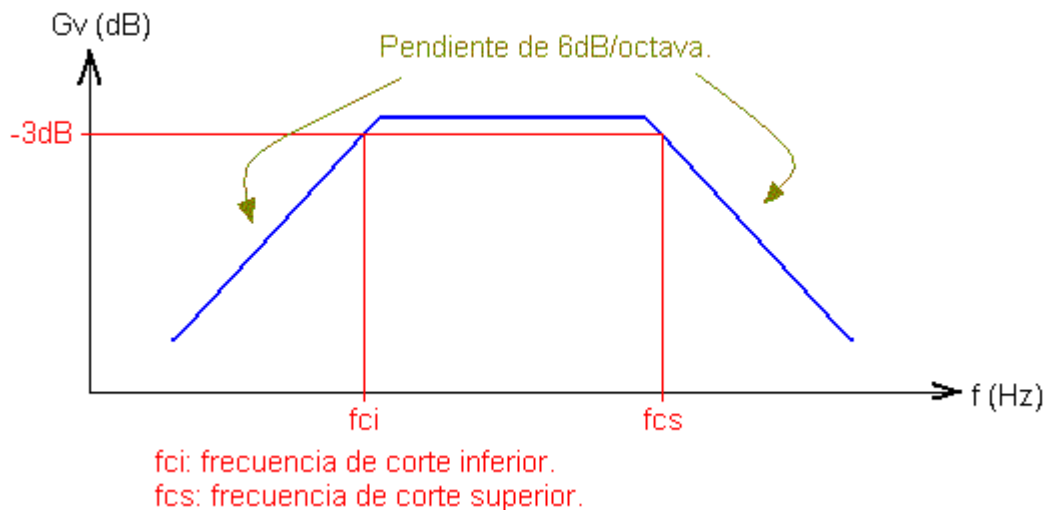


El filtro pasa banda:

Se puede conseguir un filtro paso banda conectando en cascada (uno tras otro) un filtro pasa altos y un filtro pasa bajos:



La respuesta en frecuencia que cabe esperar de un filtro de este tipo será algo similar a esto:



Pues bien, la f_{ci} vendrá determinada por el filtro pasa altos y la f_{cs} por el pasa bajos. Teniendo en cuenta esto y las fórmulas ya desarrolladas para ambos tipos de filtros (¿cómo, todavía no realizó el estudio para el pasa altos con condensado?) no es difícil su cálculo (aproximado) para una determinada banda de paso.

Ejemplo:

Calcular el filtro pasa banda de más arriba para que presente una f_{ci} de 1000Hz y una f_{cs} de 10kHz. Hay que tener en cuenta que la fuente de señal a la que se conectará el filtro tiene una resistencia interna de 50Ω y que se le conectará al filtro una resistencia de carga de $47k\Omega$.

Procedamos como en los dos ejemplos anteriores, es decir, de la salida hacia la entrada del filtro. Entonces, la reactancia del condensador C2 debe de ser unas diez veces menor que la resistencia de carga del filtro. Con este dato y con la f_{cs} se puede calcular el valor de este condensador:

$$C2 = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot fcs \cdot Xc2} = 3.3nF$$

Además, el valor de R2 será el mismo el de la reactancia de C2 a la **fcs**. Entonces,

$$R2 = 4700\Omega$$

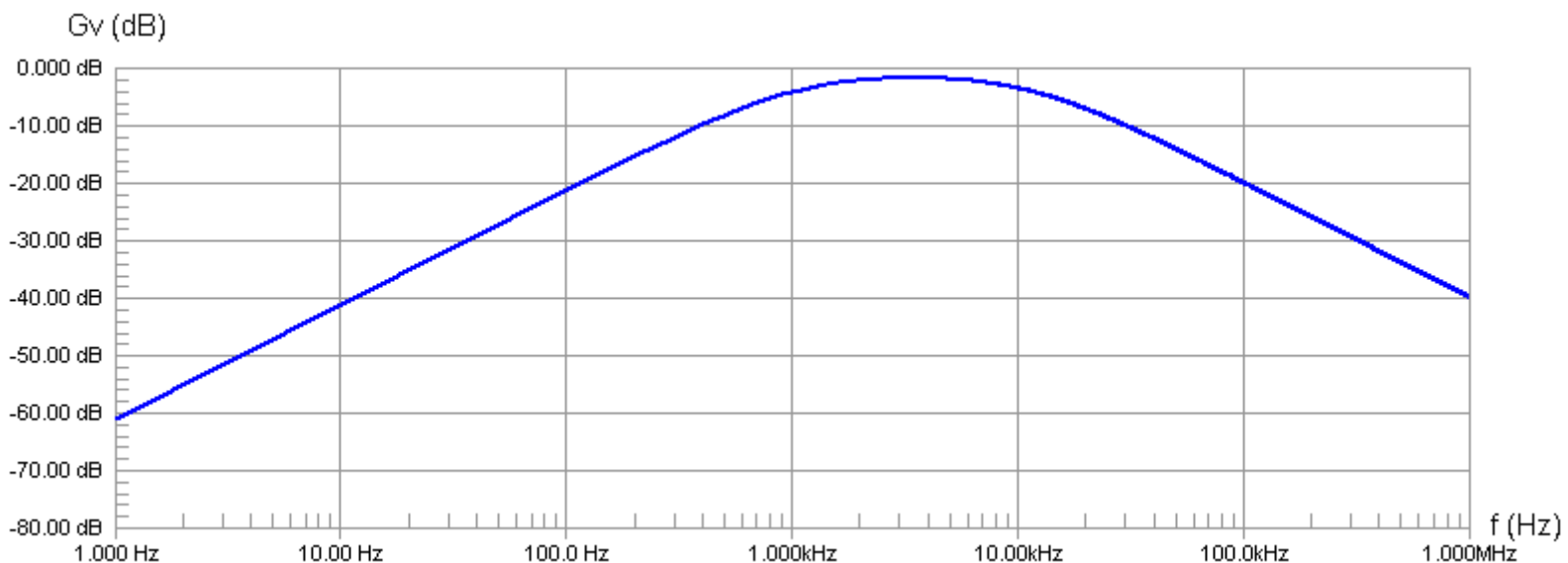
Ya tenemos calculado el filtro pasa bajos. Calculemos ahora el pasa altos. El valor de R1 debe ser diez veces menor que el de la resistencia R2. Entonces,

$$R1 = 470\Omega$$

Este valor de R1 debe ser el mismo que el de la reactancia de C1 a la **fci**. Podemos calcular ya C1:

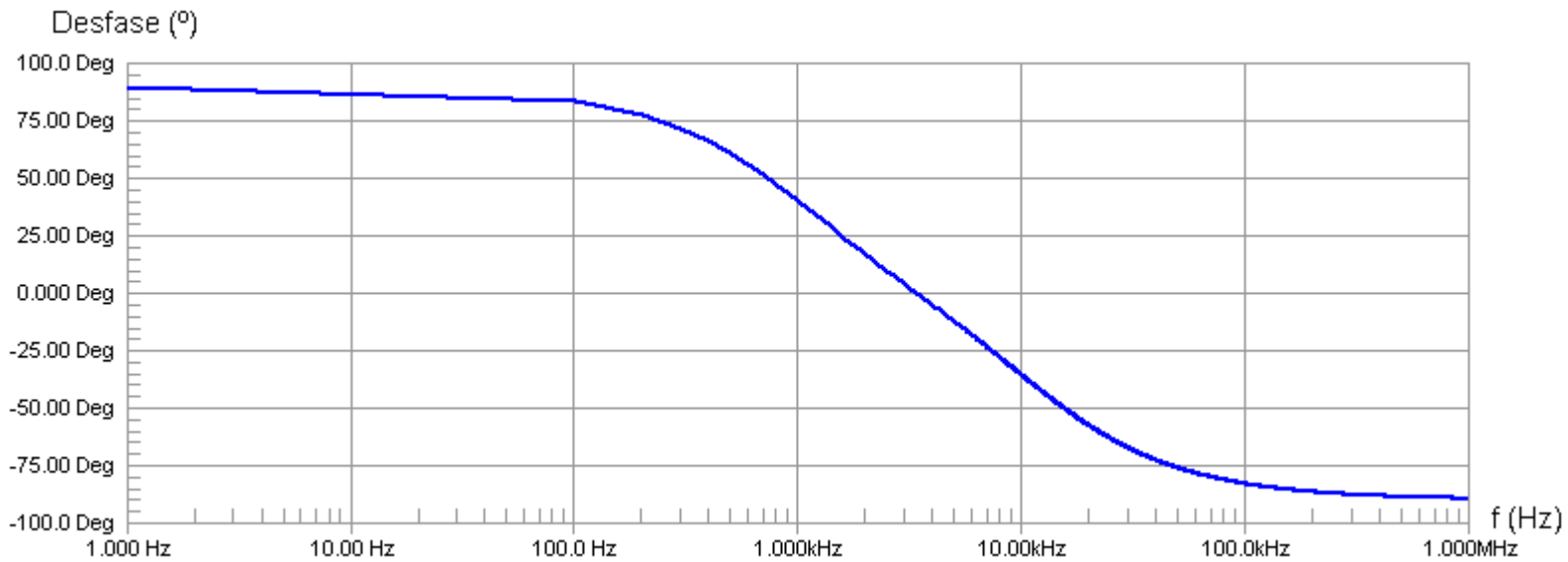
$$C1 = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot fcs \cdot Xc1} = 330nF$$

¿Qué pasa con la resistencia interna de la fuente de señal? ¿No la usamos para el cálculo? En este caso este dato es solamente indicativo. Si queremos que estos filtros funcionen correctamente se deben atacar con una resistencia de valor bajo, y 50Ω lo es, al menos en este ejemplo.



Una simulación del filtro del ejemplo anterior arroja como resultado lo siguiente:

¿Cómo afecta este tipo de filtros a la fase de la señal de salida respecto a la de entrada? Tomando como base el ejemplo resuelto, he aquí la respuesta:



El filtro introduce un desfase de 45° a la **fci** y uno de -45° a la **fcs**. Dentro de la banda de paso el desfase cambia gradualmente entre esos valores extremos. Fuera de la banda de paso el desfase tiende a 90° por la parte de las frecuencias bajas y a -90° por la parte de las altas.
