

به نام خدا

## الکترونیک

### فیلترها

توجه: این مبحث در آینده به صورت کاملتر و تایپ شده درخواهد آمد . صرفاً جهت اطلاع از مباحث گفته شده در کلاس آنها را جمع آوری کرده ایم.

نظری

## -: خیلترها :-

مقدمه: فیلترها اصولاً در مدارهای الکترونیکی جهت حذف فرکانس‌هایی که مطلوب ما نیستند به کار می‌روند. مثلاً یکی از کاربردهای مهم آنها در رادیو و گیرنده‌های رادیویی است و یکی که شما تیونر (tuner) یا موج یک رادیو را می‌چرخانید؛ از یک فیلتری است که دائماً در حال انتخاب طول موج یا فرکانس مورد نظر شما است. در اصل با چرخانیدن تیونر رادیو یک سری از فرکانس‌های خاص را انتخاب و بقیه را حذف می‌کنید که بدین طریق رادیو قادر خواهد بود با فرکانسی که از طریق فرستنده ارسال می‌شود رزونانس کند؛ از این رو ایستگاه رادیویی مورد نظر از طریق رادیو قابل بخشش خواهد شد.

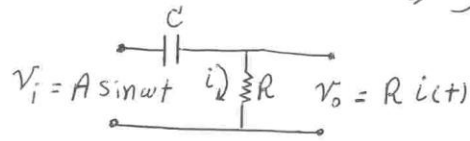
در این فصل می‌خواهیم ساده‌ترین مدارهای فیلتر را مورد بررسی قرار دهیم بدین طریق چهار نوع کلی فیلترها را بررسی می‌کنیم:

- ۱- فیلتر بالاگذر: تنها فرکانس‌های بالاتر از  $f_c$  را از خود عبوری دهد.
- ۲- فیلتر پایین‌گذر: تنها فرکانس‌های پایین‌تر از  $f_c$  را از خود عبوری دهد.
- ۳- فیلتر میان‌گذر: فرکانس‌های بین  $f_L$  و  $f_H$  را از خود عبوری دهد.
- ۴- فیلتر میان‌گذر: فرکانس‌های بین  $f_L$  و  $f_H$  را از خود عبور نمی‌دهد.

در این فصل تنها به بررسی چهار مثال ساده از هر کدام از فیلترها خواهیم پرداخت و خواننده خود قادر خواهد بود که فیلترهای مختلفی را مثال بزند!

فیلتر بالاگذر:

مدار ساده زیر را در نظر بگیرید:



در این مدار که از یک خازن و مقاومت استفاده شده؛ می دانیم که سیگنال DC را نمی توان عبور داد چرا که خازن با امپدانس  $Z_c = \frac{1}{c\omega}$  مانع از عبور فرکانس صفر از خود خواهد بود زیرا

$$\text{اگر } f = \frac{\omega}{2\pi} \rightarrow 0 \Rightarrow Z_c \rightarrow \infty$$

در این صورت خازن در محل به صورت اتصال باز open رفتار خواهد کرد و نمی توان جریانی را از آن عبور داد و چون جریانی از مقاومت R عبور نخواهد کرد بنابراین  $v_o = R i(t) = 0$  صفر خواهد شد یا به عبارتی سیگنالی که فرکانس آن نزدیک صفر باشد قادر به عبور از مدار بالا نخواهد بود. حال فرکانس را رفته رفته افزایش می دهیم در این حال امپدانس خازن  $Z_c = \frac{1}{c\omega}$  از بی نهایت رفته رفته کم تر شده و اجازه عبور جریان از خود را می دهد. حال که جریان از خازن عبور کرده از مقاومت R نیز می گذرد و عبور جریان از مقاومت R همانا؛ و دیدن  $v_o = R i(t)$  در خروجی هم همانا.

حال این سوال را مطرح می کنیم که: در چه فرکانسی مقاومت (امپدانس) خازن

آن قدر کم شده است که ولتاژ مطلوبی به دو سر مقاومت  $R$  افتاده باشد؟  
 یا به عبارتی فرکانس قطع این مدار را چه چیزی تعریف کنیم که براساس  
 آن فرکانس قطع ( $f_0$ ) ادعا کنیم که مدارها یک فیلتر بالاگذراست؟  
 جواب آن ساده است. و آن اینکه در ابتدا می‌پرسیم در مدار فوق چه وقتی  
 توان ( $power$ ) انتقالی از ورودی به خروجی  $max$  می‌شود؟  
 یقیناً جواب همه این است که این توان وقتی  $max$  است که مقاومت  
 (امپدانس) خازن صفر نشود. چرا که در این صورت هیچ اتلافی در  
 دو سر خازن مشاهده نخواهد شد و همه جریان ( $i_{max}$ ) از  $R$  خواهد گذشت.  
 ولی می‌دانیم که خازن ( $C$ ) در فرکانس بی‌نهایت دارای مقاومت ( $Z_C = \frac{1}{c\omega}$ )  
 صفر خواهد شد و این برای ما معمولاً خیلی خوشایند نیست.  
 چرا که ما میل نداریم حتماً به فرکانس بسیار بالایی دست پیدا کنیم تا فیلتر واقعاً  
 بالاگذر داشته باشیم. از این رو:

\* ← فرکانسی که در آن امپدانس خازن  $\frac{1}{c\omega}$  با مقاومت  $R$  برابر شود  
 را فرکانس قطع یا فرکانس نصف توان یا فرکانس نقطه  $3dB$  تعریف  
 می‌کنند.

$$R = \frac{1}{c\omega_0} \Rightarrow \omega_0 = \frac{1}{RC} \quad \text{بنابراین:}$$

$$f_0 = \frac{1}{2\pi RC} \quad \text{و یا}$$

3

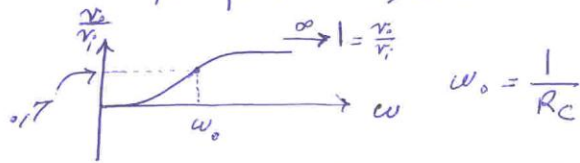
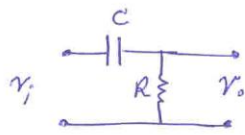
که  $f_c$  در اصل همان فرکانس است که از آن به پائین را مدارها قادر به عبور آن نخواهد بود؛ هر چند که این فرکانسها هم از مدار گذر می کنند ولی چون توان ارسالی در خروجی از نصف توان ماکزیموم کمتر است پس برای ما مطلوب نیستند چون ضعیف هستند و ما عملاً آنها را در نظر نمی گیریم.

هر کدام از اسم های } فرکانس قطع  $Cutoff\ frequency$   
 فرکانس نصف توان  $half\ power\ frequency$   
 فرکانس 3 دسی بل  $(3\ db)$   $3\ db\ frequency$

برای خود معنا و معنوی دارند و دلیل این نامگذاریها را خواهیم گفت هر چند هر سه نامگذاری معادل هم اند.

فرکانس قطع: فرکانسی که از آن به بعد (در فیلتر پائین گذر) و یا قبل از آن (در فیلتر بالا گذر) را مدار نمی تواند از خود عبور دهد را فرکانس قطع مدار گویند.

مثلاً در فیلتری که مثال زدیم داریم:



که در آن  $\omega_0$  فرکانس قطع بیان می شود.

در نمودار  $\frac{v_o}{v_i}$  بر حسب فرکانس می بینیم که وقتی  $\omega \rightarrow \infty$  در این صورت  $\frac{v_o}{v_i} \rightarrow 0$  میل می کند و در  $\omega_0$  این مقدار یعنی  $\frac{v_o}{v_i}$  به  $\frac{1}{\sqrt{2}}$  مقدار ماکسیمم  $\frac{v_o}{v_i}$  (که 1 است) می رسیم.

برای بدست آوردن  $\frac{V_o}{V_i} |_{\omega = \frac{1}{RC}} = 1$  می دانیم که:

$$1 \quad V_o = V_R = R i(t)$$

$$\vec{V}_i = \vec{V}_C + \vec{V}_R = \vec{V}_C + \vec{V}_o$$

$$V_C = \frac{1}{C} \int i dt$$

که در آن

که  $V_C$  را بدین طریق بدست می آوریم:

$$dQ = C dV \quad \text{بار موجود در خازن برابر با:}$$

$$i = \frac{dQ}{dt} \Rightarrow dQ = i dt \quad \text{از طرفی هم با توجه به تعریف جریان:}$$

$$i_C = C \frac{dV}{dt} \Rightarrow V_C = \frac{1}{C} \int i dt \quad \text{از دو رابطه اخیر داریم:} \quad (2)$$

$$\text{حال از رابطه } i = \frac{V_o}{R} \quad \text{رابطه 1 داریم:}$$

$$i_C = i_R = i = \frac{V_o}{R}$$

بنابراین:

$$\vec{V}_i = \frac{1}{RC} \int \vec{V}_o dt + \vec{V}_o$$

که با در نظر گرفتن  $V_i = V_m \sin \omega t$  و حل معادله دیفرانسیل فوق در

$$\omega = \frac{1}{RC} \quad \text{به مقدار } \frac{V_o}{V_i} |_{\omega = \frac{1}{RC}} = 1 \quad \text{خواهیم رسید} \quad \frac{V_o}{V_i} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

حال متغییر از نصف توان همی است که :

$$(3) \frac{P_{out}}{P_{in}} = \frac{1}{2}$$

می دانیم که  $P := \frac{\vec{V}^2}{|Z|}$  توان می باشد.

که داریم:

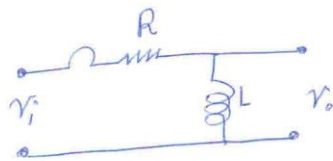
$$P_{out} = \frac{V_o^2}{R} *$$

و  $P_{in}$  برابر با

$$P_{in} = \frac{V_i^2}{Z_{tot}} = \frac{(V_C + V_R)^2}{\sqrt{R^2 + (\frac{1}{i\omega C})^2}}$$

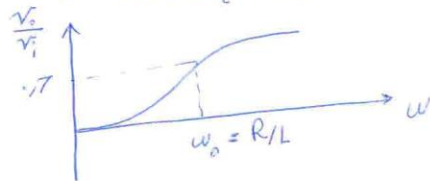
که باید دقت کنیم این مؤلفه ها به صورت برداری با هم جمع می شوند که با یافتن  $P_{in}$  می توان به رابطه (3) رسید.

مثال دیگر از فیلتر بالا گذر:



$$Z_L = i\omega L$$

$$\omega \rightarrow \infty \Rightarrow Z_L \rightarrow \infty$$



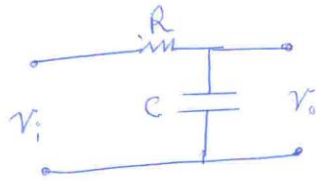
$$\omega_0: Z_L = R$$

$$\Rightarrow L\omega_0 = R \Rightarrow \omega_0 = \frac{R}{L}$$

فرکانس 3db وقتی است که  $Z_L = R$

حال به فیلترهای دیگر می پردازیم و فقط روابط حاکم بر آنها را بیان می کنیم به طور خلاصه؛ و املاً نیازی نیست که کار جدیدی در آنها انجام دهیم.

فیلتر پایین گذر:

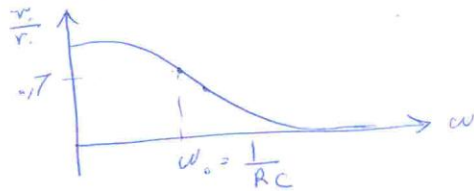


برای تعیین  $\omega_c$  باید:  $Z_c = R$

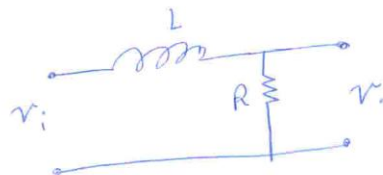
پس:

$$\frac{1}{C\omega_c} = R \Rightarrow \omega_c = \frac{1}{RC}$$

و مثالی فیلتر بالا گذر  $\omega_c$  برابر  $\frac{1}{RC}$  است. چون جای C و R را عوض کردیم پس فیلتر هم نقش خود را عوض می کند و به جای عبور فرکانس های بالا که خازن در آن اتصال کوتاه است ( $Z_c = \frac{1}{C\omega}$ ) فرکانس های پایین را از خود عبوری دهد زیرا  $Z_c$  در فرکانس های پایین خیلی بزرگ خواهد بود.



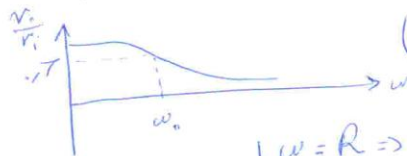
و مثالی دیگر از پایین گذر:



در فرکانس های پایین  $Z_L = L\omega$

بسیار کم است و با افزایش  $\omega$

$Z_L$  قطع می شود (بی نهایت می شود)

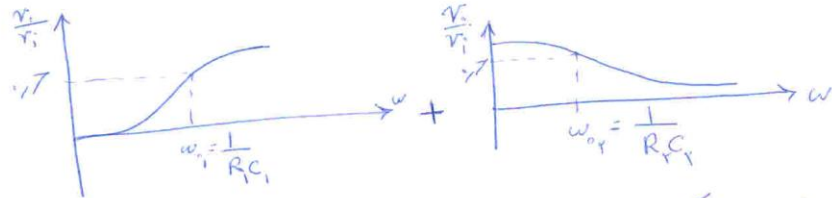
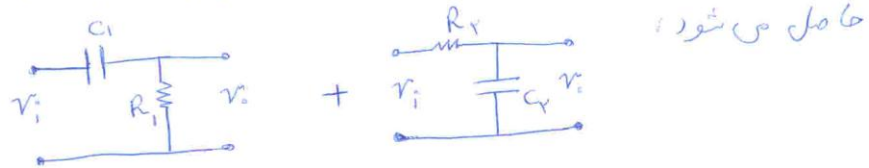


$$L\omega_c = R \Rightarrow \omega_c = \frac{R}{L}$$

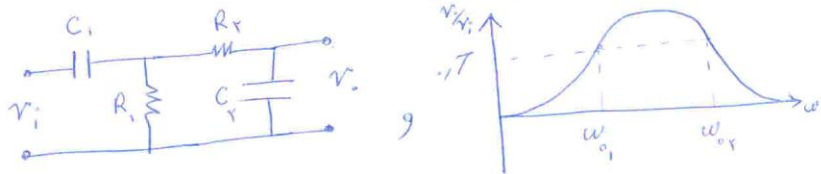
(F)



فیلتر میان گذر: از اتصال دو فیلتر پایین گذر و بالا گذر فیلتر میان گذر



با فرض اینکه  $\omega_o > \omega_i$  باشد اگر دو مدار بالا و در نمودار بالا را در هم کوپل کنیم داریم:



حال می توانیم یک فیلتر میان گذر بهتری را بیان کنیم که خاصیت selectivity یا انتخاب گریز بیشتر بتوانیم برای آن تعریف کنیم یعنی بتوانیم روی یک فرکانس خاصی که همان فرکانس رزونانس است فیلتر را تنظیم کنیم و فقط همان فرکانس را از مدار دریافت کنیم (البته در حالت ایده آل).



مدار LCR :

$Z_{tot}$

می دانیم که فرکانس رزونانس وقتی است که:

$$Z_C = Z_L$$

8

پس :

$$\left| \frac{1}{c\omega} \right| = |L\omega|$$

$$\Rightarrow \omega^2 = \frac{1}{LC}$$

و در این فرکانس امپدانس خازن اثر امپدانس سلف را از بین می برد و مقاومت کل مدار RLC برابر می شود با:

$$|Z_{tot}| = \sqrt{R^2 + (Z_L - Z_C)^2}$$

رابطه بالا از اینجا بدست می آید که:

$$\vec{V}_{tot} = \vec{V}_R + \vec{V}_C + \vec{V}_L$$

و چون جریان گذرنده از R و L و C با هم برابرند بنابراین:

$$\vec{I} Z_{tot} = R \vec{I} + Z_C \vec{I} + Z_L \vec{I}$$

$$Z_C = \frac{1}{i\omega C} \quad \text{و} \quad Z_L = iL\omega$$

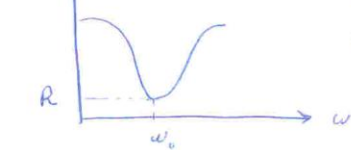
یا به عبارتی داریم:

$$Z_{tot} = \bar{R} + i \left( L\omega - \frac{1}{C\omega} \right)$$

که برای بدست آوردن  $|Z_{tot}|$  باید مربع آن بدست آوریم.

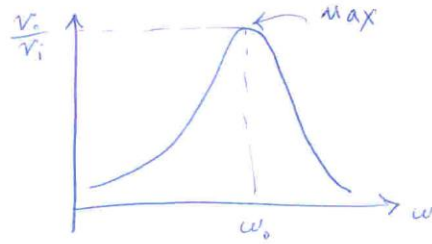
حال از خود می پرسیم در چه فرکانسی  $|Z_{tot}|$  مینیموم است؟

مشخصاً در  $\omega$  ای که  $Z_C = Z_L$  باشد پس:



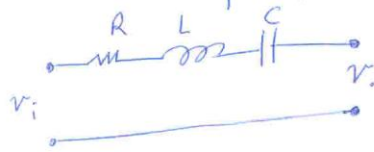
که در  $\omega$  امپدانس مدار به صورت خالص برابر با  $R$  است.

حال در همین فرکانس است که مدار در حالت رزونانس قرار می‌گیرد و:

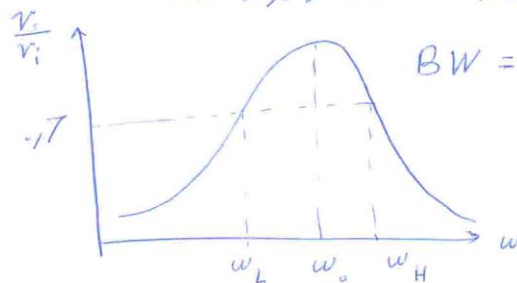


$$\omega_0^2 = \frac{1}{LC}$$

حال اگر از این مدار یک فیلتر بسازیم داریم:



که در فرکانس‌های خیلی پایین امپدانس خازن  $\frac{1}{C\omega}$  بی نهایت است و مدار انتقال باز است (open) و در فرکانس‌های خیلی بالا امپدانس سلف  $L\omega$  بی نهایت است و باز هم مدار open است بنابراین فقط در فرکانس‌های میانی است که مدار حالت معمول دارد و از خود توان (power) را عبور می‌دهد طبق آنچه که قبلاً در مورد فرکانس قطع تعریف کردیم [۳db یا نصف توان] نمودار مربوط به فیلتر بالا به صورت زیر خواهد آمد:



$$BW = \omega_H - \omega_L = \frac{R}{L}$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

که در آن BW یعنی پهنای باندی که فیلتر قادر خواهد بود از خود فرکانس‌ها را عبور دهد و برای بدست آوردن آن کافی است  $v_o$  را بر حسب  $v_i$  حساب

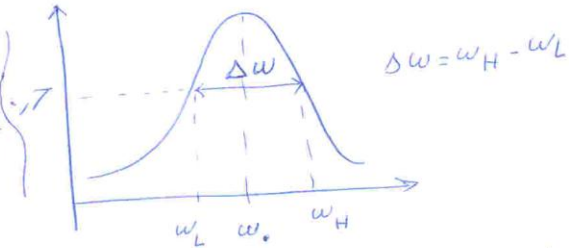
کنیم و به ازای  $\omega$  هایی که  $\frac{V_o}{V_i} = 0.7$  می شود معادله دینامیک آن را حل کنیم که در نهایت به رابطه  $BW = \omega_H - \omega_L = \frac{R}{L}$  خواهیم رسید.

حاصلی را به عنوان ضریب کیفیت و یا سلیکتیویتی را به صورت زیر بیان می کنیم:

$$Q = \frac{\omega_0}{\Delta\omega} = \frac{Z_L}{R} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

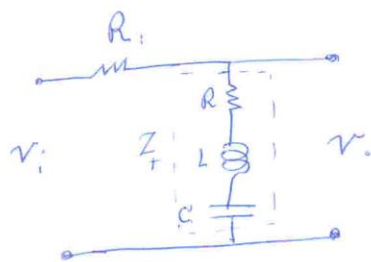
$$\Delta\omega = \frac{R}{L}$$

$$Q = \frac{\omega_0}{R/L} = \frac{L\omega_0}{R} = \frac{Z_L}{R}$$



که انتهای آن هم از طریق روابط  $Z_c = Z_L$  برای  $\omega_0$  و  $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$  به آسانی قابل دسترسی است.

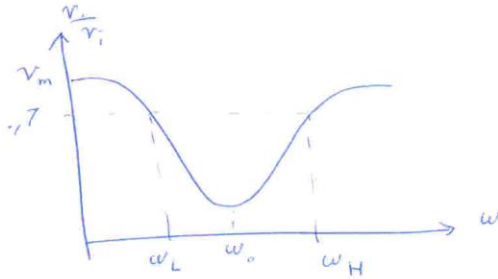
هرچه  $Q$  بزرگتر باشد نمودار خاصیت selectivity بیشتری دارد یعنی مدار قادر فرکانس مشخص تری رزونانس می کند به عبارتی  $\Delta\omega$  هرچه کوچکتر شود  $Q$  بزرگتر می شود و این یعنی فیلتر روی فرکانس مشخص  $\omega_0$  قادر به عبور باندهای خواهد بود. در رادیوکاری شبیه به این صورت می گیرد.



فیلتر میان گذار:

روابط حاکم بر آن دقیقاً با میان گذری است و فقط چون خروجی را  $Z_{t,t}$  از دو سیر  $Z_{t,t} = Z_{RLC}$  گرفته ایم پس چون در  $\omega$ ؛  $Z_{t,t}$  مینم می شود  
 با برابرین در  $\omega$  ولتاژ خروجی  $V_o = Z_{t,t} I$  نیز مینم می شود و برابر  
 با  $V_o|_{\omega} = RI$  خواهد شد (چرا؟)

و روابط حاکم بر آن:



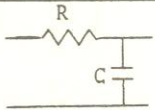
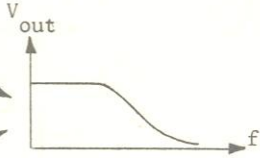
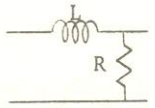
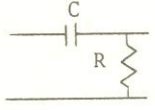
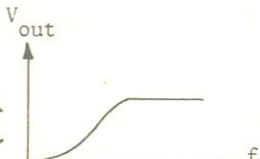
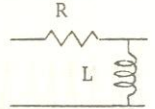
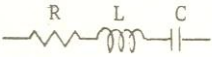
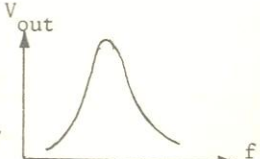
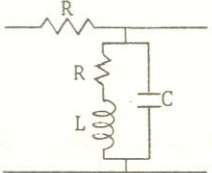
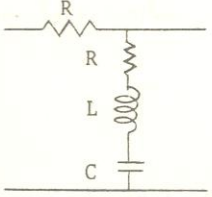

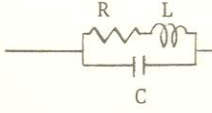
$$\omega_H - \omega_L = \Delta\omega = \frac{R}{L}$$

$$\omega_0 : Z_C = Z_L$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

$$Q = \frac{\omega_0}{\Delta\omega} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

در صفحه بعد مجموعه‌ای از فیلترها را به صورت یکجا مشاهده می کنید.

شکل فیلتر	نوع فیلتر	منحنی مشخصه
	پائین گذر	
	پائین گذر	
	بالگذر	
	بالگذر	
	میان گذر	
	میان گذر	
	میان نگذر	
	میان نگذر	