

$R_{ii}$  : جمع مقاومت‌های حلقه  $i$  ام  
 $R_{ij}$  : مقاومت‌های مشترک حلقه  $i$  ام و  $j$  ام

قضیه ۲ = اگر  $P_t = I^T R I$  را نسبت به  $I$  حداقل کنیم مقدار  $I$  که  $P_t$  را حداقل می‌کند همان جواب مسئله است.

قضیه ۳ = اگر مداری شامل مقاومت داشته باشیم که فقط با منبع ولتاژ  $V_s$  تغذیه شوند حال اگر ولتاژ را به دلخواه بین دو گره انتخاب کنیم در آن صورت:

$$|V_1| \ll |V_2|$$

قضیه ۴ = اگر مداری شامل مقاومت داشته باشیم که فقط با منبع جریان  $I_s$  تغذیه می‌شود حال اگر جریان شاخه  $k$  ام را  $I_k$  بنامیم آنالیز حساسیت در مدارهای الکتریکی =

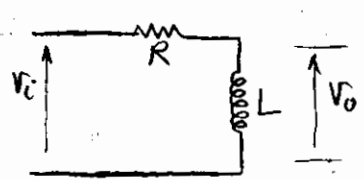
$$|dI_k| \ll |dI_s|$$

در مدارهای الکتریکی مثل بسیاری از سیستم‌های دیگر تغییراتی در پارامترها وجود دارد :

عوامل تغییرات : ۱- خطای ساخت در تولید ۲- شرایط محیطی ۳- کارکرد

آنالیز حساسیت : تابع تبدیل یک سیستم چه مقدار نسبت به تغییرات یکی پارامتر خاص ( $K$ ) حساس

$S_K^G = ?$  است ؟



$$G(s) = \frac{LS}{R + LS}$$

$S_R^G = ?$

مثال =

$$R' = R + \Delta R \leftarrow \text{مقاومت}$$

$$G' = G + \Delta G \leftarrow \text{کندوبند}$$

$$S_R^G = \frac{\Delta G}{\Delta R}$$

یک تعریف

راه کلی:

$$G' = \frac{LS}{R' + LS}$$

$$\Delta G = G' - G = \frac{LS}{(R + \Delta R) + LS} - \frac{LS}{R + LS} = \frac{-LS \Delta R}{(R + LS)(R + \Delta R + LS)}$$

$$\rightarrow \frac{\Delta G}{\Delta R} = \frac{-LS}{(R + LS)^2}$$

مثلاً اگر  $L = 1H$ ,  $R = 1\Omega$ ,  $S = j\omega$  آن گاه:

$$\frac{\Delta G}{\Delta R} = \frac{-j\omega}{(1 + j\omega)^2} = \frac{\omega}{\sqrt{2}} \angle -90^\circ - 2 \times 45^\circ$$

$$S_R^G \triangleq \frac{dG}{dR}$$

تعریف دوم:

$$S_R^G = \frac{-LS}{(R + LS)^2}$$

در مثال قبلی

$$S_K^G = \frac{\frac{\Delta G}{G}}{\frac{\Delta K}{K}}$$

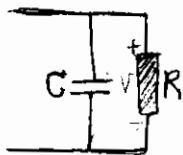
و یا اینکه

$$S_K^G = \frac{dG}{dK} \cdot \frac{K}{G}$$

فرمول اصلی:

برای وقوع که مقدار نا بیکی بار امتر صرف است حساسیت به صورت زیر تعریف می شود:

$$S_K^G = \frac{dG}{dK} \cdot \frac{K}{G}$$



$$Z_{eq} = \frac{\frac{R}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{R}{1 + j\omega RC}$$

مثال: اگر  $R$  کوچک باشد  $Z_{eq} \approx R$

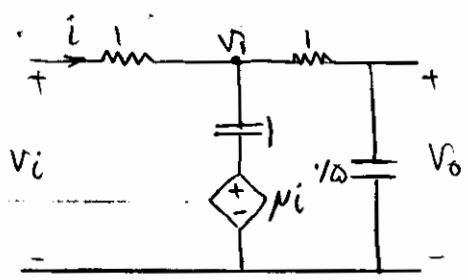
$$Z_{eq} = \frac{R}{1 + j\omega R}$$

اگر مثلاً  $C = 10^{-3}$  و  $\omega = 10^3$  آن گاه:

اگر قطب‌های تابع تبدیل یک سیستم را  $P_i$  و نامبر در این صورت حساسیت قطب  $P_i$  نسبت به تغییرات

$$S_{P_i}^{P_i} = \frac{\partial P_i}{\partial K} \cdot \frac{K}{P_i}$$

یک پارامتر:



مثال ۱- تابع تبدیل  $\frac{V_o(s)}{V_i(s)}$  را محاسبه کنید.

۲- حساسیت این تابع تبدیل نسبت به  $\mu$  چقدر است.

۳- به ازاء  $\mu=1$  قطب‌های و صفرهای تابع تبدیل را محاسبه و آن را رسم کنید.

۴- حساسیت قطب‌ها نسبت به  $\mu$  چقدر است؟

$$\begin{cases} \frac{V_1 - V_2}{1} + \frac{V_1 - \mu i}{1/s} + \frac{V_1 - V_o}{1} = 0 \\ \frac{V_o - V_1}{1} + \frac{V_o}{1/5} = 0 \end{cases}$$

$$i = V_2 - V_1$$

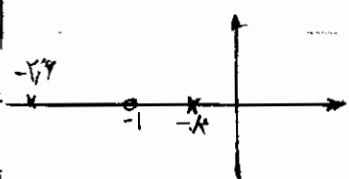
در روابط بالا  $V_1$  را حذف و  $\frac{V_o}{V_i}$  را محاسبه می‌کنیم.

$$G(s) = \frac{V_o}{V_i} = \frac{r(1 + \mu s)}{(\mu + 1)s^2 + r(\mu + 2)s + r}, \quad S_{\mu}^G = \frac{\partial G}{\partial \mu} \cdot \frac{\mu}{G}$$

$$S_{\mu}^G = \frac{rs[(\mu + 1)s^2 + r(\mu + 2)s + r] - (s^2 + rs)r(\mu + 1)}{[(\mu + 1)s^2 + r(\mu + 2)s + r]^2} \cdot \frac{\mu}{\frac{r(1 + \mu s)}{(\mu + 1)s^2 + r(\mu + 2)s + r}}$$

$$\rightarrow S_{\mu}^G = -1/3 \angle 150^\circ, 172^\circ \quad \text{به ازاء } s = j2, \mu = 2$$

$$\mu = 1 \rightarrow G(s) = \frac{r(1 + s)}{s^2 + 4s + 2} = \frac{s + 1}{s^2 + 4s + 2}$$



یک صفر در  $-1$  داریم و قطب در  $-1.5 \pm \sqrt{2.25 - 1}$

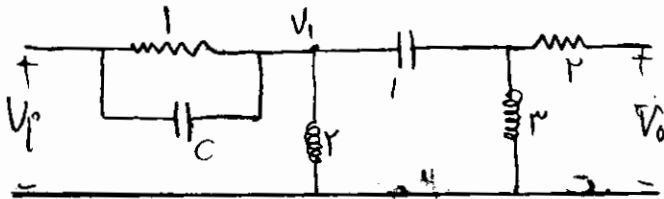
$$G(s) = \frac{r(1 + \mu s)}{(\mu + 1)s^2 + r(\mu + 2)s + r}$$

$$P_{1,2} = \frac{-(N+2) \pm \sqrt{N^2 + 2N + 4}}{1+N}$$

$$P_1 = \frac{-(N+2) + \sqrt{N^2 + 2N + 4}}{1+N}$$

$$P_2 = \frac{-(N+2) - \sqrt{N^2 + 2N + 4}}{1+N}$$

$$S_{\frac{P_i}{N}} = \frac{\partial P_i}{\partial N} \cdot \frac{N}{P_i}$$



مثال ۱ الف -  $G(s) = \frac{V_o}{V_I} = ?$

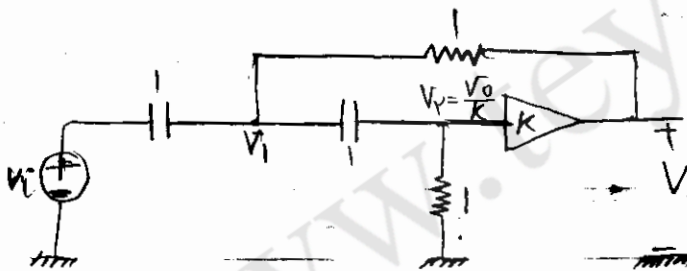
ب حساسیت  $G(s)$  نسبت به خازن

$$G = \frac{V_o}{V_I} = \frac{2(1+3s^2)(1+Cs)}{2(4Cs^2+4s+1)}$$

بارزتی چه قدر است؟ اصلاً لطفاً

$$S_c^G = \frac{\partial G}{\partial C} \cdot \frac{1}{G} = \frac{2s(1+3s^2)D - 4s \times 2(1+3s^2)(1+Cs)}{D^2} \times \frac{D}{2(1+3s^2)(1+Cs)} = \dots$$

مثال ۲ =



حساسیت قطبها نسبت به  $K = ?$   $V_o = K V_p$

$$\begin{cases} \frac{V_i - V_x}{1/s} + \frac{V_i - V_o/K}{1/s} + \frac{V_i - V_o}{1} = 0 \\ \frac{V_o/K - V_i}{1/s} + \frac{V_o/K}{1} = 0 \end{cases}$$

در دو رابطه مقابل  $V_x$  را

حذف می کنیم.

$$\rightarrow \frac{V_o}{V_I} = \frac{1}{s^2 + (2-K)s + 1}$$

$$P_{1,2} = \frac{-(2-K) \pm \sqrt{(2-K)^2 - 4}}{2}, \quad \begin{matrix} s = j\omega \\ K = 2 \end{matrix}$$

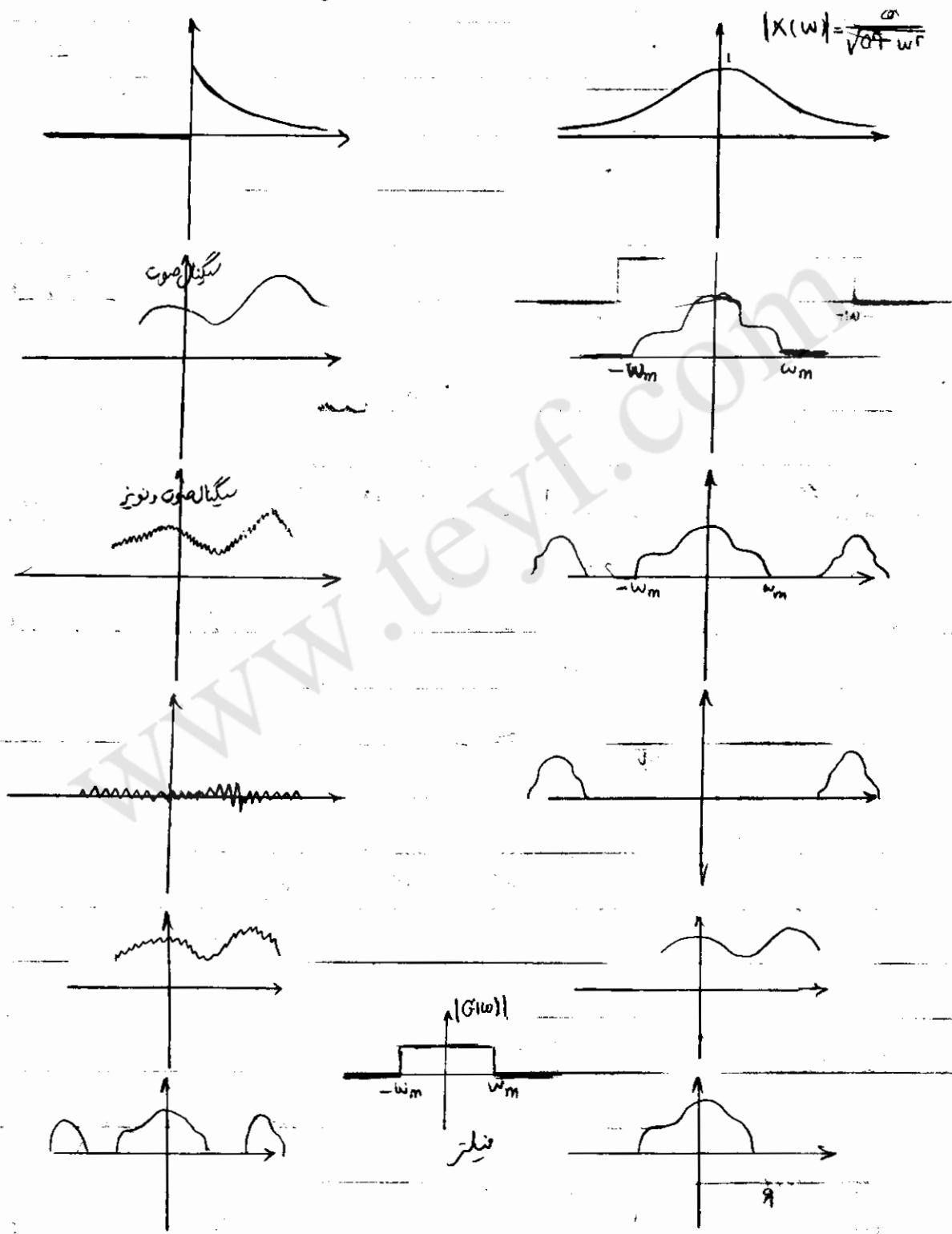
$$S_{P_1}^K = 1, 104 \angle -9^\circ$$

$$S_{P_2}^K = 1, 104 \angle 9^\circ$$

فیلتر: یعنی جدا کردن بعضی فرکانسهای خاص از یک سیگنال  $X(t) \rightarrow X(\omega)$

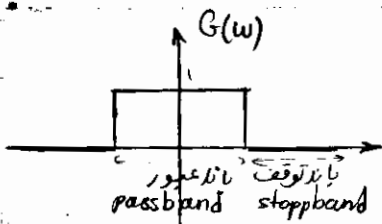
$e^{-at} u(t) \rightarrow X(\omega) = \frac{a}{a + j\omega}$

$|X(\omega)| = \frac{a}{\sqrt{a^2 + \omega^2}}$

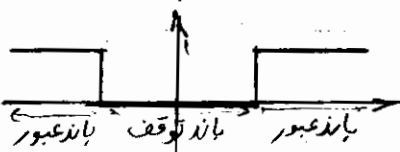


فیلترها چند نوع هستند:

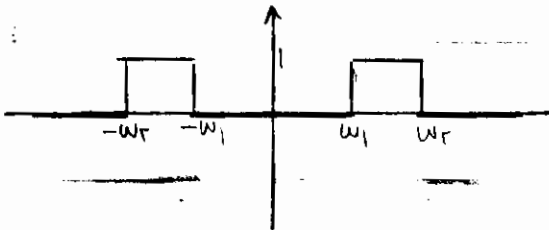
۱- فیلتر پاشن گذر:



۲- فیلتر بالاگذر:



۳- فیلتر میان گذر:

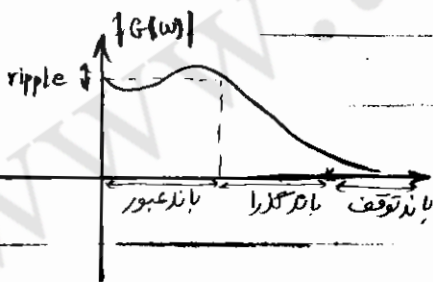


کار فیلتر به همان سادگی مثال قبل نیست چون

است

۱- فرکانسهای سیگنال و نویز هم پوشانی دارند ۲- ساخت سیستمی با مشخصات گفته شده غیر ممکن

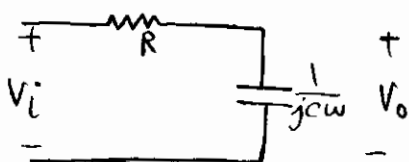
مثال از فیلتر غیر ایده آل:



هدف از طراحی فیلتر: ساخت یک مدار الکتریکی به فرقی که  $|G(w)|$  آن را حد ممکن به فیلتر ایده آل نزدیک باشد

(به عبارت دیگر باند گذر و ripple کم باشد).

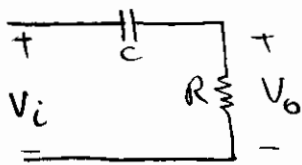
مثال از فیلتر غیر ایده آل (یک مدار RC):



$G_1(s)$

مثال:

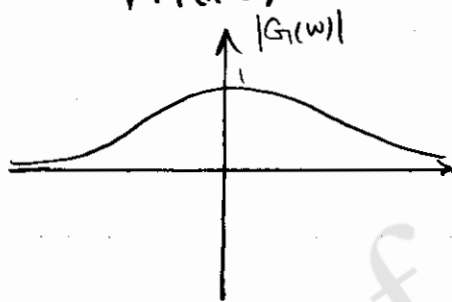




$G_v(s)$  مثال ۲

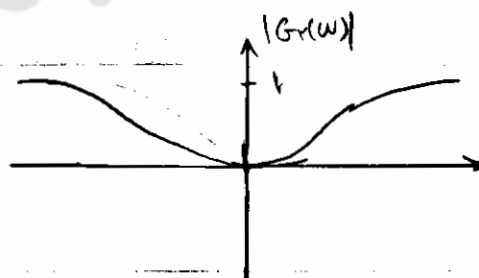
$$G_v(s) = \frac{R}{R + \frac{1}{Cs}} = \frac{RCs}{1 + RCs}, \quad G_i(s) = \frac{\frac{1}{Cs}}{R + \frac{1}{Cs}} = \frac{1}{1 + RCs}$$

$$|G_i(\omega)| = \left| \frac{1}{1 + jRC\omega} \right| = \frac{1}{\sqrt{1 + (RC\omega)^2}}$$



یک مدار RC به شکل مثال ۱ یک فیلتر یا کم‌گذر غیرایده آل است.

$$|G_v(\omega)| = \frac{RC\omega}{\sqrt{1 + (RC\omega)^2}}$$



$$|G(j\omega)|^2 = G(s) \cdot G(-s) \Big|_{s=j\omega}$$

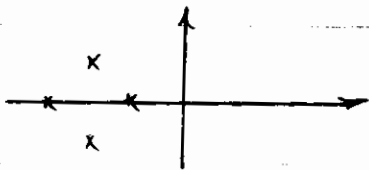
$$G(s) = \frac{1}{s+1}$$

مثال :

$$\rightarrow G(j\omega) = \frac{1}{j\omega+1}, \quad |G(j\omega)|^2 = \frac{1}{\omega^2+1}$$

$$G(s) \cdot G(-s) \Big|_{s=j\omega} = \frac{1}{1+s} \cdot \frac{1}{1-s} \Big|_{s=j\omega} = \frac{1}{1-s^2} \Big|_{s=j\omega} = \frac{1}{1+\omega^2}$$

نکته: اگر قطبهای  $G(s)$  به فرم زیر باشد



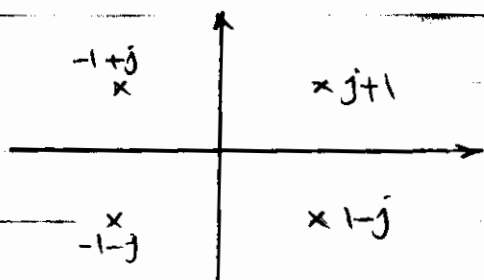
در آن صورت قطبهای  $H(s) = G(s) \cdot G(-s)$  به صورت زیر است.



$$G(s) = \frac{1}{s^2 + 1s + 2}$$

مثال :

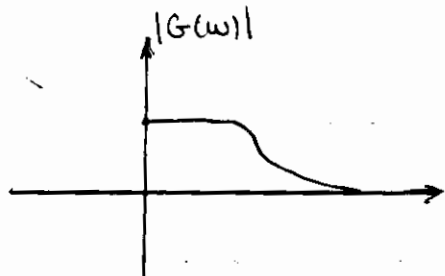
قطبهای  $G(s)$



قطبهای  $H(s) = G(s) \cdot G(-s)$

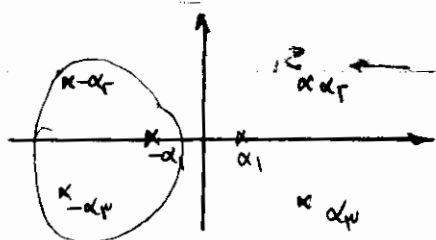


الگوریتم کلی طراحی یک فیلتر با معلوم بودن  $|G(\omega)|$ :



$$G(s) = K \frac{1}{a_n s^n + \dots + a_1 s + 1}$$

$$G(s) \cdot G(-s) = |G(j\omega)|^2 \Big|_{\omega = \frac{s}{j}} \quad -1$$



۲- قطبهای  $G(s) \cdot G(-s)$  را معلومی کنیم

$$G(s) = K \frac{1}{(s + \alpha_1)(s + \alpha_2)(s + \alpha_3) + \dots} \quad -3$$

$$|G_n(j\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \omega^{2n}}$$

دو پیشنهاد  $\leftarrow$  ۱- Butterworth

$$|G_n(j\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \epsilon^2 C_n^2(\omega)} \quad 0 < \epsilon < 1$$

۲- chebychev

نکته:  $n = 1, 2, 3, \dots$  را هر چه قدر بیشتر کنیم درجه فیلتر بالایی رود و در نتیجه

ساخت و کار با آن مشکل تر است. ولی در عوض فیلتر به سمت فیلتر ایده آل نزدیکتری شود.

طراحی فیلتر Butterworth:

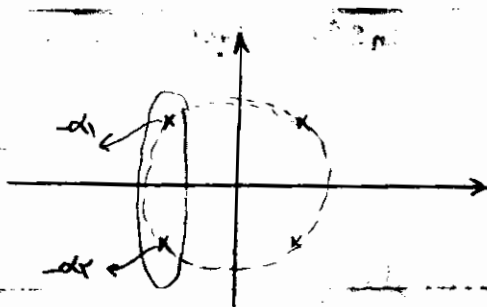
۱- روی پیچیدگی مدار فیلتر ( $n$ ) تصمیمی بگیریم. (مثال:  $n=2$ )

۲- قراری دهیم:  $|G(\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \omega^{2n}}$

۳- بجای  $\omega$ ،  $\frac{s}{j}$  می گذاریم،  $H(s) = G(s) \cdot G(-s)$ ، رابطه می آوریم:

$$H(s) = G(s) \cdot G(-s) = \frac{1}{1 + (\frac{s}{j})^2} = \frac{1}{1 + s^2}$$

۴- قطبهای  $H(s)$  را محاسبه می کنیم:



$$1 + s^2 = 0 \rightarrow s^2 = -1$$

$$\rightarrow s_1, s_2, s_3, s_4$$

$$G(s) = \frac{1}{(s + \alpha_1)(s + \alpha_2)} =$$

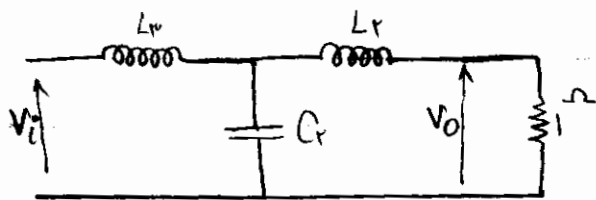
| n | G(s)                                     | جدول فیلتر Butterworth |
|---|--|------------------------|
| 1 | $\frac{1}{s+1}$                          |                        |
| 2 | $\frac{1}{s^2+1}$                        |                        |
| 3 | $\frac{1}{s^3+2s^2+s+1}$                 |                        |
| 4 | $\frac{1}{s^4+2.4s^3+2.4s^2+s+1}$        |                        |
| 5 | $\frac{1}{s^5+3.2s^4+5.6s^3+5.6s^2+s+1}$ |                        |

سنتز فیلتر:

$$G_p(s) = \frac{1}{s^3 + 2s^2 + s + 1}$$

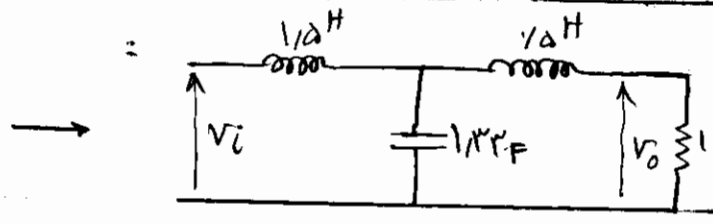
n = 3

مثال:



$$G_p(s) = \frac{1}{s^3 L_p L_r C_r + s^2 L_p C_r + s(L_r + L_p) + 1}$$

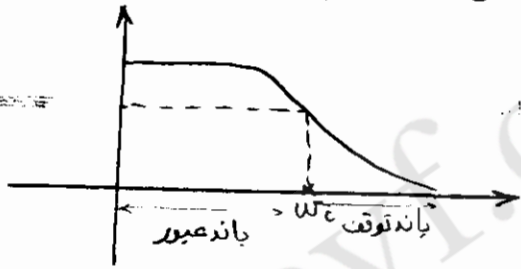
$$\begin{cases} L_p L_r C_r = 1 \\ L_r C_r = 2 \\ L_r + L_p = 2 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} L_r = 1.5 \\ L_p = 0.5 \\ C_r = 1.33 \end{cases}$$



نوکنه:

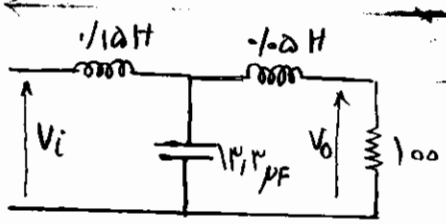
۱- مقدار مقاومت  $R_L$  اهمی ممکن است مقداری مخالف باشد.

۲- فرکانس قطع  $(\omega_c)$  در مدارهای بالا (رادیان بر ثانیه) است.



در یک طراحی فیلتر اگر  $R_L$  و  $\omega_c$  معلوم باشند، در آن صورت عناصر مدار بدست آمده باید به

- شکل زیر تغییر نمایند:
- مقاومت  $R_L$   $\rightarrow R_L$
  - $L_i$   $\rightarrow L_i \times \frac{R_L}{\omega_c}$
  - $C_i$   $\rightarrow C_i \times \frac{1}{R_L \cdot \omega_c}$



به عنوان مثال اگر  $R_L = 100$  و  $\omega_c = 1000$  آن گاه:

تمرین از فیلتر Butterworth می‌خواهیم یک فیلتر پائین گذر با فاکتور  $\omega_c = 10^4$  بسازیم و قریب

است این فیلتر به بار  $R_L = 500$  متصل گردد. درجه فیلتر را ۴ بگیرد. مدار لازم را رسم کنید.

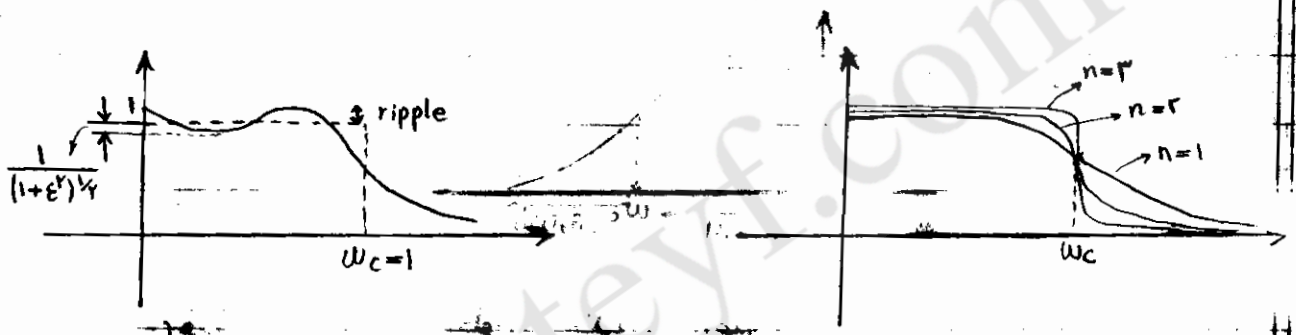
$$|G(\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \epsilon^2 C_n(j\omega)^2}$$

فیلتر chebychev

| n | $C_n(j\omega)$                      |
|---|-------------------------------------|
| 1 | $\omega$                            |
| 2 | $2\omega^2 - 1$                     |
| 3 | $4\omega^3 - 3\omega$               |
| 4 | $8\omega^4 - 8\omega^2 + 1$         |
| 5 | $16\omega^5 - 20\omega^3 + 5\omega$ |

جدول  $C_n(j\omega)$

فیلتر Butterworth = ریختار = فیلتر chebychev



محاسبه  $G(s)$  از روی  $|G_n(j\omega)|^2$

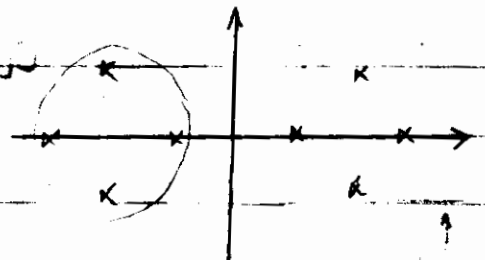
تعمیر

قطبهای  $H(s) = G(s) \cdot G(-s)$  از رابطه زیر قابل محاسبه است:

$$s = \sin a \sinh b + j \cos a \cosh b$$

$$b = \frac{1}{n} \sinh^{-1} \frac{1}{\epsilon}$$

$$a = \pm \frac{\pi}{n}, \pm \frac{3\pi}{n}, \pm \frac{5\pi}{n}, \dots$$



مثال: می خواهیم یک فیلتر chebychev با مشخصات زیر بسازیم:

$$\epsilon = 10 \quad \omega_c = 1 \text{ rad/s} \quad R_L = 4 \quad n = 2$$

۱۲ - ۱۱ - ۱۰ - ۹  
۱۳ - ۱۲ - ۱۱ - ۱۰ - ۹  
۱۷ - ۱۶ - ۱۵ - ۱۴ - ۱۳

$$\rightarrow |G_r(j\omega)| = \frac{1}{1 + \gamma \alpha (\gamma \omega^2 - 1)}$$

$$\rightarrow b = \frac{1}{\gamma} \sinh^{-1} \frac{1}{\gamma \alpha} = \frac{1}{\sqrt{17}} \quad , \quad a = \pm \frac{\pi}{\gamma} \quad , \quad \pm \frac{\pi \eta}{\gamma}$$

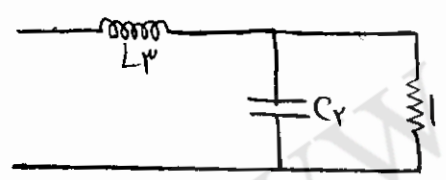
$$\rightarrow S_1 = \sin \frac{\pi}{\gamma} \sinh \frac{1}{\sqrt{17}} + j \cos \frac{\pi}{\gamma} \cosh \left( \frac{1}{\sqrt{17}} \right) = \frac{1}{\sqrt{17}} + j \frac{1}{199}$$

$$S_2 = \frac{1}{\sqrt{17}} - j \frac{1}{199} \quad , \quad S_3 = -\frac{1}{\sqrt{17}} + j \frac{1}{199}$$

$$S_4 = -\frac{1}{\sqrt{17}} - j \frac{1}{199}$$

$$\rightarrow G(s) = \frac{1}{(s + \frac{1}{\sqrt{17}} + j \frac{1}{199})(s + \frac{1}{\sqrt{17}} - j \frac{1}{199})} = \frac{1}{s^2 + \frac{1}{199} s + 1}$$

$$= \frac{1/11}{1/199 s^2 + 1/199 s + 1}$$



$$G(s) = \frac{1}{L_p C_r s^2 + L_p s + 1}$$

$$\begin{cases} L_p C_r = 1/199 \\ L_p = 1/199 \end{cases} \rightarrow \begin{cases} L_p = 1/199 \\ C_r = 1/11 \end{cases}$$

$$\frac{1/199 \times 400}{1/199} = 0.479 \text{ H}$$

