

ELT 061 – Dispositivos e Circuitos Eletrônicos Básicos

Projeto de Filtros Analógicos

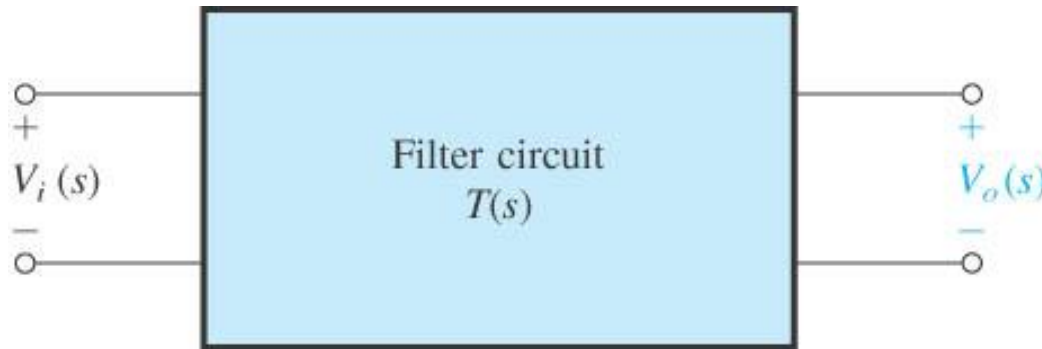
Referência:

- Microeletrônica 5 edição - Capítulo 12
Sedra Smith,
- Microelectrónica, Vol II - Capítulo 16, 2 edição.
Jacob Millman – Arvin Grabel



DEPARTAMENTO DE ENGENHARIA ELETRÔNICA
UNIVERSIDADE FEDERAL DE MINAS GERAIS

Função de transferência de Filtros

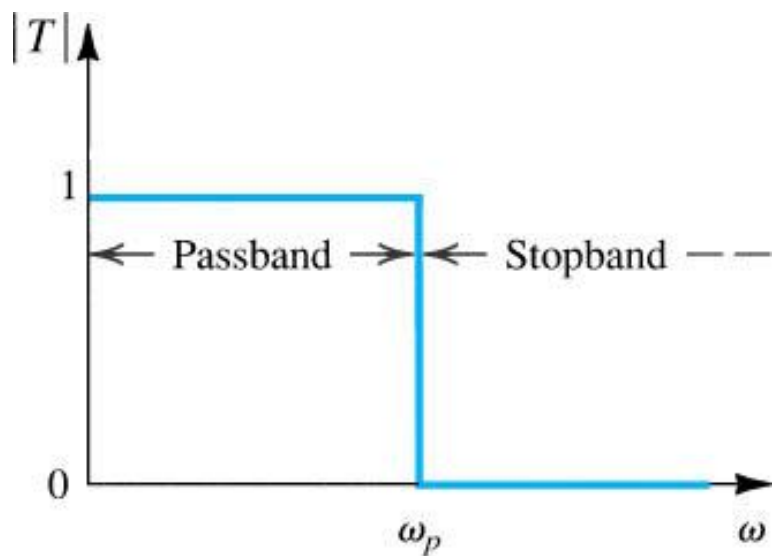


$$T(s) \equiv \frac{V_o(s)}{V_i(s)}$$

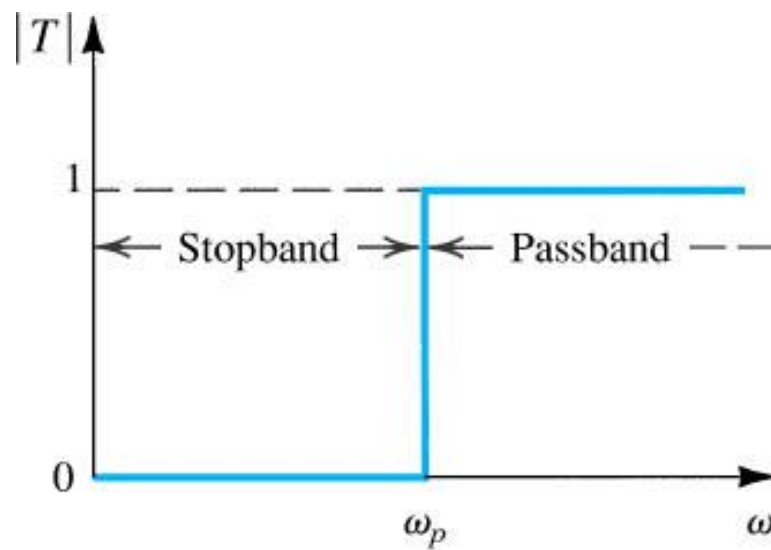
Regime permanente senoidal : $\frac{V_o(j\omega)}{V_i(j\omega)} = |T(j\omega)|e^{j\phi(\omega)}$

Função de atenuação : $A(\omega) \equiv -20 \log |T(j\omega)|, dB$

Tipos de Filtros

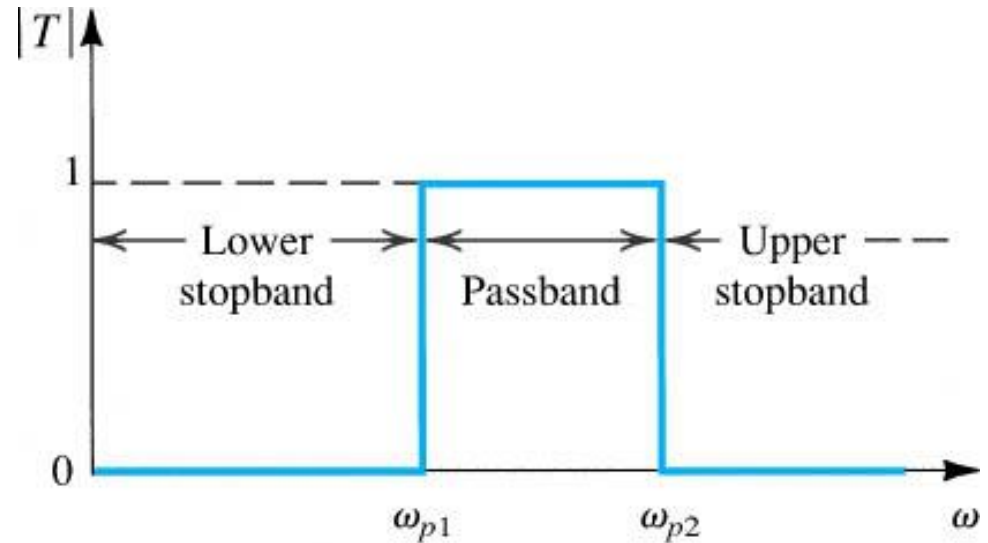


(a) Low-pass (LP)

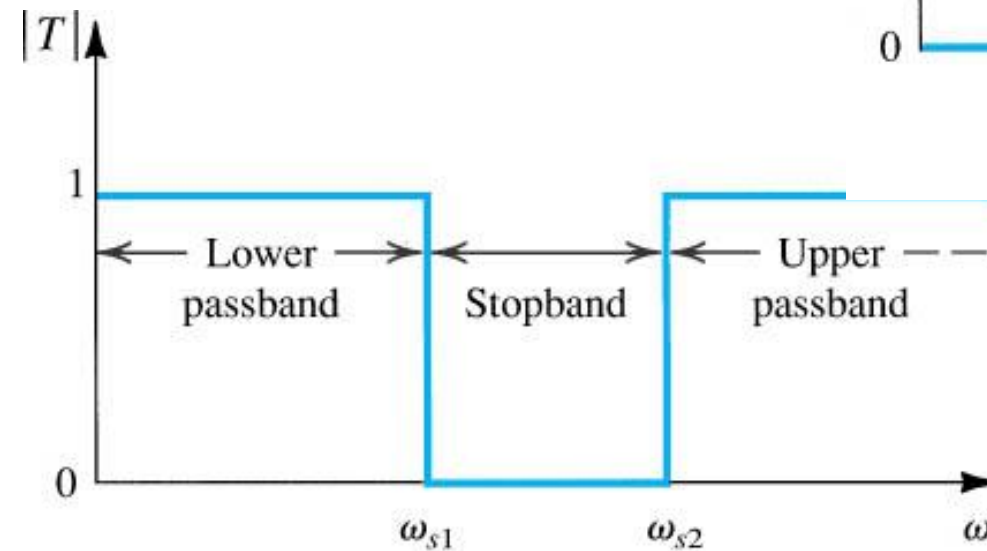


(b) High-pass (HP)

Tipos de Filtros



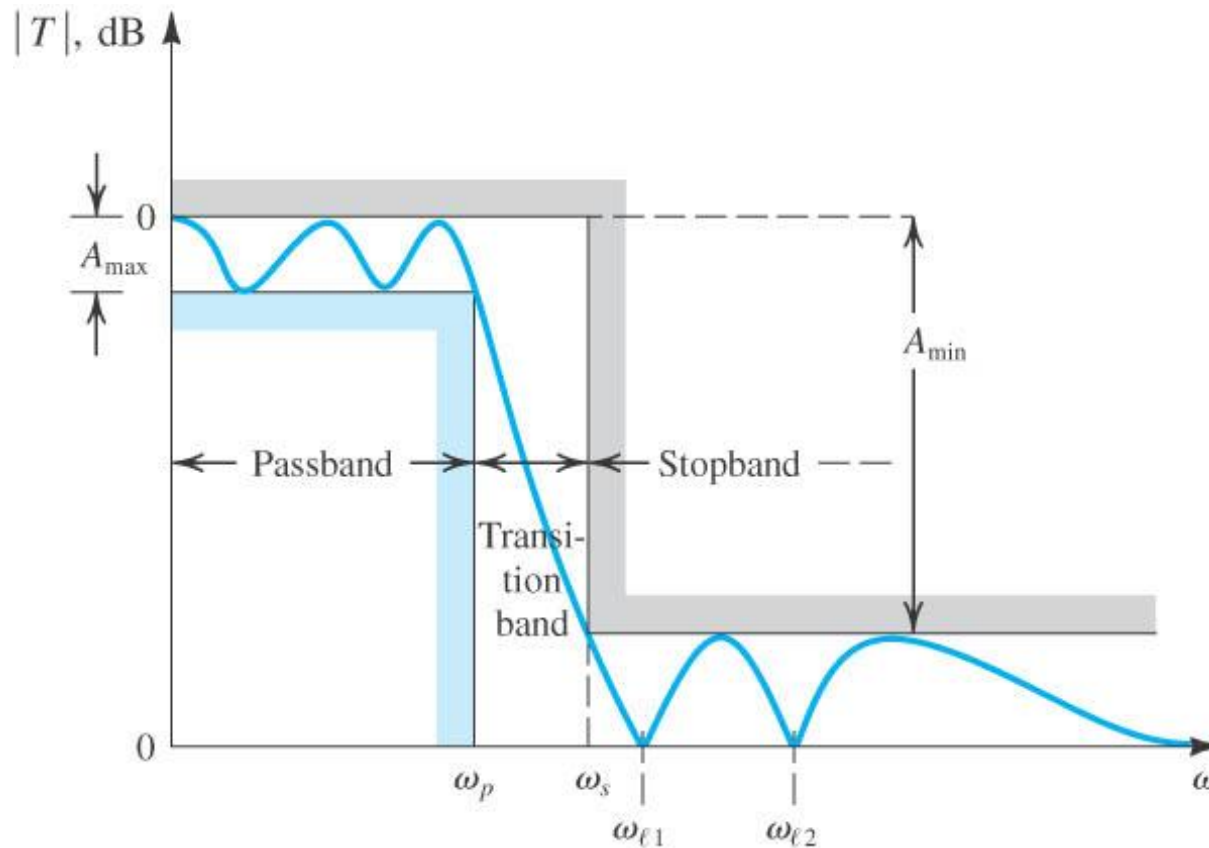
(c) Bandpass (BP)



(d) Bandstop (BS)

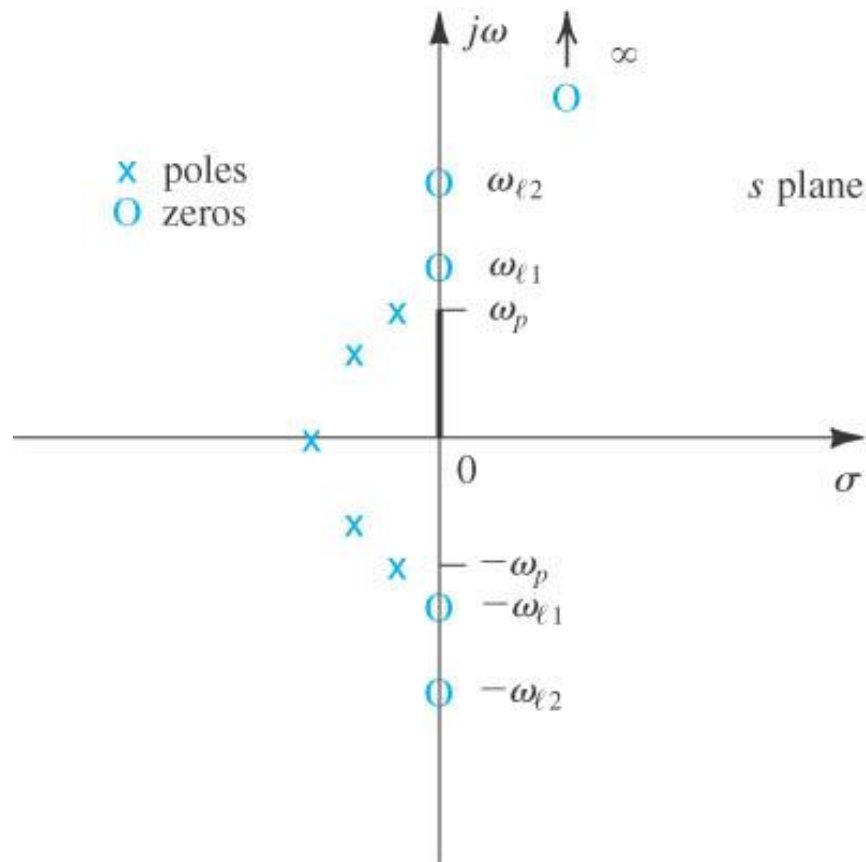
Função de transferência de filtros

$$T(s) = \frac{a_M (s - z_1)(s - z_2) \dots (s - z_M)}{(s - p_1)(s - p_2) \dots (s - p_N)}$$

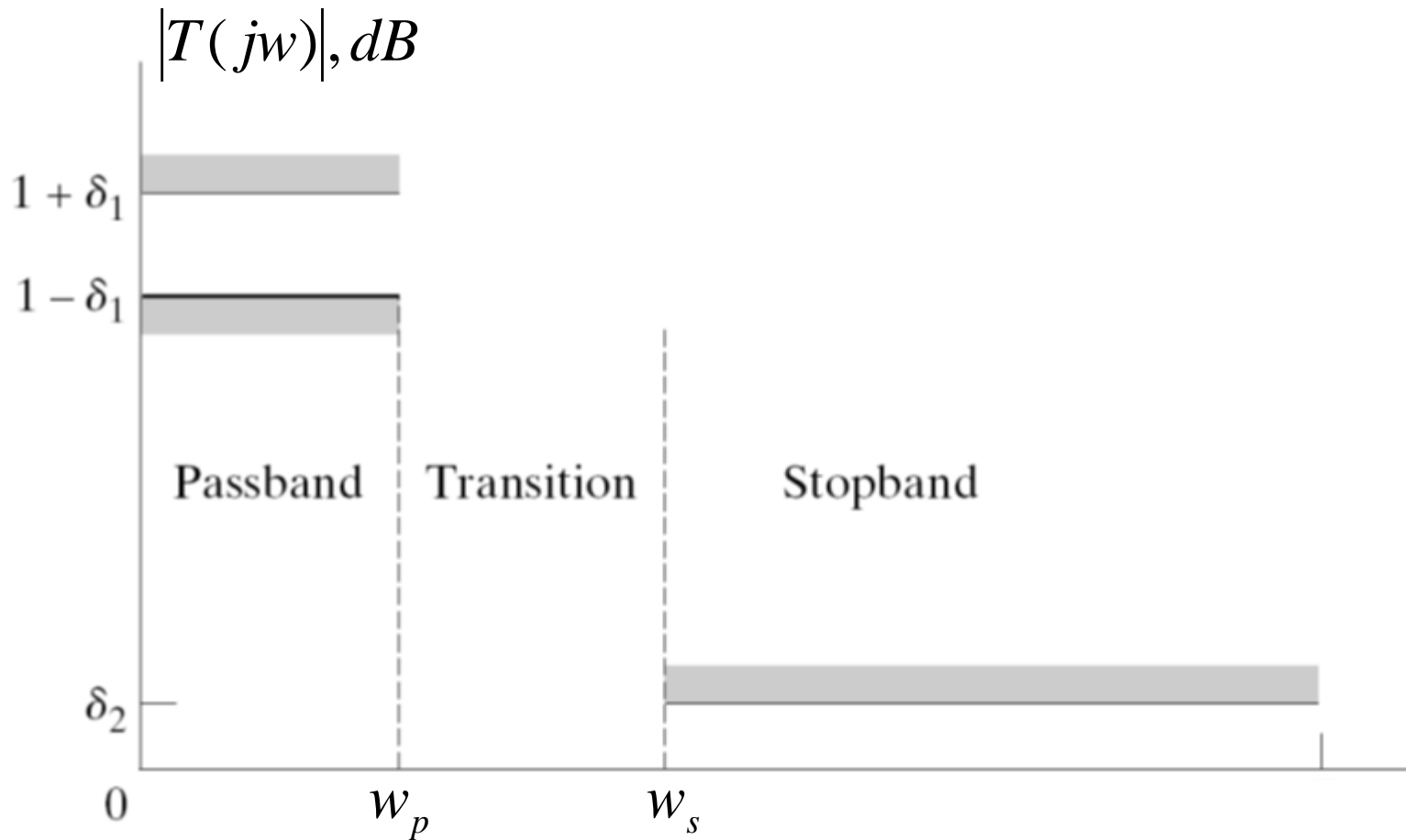


Função de transferência de filtros

$$T(s) = \frac{a_M (s^2 + w_{l1})(s^2 + w_{l2})}{s^5 + b_4 s^4 + b_3 s^3 + b_2 s^2 + b_1 s + b_0}$$



Gabarito do Filtro



Aproximações de Filtros

- Aproximação de Butterworth
- Aproximação de Chebyshev
- Aproximação elíptica
- Aproximação de Bessel

Aproximação de Butterworth

$$T(s) = \frac{H_o}{B(s)}$$

$$|T(jw)|^2 = \frac{1}{1 + \left(\frac{w}{w_p}\right)^{2N}}$$

Onde: $w_p \Rightarrow$ frequência de corte
 $N \Rightarrow$ Orden do polinómio

$$|T(j\omega)| = 1 \quad \omega = 0 \text{ rad/s}$$

$$|T(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{2}} \quad \omega = \omega_p \text{ rad/s}$$

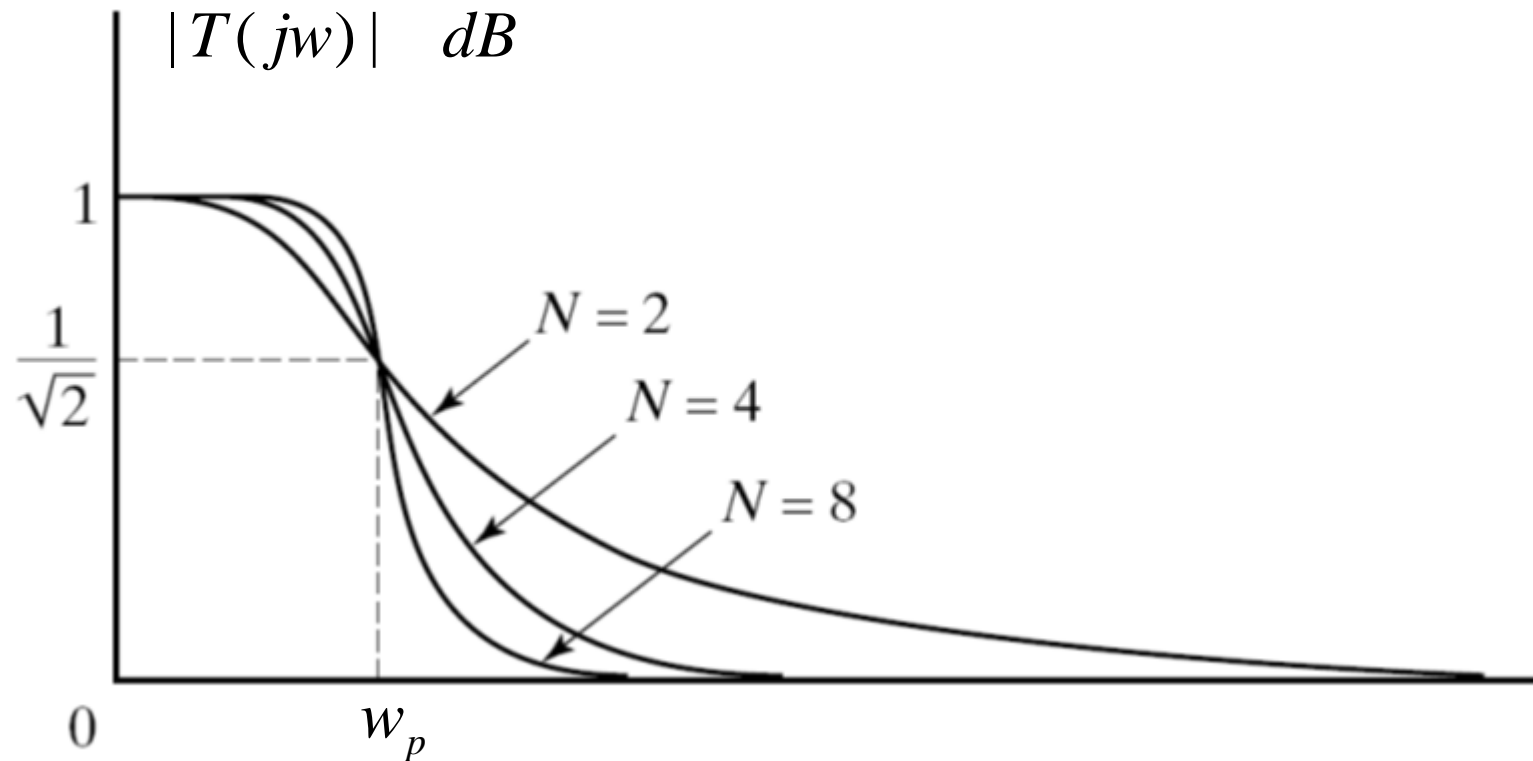
Para obter uma atenuação de M dB na frequência ω_s a ordem do filtro é:

$$N = \frac{\log_{10}(10^{-(M_{dB}/10)} - 1)}{2 \log_{10}\left(\frac{\omega_s}{\omega_p}\right)}$$

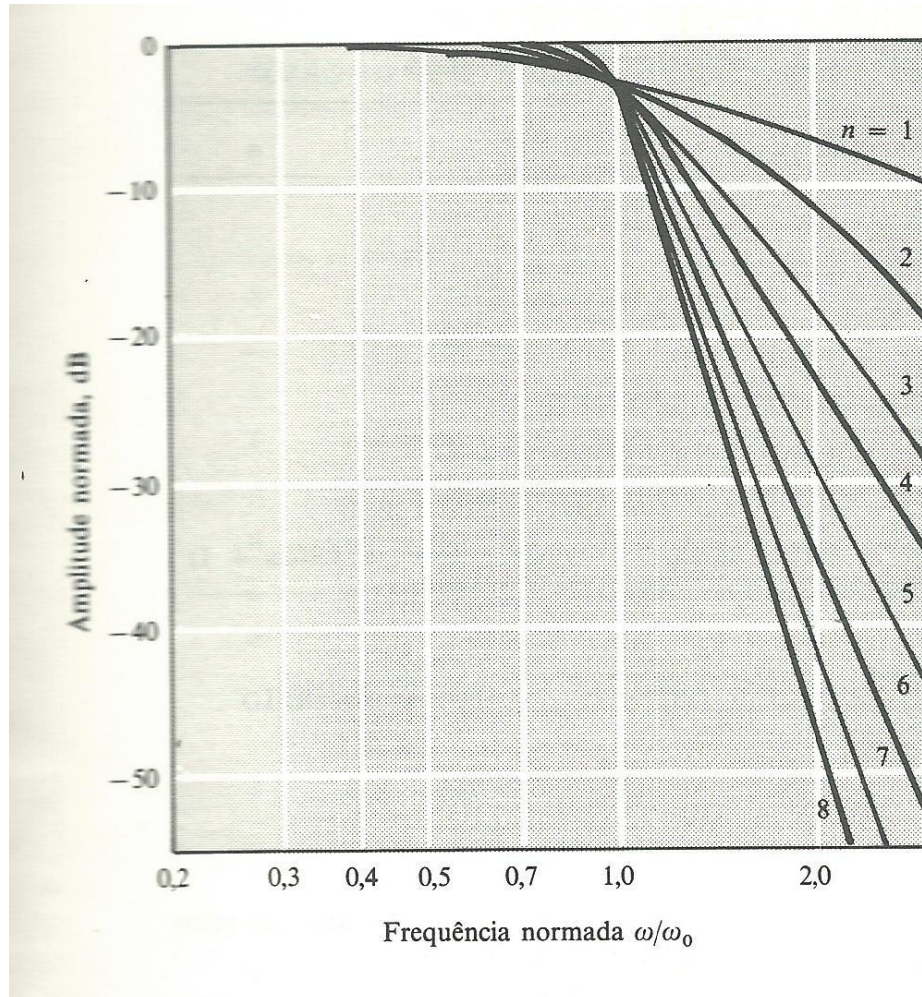
Polinomio de Butterworth normalizados

n	Polinomio $B_n(s)$
1	$(s + 1)$
2	$(s^2 + 1,414s + 1)$
3	$(s + 1)(s^2 + s + 1)$
4	$(s^2 + 0,765s + 1)(s^2 + 1,848s + 1)$
5	$(s + 1)(s^2 + 0,618s + 1)(s^2 + 1,618s + 1)$
6	$(s^2 + 0,518s + 1)(s^2 + 1,414s + 1)(s^2 + 1,932s + 1)$
7	$(s + 1)(s^2 + 0,445s + 1)(s^2 + 1,247s + 1)(s^2 + 1,802s + 1)$
8	$(s^2 + 0,390s + 1)(s^2 + 1,111s + 1)(s^2 + 1,663s + 1)(s^2 + 1,962s + 1)$

Aproximação de Butterworth



Aproximação de Butterworth



Pafnuty Lvovich Chebyshev – 1821 - 1894



Matemático russo da Universidade de São Petersburgo nascido em Okatovo, pequena cidade a oeste de Moscou, de notáveis descobertas no estudo do cálculo avançado e da matemática aplicada.

Aproximação de Chebyshev – Tipo 1

$$|H(j\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \varepsilon^2 C_n^2\left(\frac{\omega}{\omega_p}\right)} \quad 0 < \varepsilon < 1$$

$$C_n\left(\frac{\omega}{\omega_p}\right) = \cos\left(N \arccos\left(\frac{\omega}{\omega_p}\right)\right), \quad 0 \leq \frac{\omega}{\omega_p} \leq 1$$

$$C_n\left(\frac{\omega}{\omega_p}\right) = \cosh\left(N \operatorname{arccosh}\left(\frac{\omega}{\omega_p}\right)\right), \quad \frac{\omega}{\omega_p} \geq 1$$

Propriedades

$$1. T(j0) = \frac{1}{\sqrt{1 + \varepsilon^2}} \quad \text{para } n \text{ par}$$

$$2. T(j0) = 1 \quad \text{para } n \text{ ímpar}$$

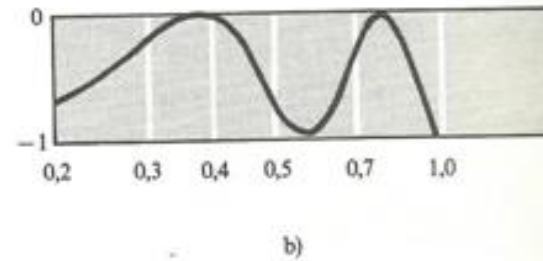
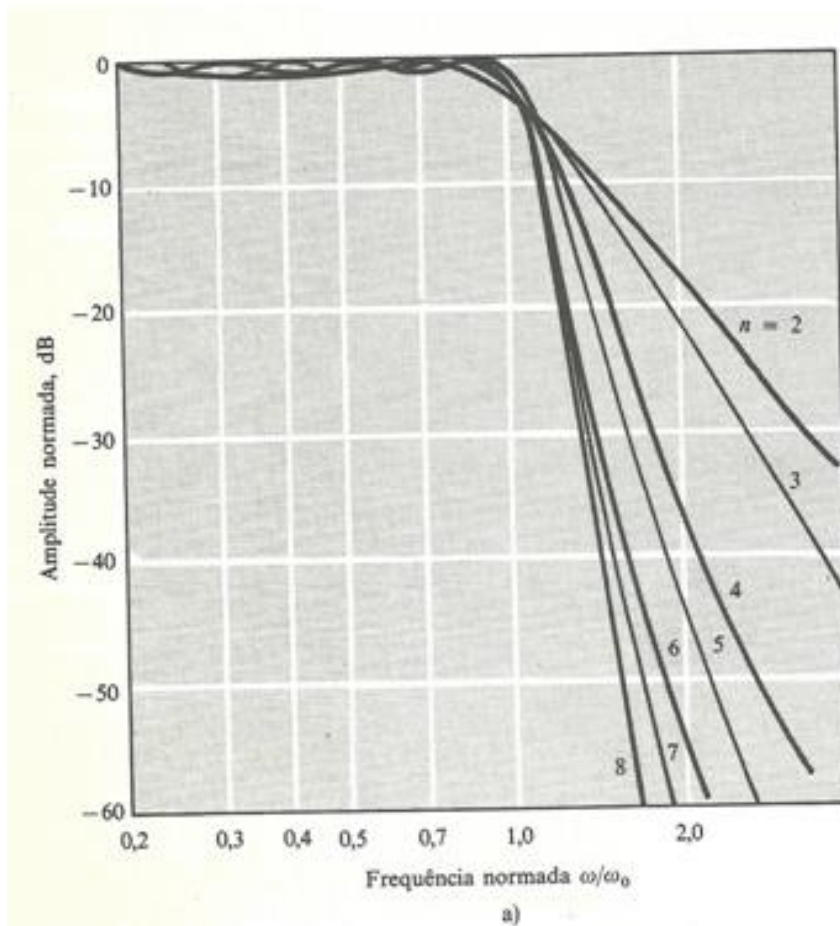
$$3. T(j\omega_p) = \frac{1}{\sqrt{1 + \varepsilon^2}}$$

$$r_{db} = 10\log_{10}(1 + \varepsilon^2)$$

Polinômios de Chebyshev normalizados

n	<i>Factores de polinômios de filtros de Chebyshev</i>
Ondulação de 0,5 dB ($\epsilon = 0,3493$)	
1	$s + 2,863$
2	$s^2 + 1,425s + 1,516$
3	$(s + 0,626)(s^2 + 0,626s + 1,142)$
4	$(s^2 + 0,351s + 1,064)(s^2 + 0,845s + 0,356)$
5	$(s + 0,362)(s^2 + 0,224s + 1,036)(s^2 + 0,586s + 0,477)$
6	$(s^2 + 0,1554s + 1,024)(s^2 + 0,4142s + 0,5475)(s^2 + 0,5796s + 0,157)$
7	$(s + 0,2562)(s^2 + 0,1014s + 1,015)(s^2 + 0,3194s + 0,6657)(s^2 + 0,4616s + 0,2539)$
8	$(s^2 + 0,0872s + 1,012)(s^2 + 0,2484s + 0,7413)(s^2 + 0,3718s + 0,3872)(s^2 + 0,4386s + 0,08805)$
Ondulação de 1,0 dB ($\epsilon = 0,5089$)	
1	$s + 1,965$
2	$s^2 + 1,098s + 1,103$
3	$(s + 0,494)(s^2 + 0,494s + 0,994)$
4	$(s^2 + 0,279s + 0,987)(s^2 + 0,674s + 0,279)$
5	$(s + 0,289)(s^2 + 0,179s + 0,988)(s^2 + 0,468s + 0,429)$
6	$(s^2 + 0,1244s + 0,9907)(s^2 + 0,3398s + 0,5577)(s^2 + 0,4642s + 0,1247)$
7	$(s + 0,2054)(s^2 + 0,0914s + 0,9927)(s^2 + 0,2562s + 0,6535)(s^2 + 0,3702s + 0,2304)$
8	$(s^2 + 0,07s + 0,9942)(s^2 + 0,1994s + 0,7236)(s^2 + 0,2994s + 0,3408)(s^2 + 0,3518s + 0,00702)$

Filtro Protótipo de Tchebyshev – Tipo 1



Projeto de um Filtro de Chebyshev 1

- Dado o ripple máximo admissível calcula-se ε .
- Para cada frequência w_s do gabarito calcula-se o valor do polinômio $C_n(w_s/w_p)$ que garante a atenuação mínima M_s (db).

$$C_n\left(\frac{w_s}{w_p}\right) = \sqrt{\frac{10^{\frac{|M_s|}{10}} - 1}{\varepsilon^2}}$$

- Calcula-se a ordem do polinômio de Chebychev que atenda a todas as especificações simultaneamente.

$$N = \frac{\cosh^{-1}[C_n(\frac{w_s}{w_p})]}{\cosh^{-1}(\frac{w_s}{w_p})}$$

Transformação Final

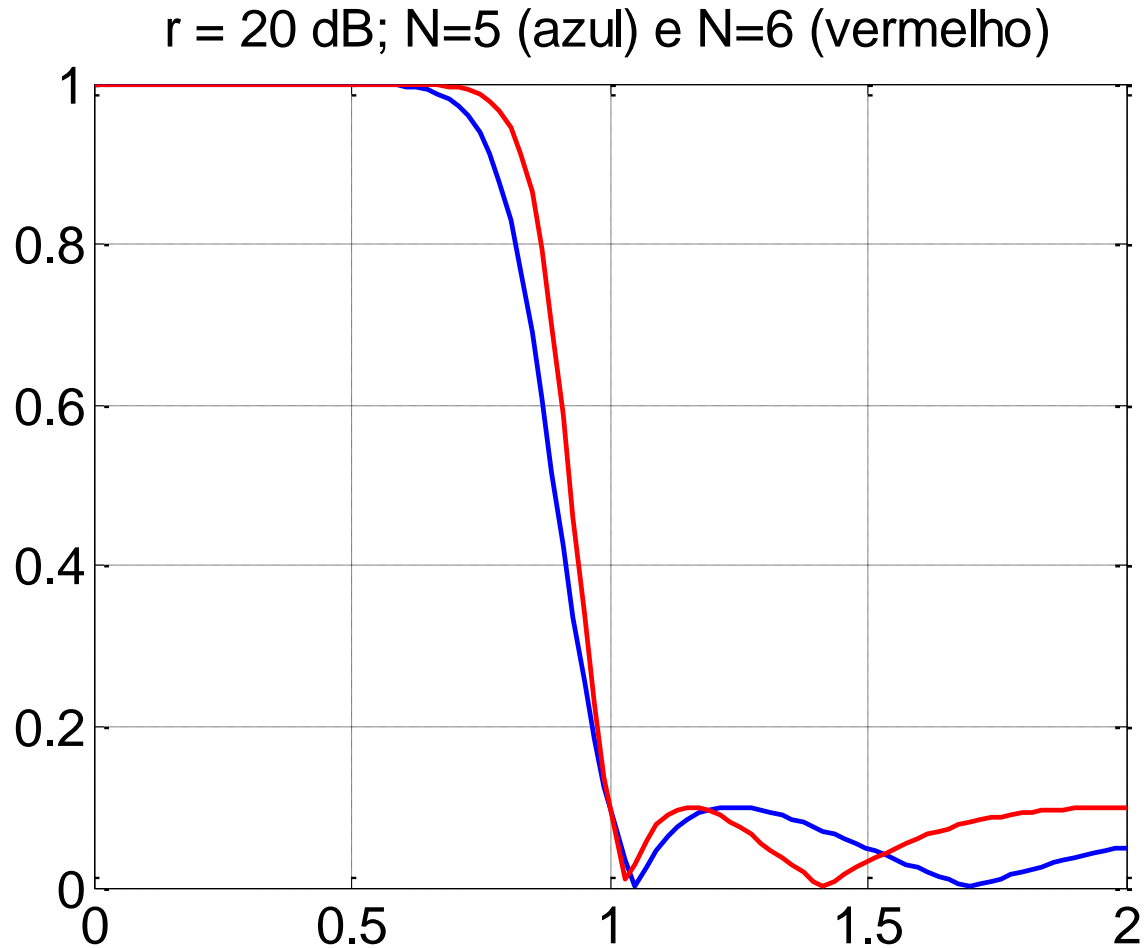
$\omega_0 = \sqrt{\omega_H \omega_L}$ - frequência central

$B = \omega_H - \omega_L$ - faixa de passagem

ω_p = frequência de corte

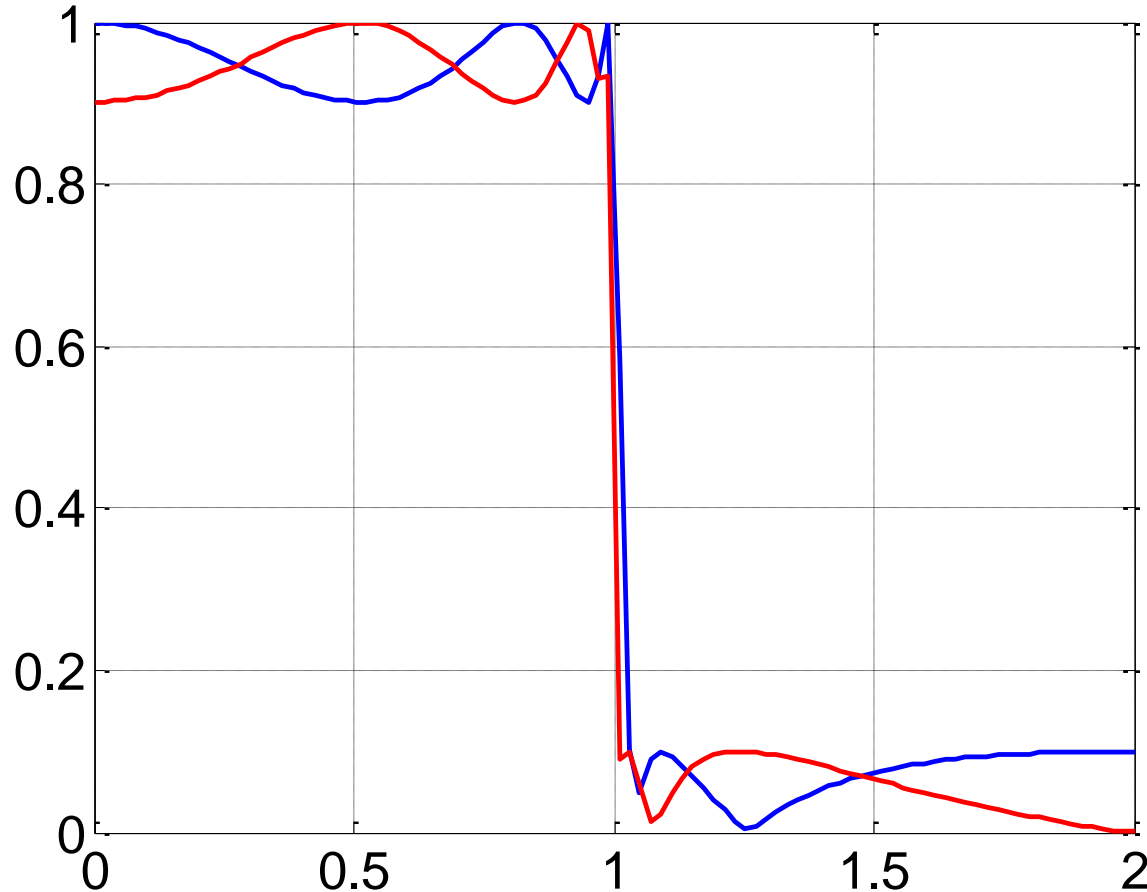
	Substituir s por ...
Passa Baixas	$\frac{s}{\omega_p}$
Passa Altas	$\frac{\omega_p}{s}$
Passa Faixa	$\frac{s^2 - \omega_0^2}{Bs}$
Corta Faixa	$\frac{Bs}{\omega_0^2 - s^2}$

Filtro Protótipo de Tchebyshev – Tipo 2



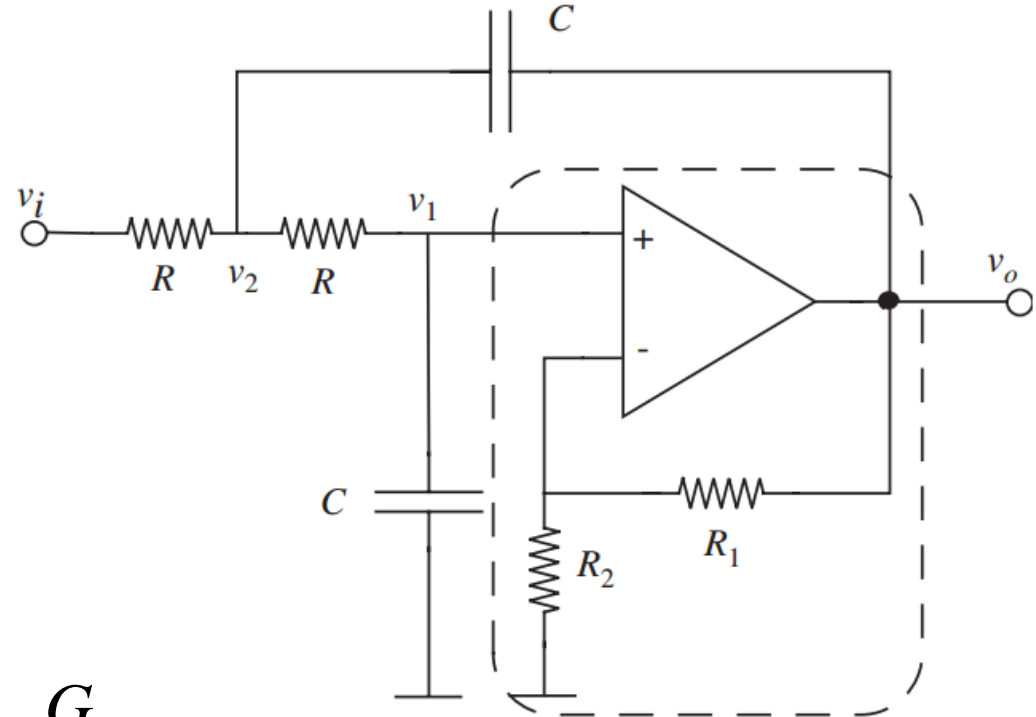
Aproximação Elíptica

$R_p = 0,9 \text{ dB}$; $R_s = 20 \text{ dB}$; $N=5$ (azul) e $N=6$ (vermelho)



Configuração Sallen Key

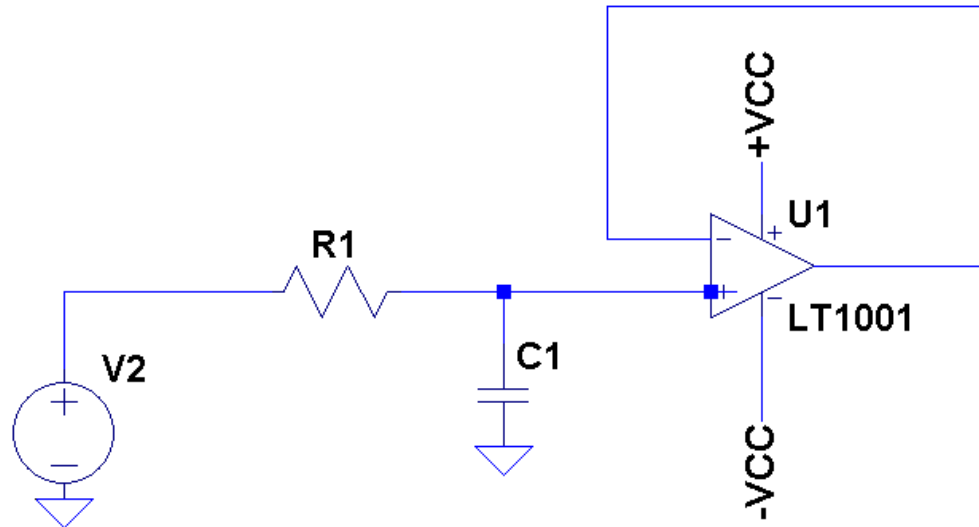
Configuração passa-baixa
Amplificador não inversor



$$T(s) = \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = \frac{G}{R^2 C^2 s^2 + RCs(3 - G) + 1}$$

$$G = 1 + \frac{R_1}{R_2} \quad \omega_p = \frac{1}{RC} \text{ Frequência de corte}$$

Configuração 1ª ordem passa baixa



$$T(s) = \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = \frac{1}{R_1 C_1 s + 1}$$

Exemplo Filtro Passa Baixa

Projete um filtro passa baixa com frequência de corte em 1kHz e atenuação de 40dB em 10kHz

1-Ordem do filtro

$$N = \frac{\log_{10}(10^{-(M_{dB}/10)} - 1)}{2\log_{10}\left(\frac{w_s}{w_p}\right)} = \frac{\log_{10}(10^4 - 1)}{2\log_{10}\left(\frac{10}{1}\right)} = 1,99 = 2$$

2- Polinômio de Butterworth normalizado

$$s^2 + 1,414s + 1$$

Exemplo Filtro Passa Baixa

3- Polinômio não normalizado

$$\frac{s^2}{w_p^2} + 1,414 \frac{s}{w_p} + 1$$

4- Função do circuito

$$\frac{G}{R^2 C^2 s^2 + RCs(3-G) + 1}$$

$$w_p = \frac{1}{RC}$$

$$R = \frac{1}{w_p C} = \frac{1}{2\pi 1000 * 10\text{nF}} = 15,92\text{k}\Omega$$

$$1,414 = 3-G \Rightarrow G = 1,586$$

$$G = 1 + \frac{R_1}{R_2}$$

$$\frac{R_1}{R_2} = 0,586$$

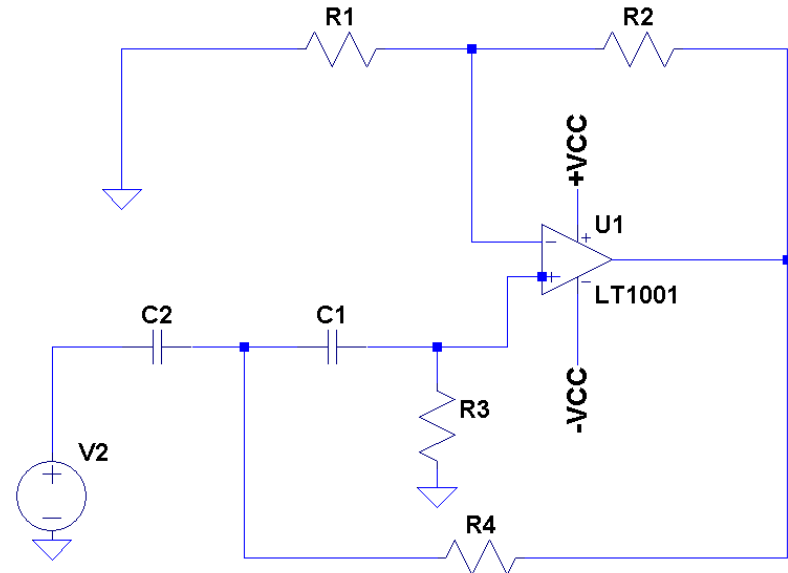
Configuração Sallen Key

Configuração passa alta
Amplificador não inversor

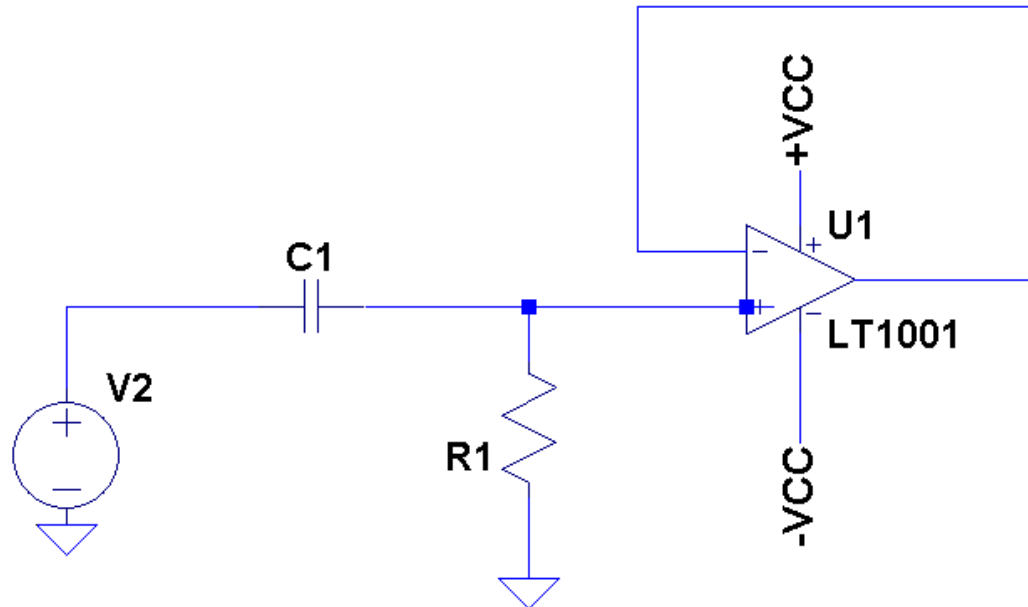
Considerando $C1=C2$ e $R3=R4$ tem-se:

$$T(s) = \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = \frac{s^2 G}{s^2 + \frac{1}{RC} (3 - G)s + \frac{1}{R^2 C^2}}$$

$$G = 1 + \frac{R_1}{R_2} \quad w_p = \frac{1}{RC}$$



Configuração 1ª ordem passa alta



$$T(s) = \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = \frac{R_1 C_1 s}{R_1 C_1 s + 1}$$

Exemplo Filtro Passa Alta

Projete um filtro passa alta com frequência de corte em 1kHz e atenuação de 40dB em 80Hz

1-Ordem do filtro

$$N = \frac{\log_{10}(10^{-(M_{dB}/10)} - 1)}{2\log_{10}\left(\frac{w_s}{w_p}\right)} = \frac{\log_{10}(10^4 - 1)}{2\log_{10}\left(\frac{80}{1000}\right)} = -1,82 = 2$$

2- Polinômio de Butterworth normalizado

$$s^2 + 1,414s + 1$$

Exemplo Filtro Passa Alta

3- Polinômio não normalizado

$$\frac{1}{\frac{w_p^2}{s^2} + 1,414 \frac{w_p}{s} + 1} \cdot \frac{s^2}{s^2 + 1,414 w_p s + w_p^2}$$

4- Função do circuito

$$\frac{Gs^2}{s^2 + \frac{1}{RC}s(3-G) + \frac{1}{R^2C^2}}$$
$$w_p = \frac{1}{RC}$$

Exemplo Filtro Passa Alta

$$R = \frac{1}{w_p C} = \frac{1}{2\pi 1000 * 10\text{nF}} = 15,92\text{k}\Omega$$

$$1,414 = 3 - G \Rightarrow G = 1,586$$

$$G = 1 + \frac{R_1}{R_2} \qquad \frac{R_1}{R_2} = 0,586$$