

# UNIVERSIDADE ESTADUAL DE CAMPINAS FACULDADE DE ENGENHARIA MECÂNICA

ES879 – SISTEMAS DE AQUISIÇÃO DE DADOS

## **AULA 4 – Filtros Analógicos**

**Prof. Tiago Henrique Machado** 

tiagomh@fem.unicamp.br

Bloco FE2 – Laboratório de Máquinas Rotativas (LAMAR)

Campinas, 2º semestre de 2019

#### Conteúdo da Aula Anterior

#### Processamento Analógico e Digital de Sinais

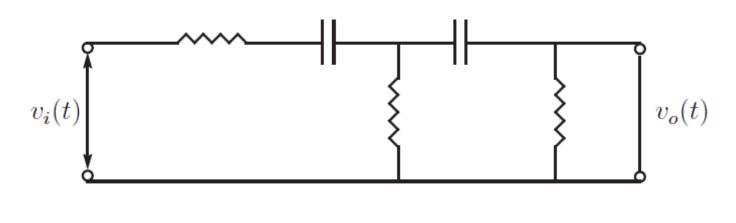
- ✓ Elementos Básicos de Sistemas de Processamento de Sinais;
- ✓ Vantagens do Processamento Digital de Sinais;
- ✓ Números Binários Inteiros e Fracionários;
- ✓ O Processo de Quantização.

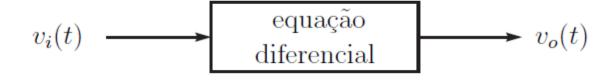
Um filtro analógico pode ser definido como uma rede seletiva na frequência, que atua sobre a amplitude e/ou a fase do sinal de entrada, dentro de um dado intervalo de frequências, não influenciando sinais cujas frequências se encontrem fora desse intervalo.

Na banda de frequências que passa pelo filtro sem sofrer alterações é designada por **Banda de Passagem**.

Na banda de frequências que é influenciada pelo filtro tem a designação de **Banda de Atenuação**.

Seja o filtro analógico:





$$V_i(s) \longrightarrow V_o(s)$$

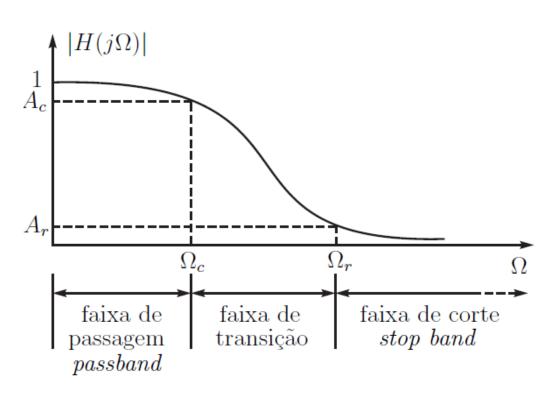
(função de transferência)

Para o filtro anterior sabe-se que a relação entre  $v_i(t)$  e  $v_o(t)$  é dada por uma equação diferencial. Em termos de transformada de Laplace tem-se que:

$$V_i(s) = \mathcal{L}[v_i(t)], \quad V_o(s) = \mathcal{L}[v_o(t)],$$

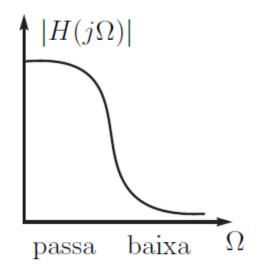
e a relação entre entrada e saída é dada pela função de transferência H(s).

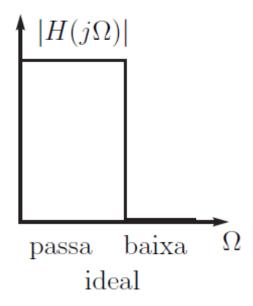
A resposta em frequência típica de um filtro passa-baixa é mostrada na figura ao lado.



Os tipos básicos de resposta em frequência são ilustrados na sequência.

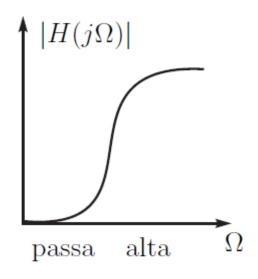
#### Filtro Passa-Baixa:

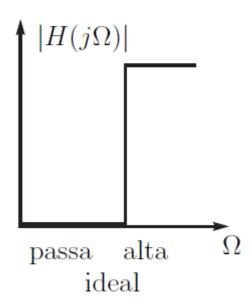




Os tipos básicos de resposta em frequência são ilustrados na sequência.

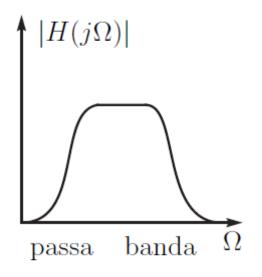
### Filtro Passa-Alta:

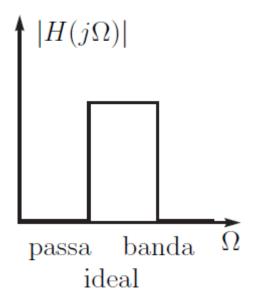




Os tipos básicos de resposta em frequência são ilustrados na sequência.

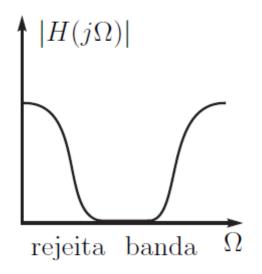
#### Filtro Passa-Banda:

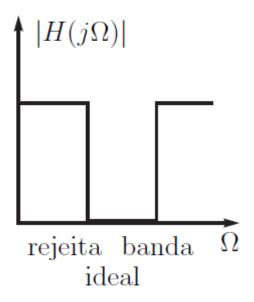




Os tipos básicos de resposta em frequência são ilustrados na sequência.

#### Filtro Rejeita-Banda:





#### **Filtro Butterworth:**

O filtro Butterworth de ordem n é descrito por pela seguinte equação:

$$|H_n(j\Omega)|^2 = \frac{1}{1 + \left(\frac{\Omega}{\Omega_c}\right)^{2n}}.$$

Algumas propriedades deste filtro são:

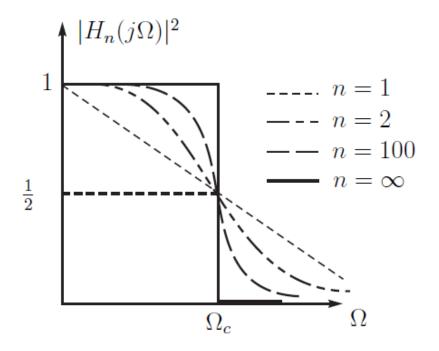
$$|H_n(j\Omega)|^2|_{\Omega=0} = 1, \quad \forall n,$$

$$|H_n(j\Omega)|^2|_{\Omega=\Omega_c} = \frac{1}{2}, \quad n \text{ finito},$$

$$|H_n(j\Omega)||_{\Omega=\Omega_c} = 0.707$$
,  $20 \log |H_n(j\Omega)||_{\Omega=\Omega_c} = -3.0103$ .

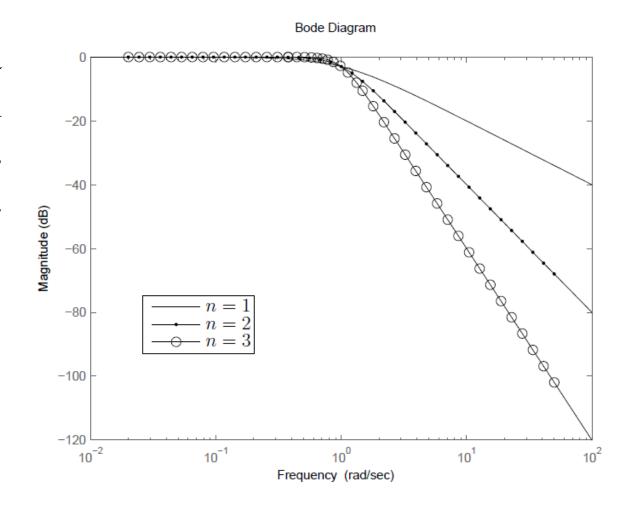
#### **Filtro Butterworth:**

Quando n aumenta,  $|H_n(j\Omega)|^2$  se aproxima do passa baixa ideal conforme ilustrado na figura abaixo.



### **Filtro Butterworth:**

A figura ao lado apresenta as curvas de resposta em frequência para os filtros Butterworth de ordem 1, 2 e 3.



#### **Filtro Butterworth:**

Em termos de amplitude em dB tem-se que:

$$G_n(\Omega) = 20 \log |H_n(j\Omega)| = 10 \log |H_n(j\Omega)|^2 = 10 \log \left[ \frac{1}{1 + \left(\frac{\Omega}{\Omega_c}\right)^{2n}} \right] = -10 \log \left[ 1 + \left(\frac{\Omega}{\Omega_c}\right)^{2n} \right],$$

e verifica-se que:

- ✓ Para  $\Omega << \Omega_c$  então  $G_n(\Omega) \approx -10\log[1+0] = 0$ ;
- ✓ Para  $\Omega >> \Omega_c$  então  $G_n(\Omega) \approx -10 log \left[ \left( \frac{\Omega}{\Omega_c} \right)^{2n} \right] = -20 n log \left( \frac{\Omega}{\Omega_c} \right)$ , que representa uma inclinação de -20n;
- ✓ Para  $\Omega = \Omega_c$  então  $G_n(\Omega) = -10 \log[1 + 1] = -3.01$ .

#### **Filtro Butterworth:**

Seja um filtro normalizado com  $\Omega_c = 1$ , logo:

$$|H_n(j\Omega)|^2 = H_n(j\Omega)H_n(-j\Omega) = \frac{1}{1 + \Omega^{2n}}.$$

Lembrando que  $s = j\Omega$ , escreve-se diretamente a equação característica:

$$1 + \left(\frac{s}{j}\right)^{2n} = 0 \quad \Rightarrow \quad s^{2n} = -1(j)^{2n},$$

e se verifica que os polos estarão sobre um círculo de raio unitário.

#### Filtro Butterworth:

Para assegurar que se tenha um filtro estável, deve-se escolher os polos que estejam no semi-plano esquerdo (*SPE*). Logo, a função de transferência do filtro pode ser escrita como:

$$H_n(s) = \frac{1}{\prod_{SPE}(s - s_k)} = \frac{1}{B_n(s)},$$

```
onde B_n(s) são os n B(s) 1 s+1 poliômios de Butterworth 2 s^2 + \sqrt{2}s + 1 3 (s^2 + s + 1)(s + 1) 4 (s^2 + 0.76536s + 1)(s^2 + 1.84776s + 1) 5 (s+1)(s^2 + 0.6180s + 1)(s^2 + 1.6180s + 1)
```

Achar a função de transferência de um filtro Butterworth normalizado de ordem 1 e outro de ordem 2.

#### Solução:

<u>Dados</u>: ordem de dois filtros Butterworth.

Resultado desejado: função de transferência dos dois filtros Butterworth.

<u>Hipóteses</u>: filtros normalizados.

<u>Cálculos</u>: para n = 1, tem-se:

$$1 + \left(\frac{s}{i}\right)^2 = 0 \quad \rightarrow \quad s^2 = -j^2 \quad \rightarrow \quad s = \pm 1$$

Assim, o polo estável é  $s_k = -1$  e a função de transferência é:

$$H_1(s) = \frac{1}{\prod_{SPE}(s - s_k)} = \frac{1}{s+1}$$

para n = 2, tem-se:

$$1 + \left(\frac{s}{i}\right)^4 = 0 \rightarrow s^4 = -j^4 \rightarrow s^4 = -1x1$$

Que representa a equação característica:  $s^4 + 1 = 0$ ,

<u>Cálculos</u>: cuja solução é:

$$s_{1,2} = 0.707 \pm 0.707j$$
  $e$   $s_{3,4} = -0.707 \pm 0.707j$ 

Assim, os polos estáveis são  $s_{3,4} = -0.707 \pm 0.707j$  e a função de transferência

é:

$$H_2(s) = \frac{1}{(s - s_3)(s - s_4)} = \frac{1}{[s - (-0.707 + 0.707j)][s - (-0.707 - 0.707j)]},$$

ou ainda: 
$$H_2(s) = \frac{1}{s^2 + \sqrt{2}s + 1}$$
.

Conclusões: a função de transferência para n = 1 é  $H_1(s) = \frac{1}{s+1}$  e para n = 2

$$\acute{e} H_2(s) = \frac{1}{s^2 + \sqrt{2}s + 1}.$$

#### Transformação Analógico-Analógico:

O eixo de frequências pode ser ajustado ou reescalonado usando transformações para obter funções de transferência de filtros com os requisitos de interesse. As principais transformações são descritas a seguir.

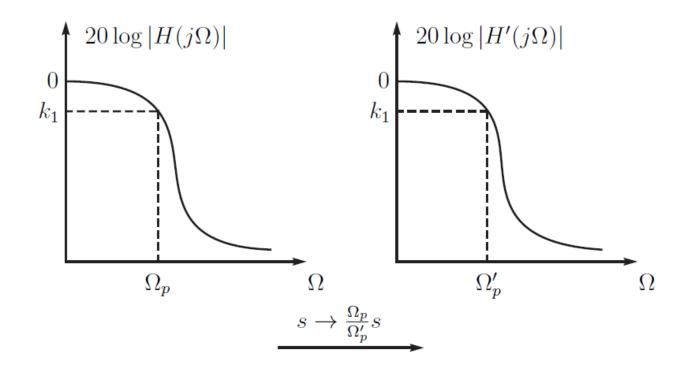
#### Transformação passa-baixa para passa-baixa:

A transformação do filtro H(s) passa-baixa para o filtro H'(s) passa-baixa é dada por:

$$s \to \frac{\Omega_p}{\Omega_p'} s.$$

### Transformação Analógico-Analógico:

### Transformação passa-baixa para passa-baixa:



#### Transformação Analógico-Analógico:

#### Transformação passa-baixa para passa-baixa:

Note que:

$$H'(s) = H(s)|_{s \to \frac{\Omega_p}{\Omega'_p} s} = H\left(\frac{\Omega_p}{\Omega'_p} s\right).$$

A função de resposta em frequência é obtida quando  $s = j\Omega$ , ou seja,

$$|H'(j\Omega)| = \left| H\left(\frac{\Omega_p}{\Omega_p'} j\Omega\right) \right|,$$

#### Transformação Analógico-Analógico:

#### Transformação passa-baixa para passa-baixa:

E para  $\Omega = \Omega'_p$ :

$$|H'(j\Omega_p')| = |H(j\Omega_p)|,$$

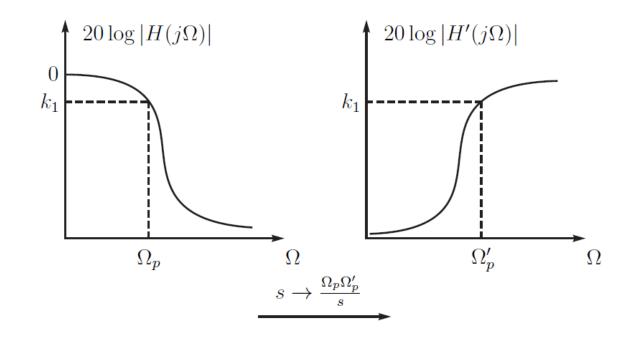
ou seja, a resposta em frequência de  $H'(\Omega_p)$  é igual á de  $H(\Omega_p)$ . Isso significa que a transformação não afeta a amplitude na frequência considerada de interesse da transformação.

#### Transformação Analógico-Analógico:

#### Transformação passa-baixa para passa-alta:

A transformação do filtro H(s) passa-baixa para o filtro H'(s) passa-alta de acordo com a figura ao lado é dada por:

$$s \to \frac{\Omega_p \Omega_p'}{s}.$$

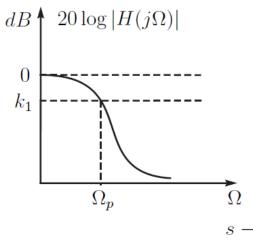


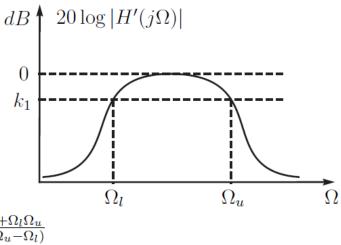
#### Transformação Analógico-Analógico:

### Transformação passa-baixa para passa-banda:

A transformação do filtro H(s) passa-baixa para o filtro H'(s) passa-banda de acordo com a figura abaixo é dada por:

$$s \to \Omega_p \frac{s^2 + \Omega_l \Omega_u}{s(\Omega_u - \Omega_l)}.$$



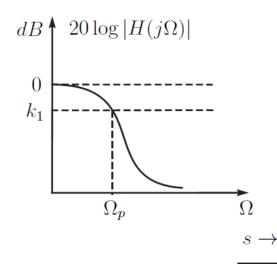


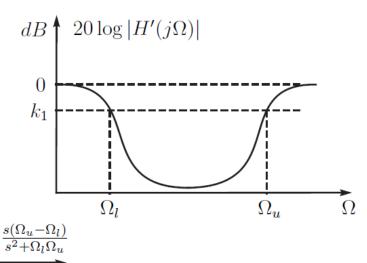
#### Transformação Analógico-Analógico:

#### Transformação passa-baixa para rejeita-banda:

A transformação do filtro H(s) passa-baixa para o filtro H'(s) rejeita-banda de acordo com a figura abaixo é dada por:

$$s \to \Omega_p \frac{s(\Omega_u - \Omega_l)}{s^2 + \Omega_l \Omega_u}.$$



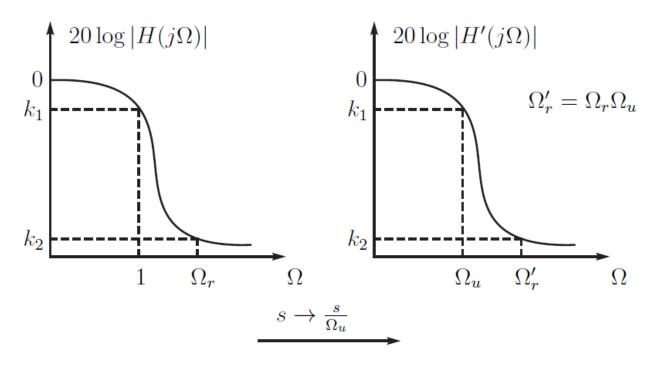


#### Transformação Analógico-Analógico:

#### Exemplo 1:

A figura abaixo ilustra a transformação de passa-baixa normalizado para um

passa-baixa não normalizado.

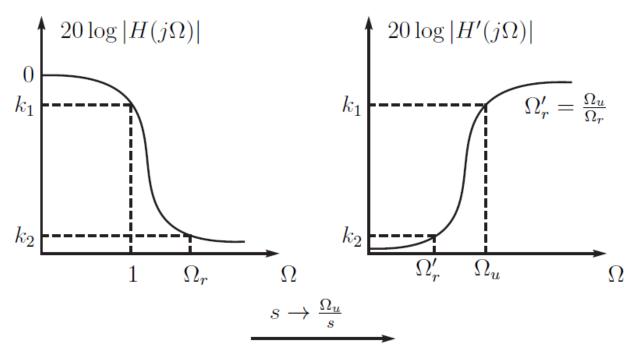


#### Transformação Analógico-Analógico:

#### Exemplo 2:

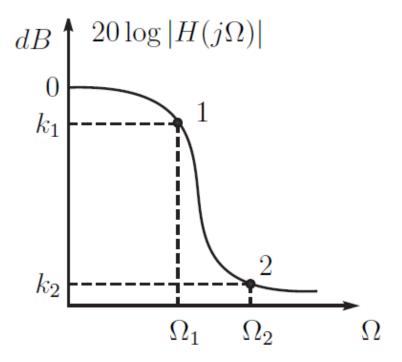
A figura abaixo ilustra a transformação de passa-baixa normalizado para um

passa-alta não normalizado.



#### Projeto de Filtros Butterworth Passa-Baixa:

Os parâmetros de projeto de um filtro Butterworth passa-baixa são  $\Omega_1$ ,  $\Omega_2$ ,  $k_1$  e  $k_2$  conforme ilustrado abaixo.



#### Projeto de Filtros Butterworth Passa-Baixa:

As condições usuais de projeto são:

$$\checkmark 0 \ge 20 \log |H(j\Omega)| \ge k_1 \text{ para } \Omega \le \Omega_1$$

✓ 
$$20 \log |H(j\Omega)| \le k_2 \text{ para } \Omega \ge \Omega_2$$
.

A equação do filtro Butterworth é:

$$|H_n(j\Omega)|^2 = \frac{1}{1 + \left(\frac{\Omega}{\Omega_c}\right)^{2n}}.$$

#### Projeto de Filtros Butterworth Passa-Baixa:

Para os pontos 1 e 2 do gráfico é possível escrever que:

$$10\log|H(j\Omega_1)|^2 = k_1 \Rightarrow 10\log\left[\frac{1}{1 + \left(\frac{\Omega_1}{\Omega_c}\right)^{2n}}\right] = k_1,\tag{1}$$

$$10\log|H(j\Omega_2)|^2 = k_2 \Rightarrow 10\log\left[\frac{1}{1 + \left(\frac{\Omega_2}{\Omega_c}\right)^{2n}}\right] = k_2,\tag{2}$$

que caracterizam duas equações e duas incógnitas ( $\Omega_c$  e n). De (1) pode-se escrever que:

$$\log \left| \frac{1}{1 + \left(\frac{\Omega_1}{\Omega_c}\right)^{2n}} \right| = \frac{k_1}{10},$$

#### Projeto de Filtros Butterworth Passa-Baixa:

Desenvolvendo a equação anterior:

$$\frac{1}{1 + \left(\frac{\Omega_1}{\Omega_c}\right)^{2n}} = 10^{\frac{k_1}{10}} \Rightarrow 1 + \left(\frac{\Omega_1}{\Omega_c}\right)^{2n} = 10^{\frac{-k_1}{10}},$$

$$\left(\frac{\Omega_1}{\Omega_c}\right)^{2n} = 10^{\frac{-k_1}{10}} - 1$$
(3)

Analogamente, de (2) tem-se que:

$$\left(\frac{\Omega_2}{\Omega_c}\right)^{2n} = 10^{\frac{-k_2}{10}} - 1. \tag{4}$$

#### Projeto de Filtros Butterworth Passa-Baixa:

Dividindo (3) por (4) obtém-se:

$$\left(\frac{\Omega_1}{\Omega_2}\right)^{2n} = \frac{10^{\frac{-k_1}{10}} - 1}{10^{\frac{-k_2}{10}} - 1},$$

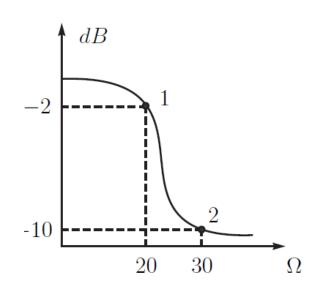
E isolando *n* chega-se em:

$$n = \frac{\log \left[ \frac{\left(10^{\frac{-k_1}{10}} - 1\right)}{\left(10^{\frac{-k_2}{10}} - 1\right)} \right]}{2\log \left(\frac{\Omega_1}{\Omega_2}\right)}.$$

Como n deve ser inteiro, adota-se o próximo maior inteiro. Com n determinado, utiliza-se (3) ou (4) para determinar  $\Omega_c$ . A escolha entre (3) ou (4) será função de qual par  $(\Omega_l, k_l)$  ou  $(\Omega_2, k_2)$  se deseja satisfazer de forma exata.

Projetar um filtro Butterworth passa-baixa que possua uma frequência de corte de

20rad/s a -2dB e pelo menos -10dB de atenuação a 30rad/s. Os requisitos do filtro estão mostrados ao lado.



#### Solução:

<u>Dados</u>: requisitos para o projeto de um filtro Butterworth passa-baixa.

Resultado desejado: função de transferência do filtro requerido.

<u>Hipóteses</u>: filtro normalizado.

Cálculos: a ordem do filtro é

determinada por:

$$n = \frac{\log\left[\frac{\left(10^{-\frac{(-2)}{10}} - 1\right)}{\left(10^{-\frac{(-10)}{10}} - 1\right)}\right]}{2\log\left(\frac{20}{30}\right)} = 3.37 \Rightarrow n = 4.$$

Considerando que se deseja satisfazer de forma exata o ponto 1, tem-se que:

$$\left(\frac{20}{\Omega_c}\right)^{2\times4} = 10^{\frac{-(-2)}{10}} - 1 \Rightarrow \left(\frac{20}{\Omega_c}\right)^8 = 10^{0.2} - 1 \Rightarrow \frac{20}{\Omega_c} = (10^{0.2} - 1)^{\frac{1}{8}},$$

$$\Omega_c = \frac{20}{[(10^{0.2} - 1)^{\frac{1}{8}}]} = 21.3868$$

O filtro Butterworth normalizado para  $\Omega_c = 1$  e n = 4 é:

$$H_4(s) = \frac{1}{(s^2 + 0.76536s + 1)(s^2 + 1.84776s + 1)}.$$

<u>Cálculos:</u> aplicando uma transformação de passa-baixa para passa-baixa tem-se que  $s \to s/\Omega_c$  com  $\Omega_c = 21.3868$ , ou seja,

$$H(s) = H_4(s)|_{s \to \frac{s}{21.3868}} =$$

$$= \frac{1}{\left[\left(\frac{s}{21.3868}\right)^2 + 0.76536\left(\frac{s}{21.3868}\right) + 1\right] \left[\left(\frac{s}{21.3868}\right)^2 + 1.84776\left(\frac{s}{21.3868}\right) + 1\right]} =$$

$$= \frac{0.209210 \times 10^6}{\left(s^2 + 16.3686s + 457.394\right)\left(s^2 + 39.5176s + 457.394\right)}.$$

Conclusões: a função de transferência do filtro Butterworth para os requisitos

especificados é: 
$$H(s) = \frac{0.209210 \times 10^6}{(s^2 + 16.3686s + 457.394)(s^2 + 39.5176s + 457.394)}$$
.

#### **Encerramento**

Final da aula 4.

#### **Exercícios Propostos:**

Livro Proakis e Manolakis (Digital Signal Processing, 1996) – Refazer o exemplo resolvido 8.3.6 (página 682) usando a metodologia apresentada na aula.

#### Próxima aula:

Filtros Analógicos.

15/08/2019