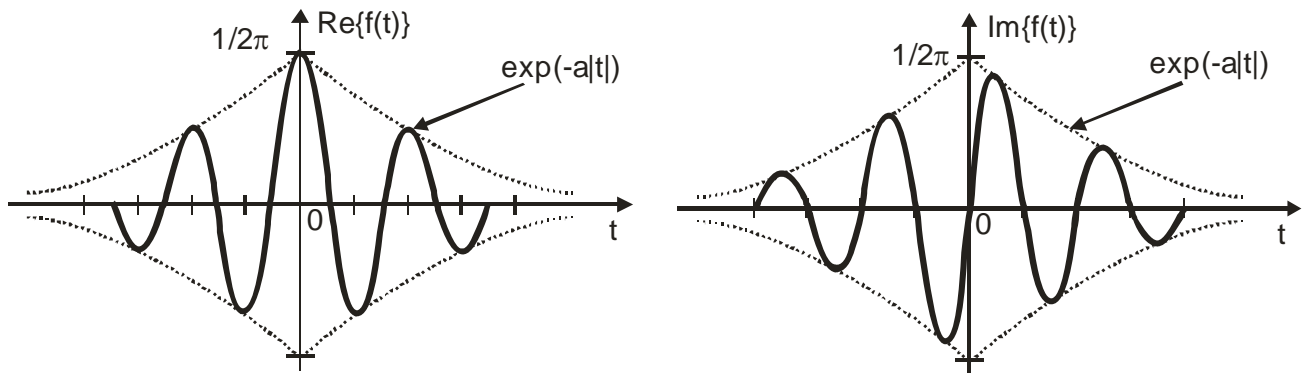


1. Je dán spojité signál  $f(t) = \frac{1}{2\pi} e^{-a|t|} e^{j\omega_0 t} \quad t \in (-\infty, +\infty), a > 0$  (15b)

- a) Načrtněte reálnou a imaginární část signálu a rozhodněte, zda je periodický (3b)
- b) Vypočtěte jeho spektrum (8b)
- c) Načrtněte amplitudové spektrum (4b)

**Řešení:**

a) Platí  $f(t) = \frac{1}{2\pi} e^{-a|t|} \cos \omega_0 t + j \frac{1}{2\pi} e^{-a|t|} \sin \omega_0 t$ . Reálná (imaginární) část signálu představuje tlumený kosinusový (sinusový) signál. Signál není periodický.



b) Pro spektrum platí

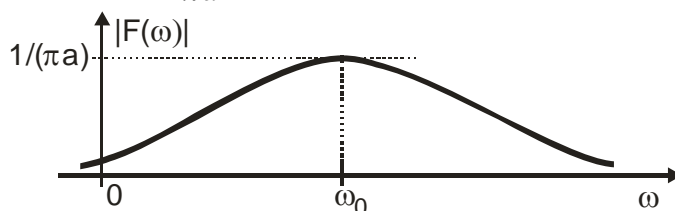
$F(\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-a|t|} e^{j\omega_0 t} e^{-j\omega t} dt$ . Protože  $e^{-a|t|} = \begin{cases} e^{-at} & t \geq 0 \\ e^{+at} & t < 0 \end{cases}$  je třeba integrál rozdělit na dva integrály. Bude

$$\begin{aligned}
 F(\omega) &= \frac{1}{2\pi} \left\{ \int_{-\infty}^0 e^{+at} e^{j\omega_0 t} e^{-j\omega t} dt + \int_0^{+\infty} e^{-at} e^{j\omega_0 t} e^{-j\omega t} dt \right\} = \frac{1}{2\pi} \left\{ \int_{-\infty}^0 e^{+t(a+j\omega_0-j\omega)} dt + \int_0^{+\infty} e^{-t(a-j\omega_0+j\omega)} dt \right\} = \\
 &= \frac{1}{2\pi} \left\{ \frac{1}{(a+j\omega_0-j\omega)} \left[ e^{+t(a+j\omega_0-j\omega)} \right]_{-\infty}^0 + \frac{-1}{(a-j\omega_0+j\omega)} \left[ e^{-t(a-j\omega_0+j\omega)} \right]_0^{+\infty} \right\} = \\
 &= \frac{1}{2\pi} \left\{ \frac{1}{(a+j\omega_0-j\omega)} + \frac{1}{(a-j\omega_0+j\omega)} \right\} = \frac{1}{2\pi} \left\{ \frac{1}{a-j(\omega-\omega_0)} + \frac{1}{a+j(\omega-\omega_0)} \right\} = \\
 &= \frac{1}{2\pi} \frac{a+j\omega-j\omega_0+a-j\omega+j\omega_0}{a^2+(\omega-\omega_0)^2} = \frac{1}{\pi} \frac{a}{a^2+(\omega-\omega_0)^2}
 \end{aligned}$$

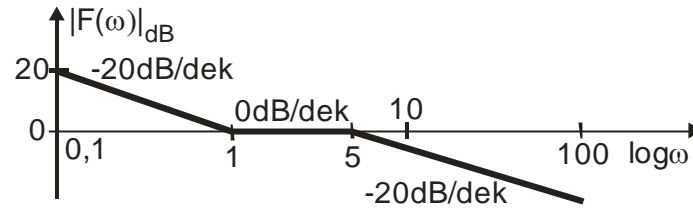
c) Spektrum je čistě reálné a kladné, proto  $|F(\omega)| = \frac{1}{\pi} \frac{a}{a^2+(\omega-\omega_0)^2}$ ,  $\arg\{F(\omega)\} = 0$ . Dále platí

$$F(-\infty) = F(+\infty) = 0 \text{ a pro extrém spektra bude } \frac{dF(\omega)}{d\omega} = \frac{1}{\pi} \frac{-a[2(\omega-\omega_0)]}{[a^2+(\omega-\omega_0)^2]^2} \stackrel{!}{=} 0 \Rightarrow \omega = \omega_0$$

$$F(\omega = \omega_0) = \frac{1}{\pi a}$$



2. Spojitý systém, který nemá dopravní zpoždění, má asymptotickou amplitudovou frekvenční charakteristiku uvedenou na obrázku. (20b)



- Určete operátorový přenos systému (5b)
- Napište diferenciální rovnici systému (3b)
- Načrtněte rozložení pólů a nul tohoto systému. Popište osy. (5b)
- Načrtněte fázovou charakteristiku tohoto systému (7b)

**Řešení:**

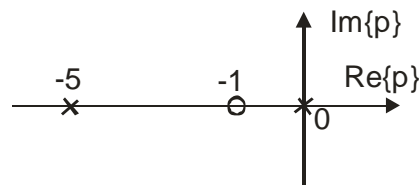
a) Operátorový přenos je typu  $F(p) = \frac{K(T_1 p + 1)}{p(T_2 p + 1)}$  kde pro konstantu  $K$  platí

$$20 \log \frac{K}{\omega} \Big|_{\omega=1} = 20 \log K = 0 \text{ dB} \Rightarrow K = 1 \text{ a dále platí}$$

$$\frac{1}{T_1} = 1 \Rightarrow T_1 = 1, \quad \frac{1}{T_2} = 5 \Rightarrow T_2 = 0,2 \Rightarrow F(p) = \frac{(p+1)}{p(0,2p+1)}$$

b)  $F(p) = \frac{Y(p)}{U(p)} = \frac{(p+1)}{p(0,2p+1)} \Rightarrow Y(p)(0,2p^2 + p) = U(p)(p+1) \Rightarrow 0,2y''(t) + y'(t) = u'(t) + u(t)$

c) Systém má dva póly  $p_1 = 0; p_2 = -1/0,2 = -5$  a jednu nulu  $n_1 = -1$

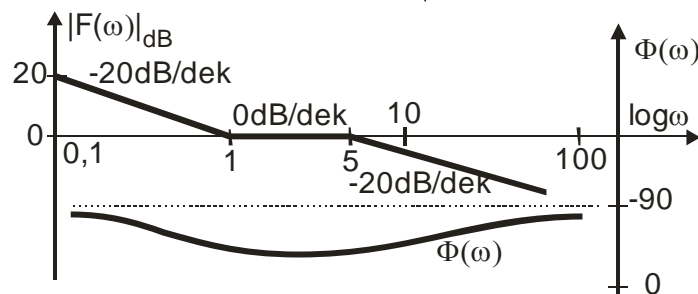


d) Pro fázovou charakteristiku platí  $\Phi(\omega) = -\frac{\pi}{2} + \arctg \omega - \arctg 0,2\omega$ . Platí

$$\Phi(0) = -\frac{\pi}{2} + 0 - 0 = -\frac{\pi}{2}, \quad \Phi(\infty) = -\frac{\pi}{2} + \frac{\pi}{2} - \frac{\pi}{2} = -\frac{\pi}{2} \text{ a pro extrém platí}$$

$$\frac{d\Phi(\omega)}{d\omega} = \frac{d}{d\omega} \left( -\frac{\pi}{2} + \arctg \omega - \arctg 0,2\omega \right) = \frac{1}{1+\omega^2} - \frac{0,2}{1+0,04\omega^2} = \frac{1+0,04\omega^2 - 0,2 - 0,2\omega^2}{(1+\omega^2)(1+0,04\omega^2)} \Rightarrow$$

$$0,8 - 0,16\omega^2 = 0 \Rightarrow \omega = \sqrt{\frac{0,8}{0,16}} = \sqrt{5} \doteq 2,2$$



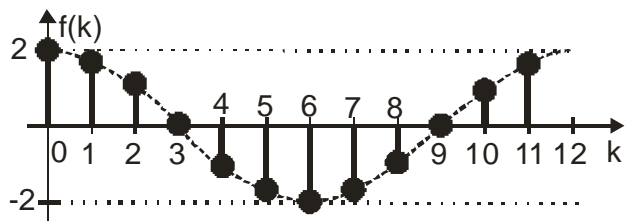
3. Je dán spojité periodický signál  $f(t) = A \cos \omega_0 t$  s parametry  $A = 2, \omega_0 = 1$ , který je třeba vzorkovat. (15b)

- Určete minimální vzorkovací kmitočet. Zvolte vzorkovací kmitočet jako šestinásobek minimálního vzorkovacího kmitočtu a určete počet vzorků v jedné periodě spojitého signálu. (5b)
- Napište výraz pro takto získaný diskrétní signál a načrtněte jeho jednu periodu. Popište a ocejchujte osy. (5b)
- Vypočítejte a načrtněte spektrum tohoto diskrétního signálu pro  $m = 0, 1, \dots, N$ . (5b)

**Řešení:**

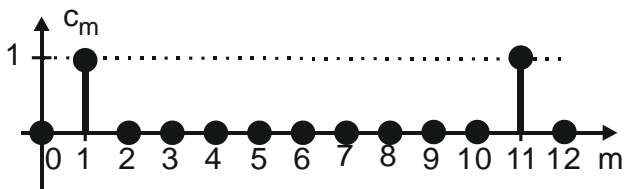
- a) Jelikož nejvyšší kmitočet ve spektru spojitého signálu je  $\omega_0 = 1$  je minimální vzorkovací kmitočet  $\omega_{s\min} = 2\omega_0 = 2 \text{ rad/sec}$ . Pro vzorkovací kmitočet pak podle zadání platí  $\omega_s = 6\omega_{s\min} = 12 \text{ rad/sec}$ . Perioda spojitého signálu je  $P = 2\pi / \omega_0 = 2\pi$ , perioda vzorkovacího kmitočtu je  $T_s = 2\pi / \omega_s = 2\pi / 12 = \pi / 6$ . Pro počet vzorků v jedné periodě spojitého signálu platí  $N = \frac{P}{T_s} = \frac{2\pi}{\pi/6} = 12$ .

- b) Platí  $f(k) = A \cos \frac{2\pi}{12} k = A \cos \frac{\pi}{6} k \quad k \in (-\infty, +\infty)$ .



- c) Platí

$$f(k) = 2 \cos \frac{2\pi}{12} k = 2 \frac{e^{j\frac{2\pi}{12}k} + e^{-j\frac{2\pi}{12}k}}{2} = e^{j\frac{2\pi}{12}k} + e^{j\frac{2\pi}{12}(12-1)k} = e^{j\frac{2\pi}{12}k} + e^{j\frac{2\pi}{12}11k} \Rightarrow c_i = \begin{cases} 1 & i = 1, 11 \\ 0 & i \neq 1, 11 \end{cases}$$



**4. Diskrétní systém je popsán diferenční rovnicí  $y(k) + y(k-1) = u(k-1) - u(k-2)$ . (20b)**

a) Určete operátorový přenos systému (5b)

b) Načrtněte rozložení pólů a nul. Popište osy (3b). Rozhodněte o stabilitě systému. (2b)

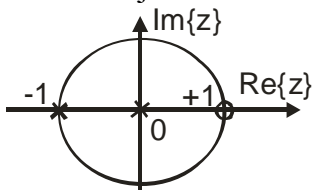
c) Vypočítejte impulsní charakteristiku systému (6b) a načrtněte ji pro  $k=0,1,2,3,4,5$  (4b). Popište osy a ocejchujte je.

**Řešení:**

a) Platí

$$Y(z) + z^{-1}Y(z) = z^{-1}U(z) - z^{-2}U(z) \Rightarrow Y(z)(1 + z^{-1}) = U(z)(z^{-1} - z^{-2}) \Rightarrow F(z) = \frac{z^{-1} - z^{-2}}{1 + z^{-1}} = \frac{z-1}{z(z+1)}$$

a) Systém má dva póly  $z_1 = 0, z_2 = -1$  a jednu nulu  $n_1 = 1$ . Systém je na mezi stability neboť jeden pól leží na jednotkové kružnici.



b) Impulsní charakteristika -první možnost řešení:

$$g(k) = z^{-1} \{F(z)\} = z^{-1} \left\{ \frac{z^{-1} - z^{-2}}{1 + z^{-1}} \right\} = z^{-1} \left\{ \frac{z^{-1}}{1 + z^{-1}} - \frac{z^{-2}}{1 + z^{-1}} \right\} = z^{-1} \left\{ \frac{z^{-1}}{1 + z^{-1}} \right\} - z^{-1} \left\{ \frac{z^{-2}}{1 + z^{-1}} \right\} = g_1(k) - g_2(k)$$

$$g_1(k) = z^{-1} \left\{ \frac{z^{-1}}{1 + z^{-1}} \right\} = z^{-1} \left\{ z^{-1} \frac{1}{1 + z^{-1}} \right\} = \begin{cases} (-1)^{k-1} & k \geq 1 \\ 0 & k < 1 \end{cases}$$

$$g_2(k) = z^{-1} \left\{ \frac{z^{-2}}{1 + z^{-1}} \right\} = z^{-1} \left\{ z^{-2} \frac{1}{1 + z^{-1}} \right\} = \begin{cases} (-1)^{k-2} & k \geq 2 \\ 0 & k < 2 \end{cases} \Rightarrow g(k) = \begin{cases} 0 & k = 0 \\ (-1)^{k-1} & k = 1 \\ (-1)^{k-1} - (-1)^{k-2} & k \geq 2 \end{cases}$$

$$k = 0 \quad g(0) = 0$$

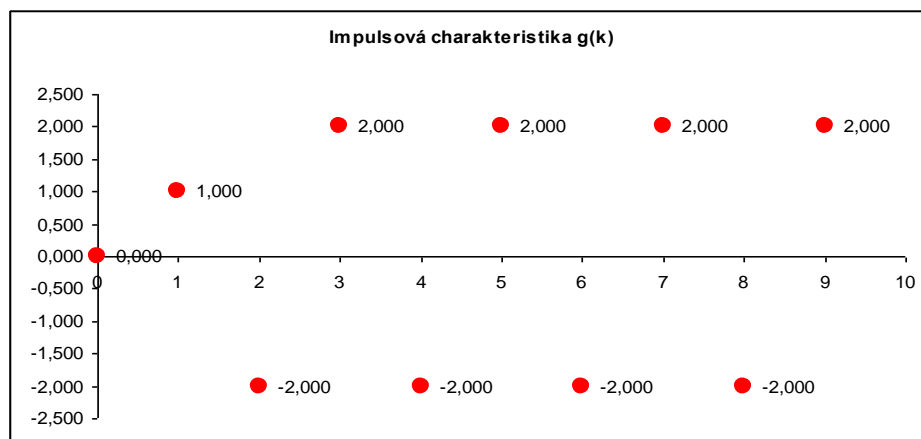
$$k = 1 \quad g(1) = (-1)^{1-1} = (-1)^0 = +1$$

$$k = 2 \quad g(2) = (-1)^{2-1} - (-1)^{2-2} = (-1)^1 - (-1)^0 = -1 - 1 = -2$$

$$k = 3 \quad g(3) = (-1)^{3-1} - (-1)^{3-2} = (-1)^2 - (-1)^1 = +1 + 1 = +2$$

$$k = 4 \quad g(4) = (-1)^{4-1} - (-1)^{4-2} = (-1)^3 - (-1)^2 = -1 - 1 = -2$$

$$k = 5 \quad g(5) = (-1)^{5-1} - (-1)^{5-2} = (-1)^4 - (-1)^3 = +1 + 1 = +2$$



Impulsní charakteristika-druhá možnost řešení= dělení polynomu polynomem

čítatel			jmenovatel			podíl					
z <sup>2</sup>	z <sup>1</sup>	z <sup>0</sup>	z <sup>2</sup>	z <sup>1</sup>	z <sup>0</sup>	z <sup>0</sup>	z <sup>(-1)</sup>	z <sup>(-2)</sup>	z <sup>(-3)</sup>	z <sup>(-4)</sup>	z <sup>(-5)</sup>
0	1	-1	1	1	0	0,000	1,000	2,000	2,000	2,000	2,000

0	0	0									
0	1	-1									
	1	1	0								
	0	-2	0								
		-2	-2	0							
		0	2	0	0						
			2	2	0						
			0	-2	0						
				-2	-2	0					
				0	2	0					
					2	2	0				
					0	-2	0				
						-2	-2	0			
						0	2	0			
							2	2	0		
							0	-2	0		

Třetí možnost řešení:

$$F(z) = \frac{z-1}{z(z+1)} = \frac{A}{z} + \frac{B}{z+1} = \frac{Az + A + Bz}{z(z+1)} \Rightarrow \begin{matrix} A = -1 \\ B = +2 \end{matrix} \Rightarrow F(z) = \frac{-1}{z} + \frac{2}{z+1} = -z^{-1} + \frac{2z^{-1}}{1+z^{-1}} \Rightarrow$$

$$g(k) = -\delta(k-1) + 2(-1)^{k-1} \quad \text{pro } k \geq 1, \quad g(k) = 0 \quad \text{pro } k < 1$$

$$g(k) = \begin{cases} 0 & k < 1 \\ 1 & k = 1 \\ 2 - 1^{k-1} & k > 1 \end{cases}$$