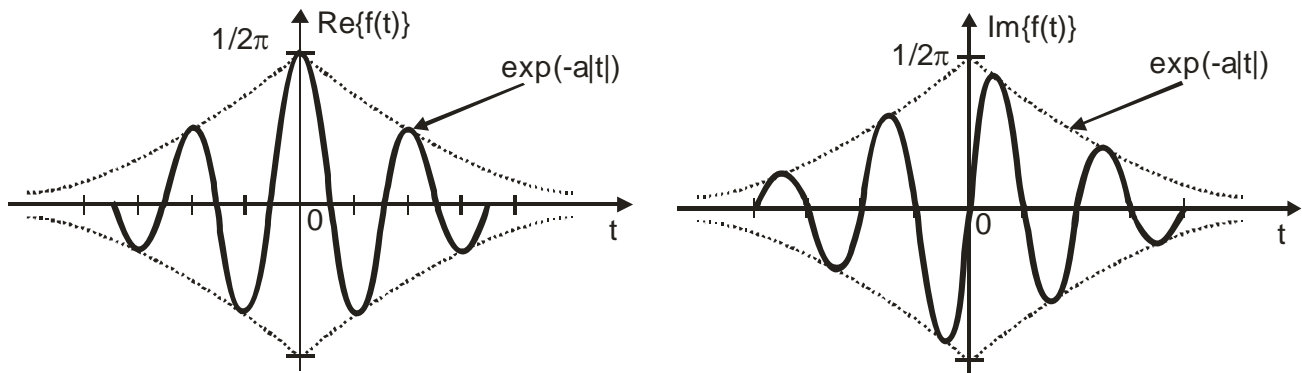


1. Je dán spojitý signál $f(t) = \frac{1}{2\pi} e^{-a|t|} e^{j\omega_0 t} \quad t \in (-\infty, +\infty), a > 0$ (12b)

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

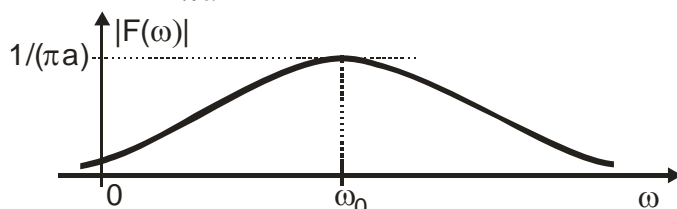
$F(\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-a|t|} e^{j\omega_0 t} e^{-j\omega t} dt$. Protože $e^{-a|t|} = \begin{cases} e^{-at} & t \geq 0 \\ e^{+at} & t < 0 \end{cases}$ je třeba integrál rozdělit na dva integrály. Bude

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

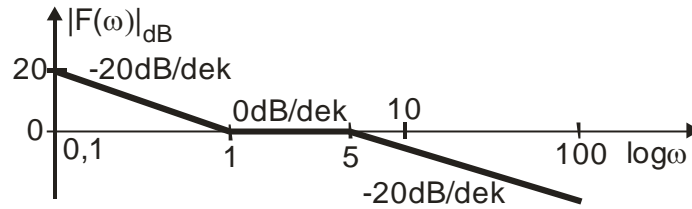
c) Spektrum je čistě reálné a kladné, proto $|F(\omega)| = \frac{1}{\pi} \frac{a}{a^2+(\omega-\omega_0)^2}$, $\arg\{F(\omega)\} = 0$. Dále platí

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

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



2. Spojitý systém, který nemá dopravní zpoždění, má asymptotickou amplitudovou frekvenční charakteristiku uvedenou na obrázku. (15b)



- a) Určete operátorový přenos systému (4b)
 b) Napište diferenciální rovnici systému (2b)
 c) Načrtněte rozložení pólů a nul tohoto systému. Popište osy. (3b)
 d) Načrtněte fázovou charakteristiku tohoto systému (6b)

Řešení:

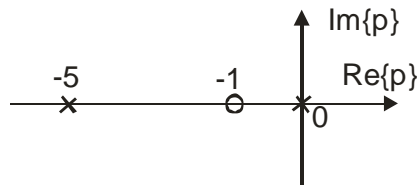
- a) Operátorový přenos je typu $F(p) = \frac{K(T_1 p + 1)}{p(T_2 p + 1)}$ kde pro konstantu K platí

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

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

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 $n_1 = -1$

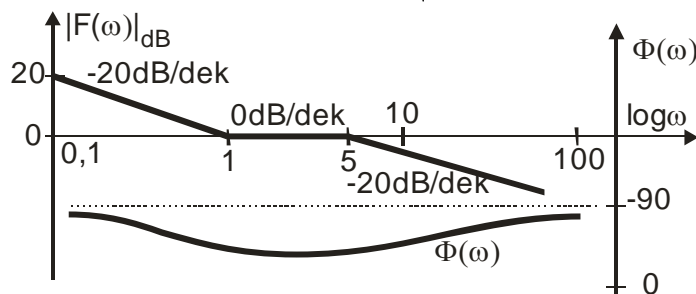


- d) Pro fázovou charakteristiku platí $\Phi(\omega) = -\frac{\pi}{2} + \text{arctg} \omega - \text{arctg} 0,2\omega$. Platí

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

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

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

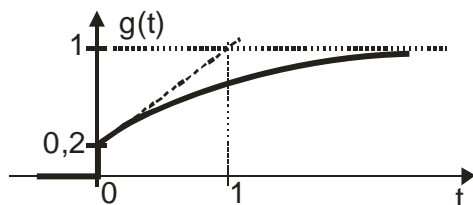


3. Spojitý systém má impulsní charakteristiku $g(t) = \begin{cases} 1 - 0,8e^{-t} & t \geq 0 \\ 0 & t < 0 \end{cases}$ (15b)

- a) Načrtněte impulsní charakteristiku. Popište a oceňte osy (4b)
 b) Určete operátorový přenos systému. (4b)
 c) Rozhodněte o stabilitě systému. (2b)
 d) Na vstupu tohoto systému působí harmonický signál $u(t) = Ae^{j\omega_0 t}$ s parametry $A = 1, \omega_0 = 1$. Určete amplitudu výstupního harmonického signálu po odeznění přechodových dějů. (5b)

Řešení:

a) Platí $g(0) = 1 - 0,8 = 0,2$; $g(\infty) = 1$; $g'(t) = 0,8e^{-t} \Rightarrow g'(0) = 0,8$.



b) $F(p) = \mathcal{L}\{g(t)\} = \mathcal{L}\{1 - 0,8e^{-t}\} = \frac{1}{p} - \frac{0,8}{p+1} = \frac{p+1-0,8p}{p(p+1)} = \frac{0,2p+1}{p(p+1)}$

c) Systém má jeden pól v levé polorovině a druhý v 0. Je tedy na mezi stability.

d) Amplituda výstupního harmonického signálu po odeznění přechodových dějů je rovna absolutní hodnotě frekvenčního přenosu pro kmitočty $\omega = \omega_0 = 1$. Proto

$$|F(\omega)| = \left| \frac{0,2j\omega + 1}{j\omega(j\omega + 1)} \right| = \frac{\sqrt{0,04\omega^2 + 1}}{\omega\sqrt{\omega^2 + 1}} \Rightarrow |F(\omega = 1)| = \frac{\sqrt{0,04 + 1}}{1\sqrt{1 + 1}} = \frac{\sqrt{1,04}}{\sqrt{2}} = \sqrt{0,502} \doteq 0,71$$

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

(12b)

- Určete minimální vzorkovací kmitočet. Zvolte vzorkovací kmitočet jako šestinásobek minimálního vzorkovacího kmitočtu a určete počet vzorků v jedné periodě spojitého signálu. (4b)
- Napište výraz pro vzorkovaný signál. Načrtněte jednu periodu vzorkovaného signálu. Popište a ocejchujte osy. (4b)
- Pro spektrum takto vzorkovaného signálu platí

$$c_m = \frac{A}{2N} \left\{ \frac{1 - e^{-j2\pi(m-1)}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{N}(m-1)}} + \frac{1 - e^{-j2\pi(m+1)}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{N}(m+1)}} \right\} \text{ kde } N \text{ je počet vzorků v jedné periodě spojitého signálu.}$$

Vypočtete a načrtněte amplitudové spektrum vzorkovaného signálu pro $m = 0, 1, \dots, N$. (4b)

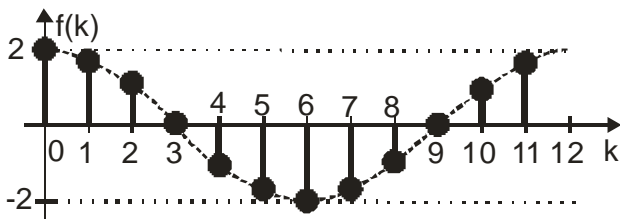
Řešení:

- 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

$$N = \frac{P}{T_s} = \frac{2\pi}{\pi/6} = 12.$$

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

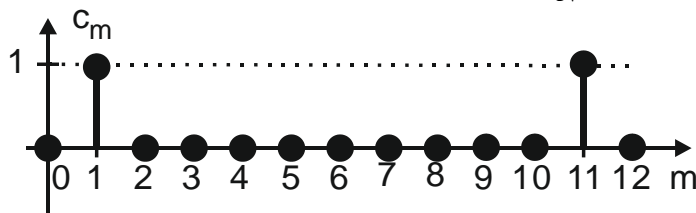


- Pro $m \neq 1$ a $m \neq N-1$ jsou všechny koeficienty spektra c_m nulové (čitatelé obou zlomků jsou rovny 0, jmenovatelé jsou různé od 0). Pro $m = 1$ je druhý zlomek ve výrazu roven 0 a první zlomek je neurčitý výraz typu 0/0. Proto

$$c_1 = \lim_{m \rightarrow 1} \frac{A}{2N} \frac{1 - e^{-j2\pi(m-1)}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{N}(m-1)}} = \frac{A}{2N} \lim_{m \rightarrow 1} \frac{j2\pi e^{-j2\pi(m-1)}}{j\frac{2\pi}{N} e^{-j\frac{2\pi}{N}(m-1)}} = \frac{A}{2N} \frac{j2\pi}{j\frac{2\pi}{N}} = \frac{A}{2N} N = \frac{A}{2} = 1$$

Podobně pro $m = N-1$ je první zlomek ve výrazu roven 0 a druhý zlomek je neurčitý výraz typu 0/0. Proto

$$c_{N-1} = \lim_{m \rightarrow N-1} \frac{A}{2N} \frac{1 - e^{-j2\pi(m+1)}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{N}(m+1)}} = \frac{A}{2N} \lim_{m \rightarrow N-1} \frac{j2\pi e^{-j2\pi(m+1)}}{j\frac{2\pi}{N} e^{-j\frac{2\pi}{N}(m+1)}} = \frac{A}{2N} \frac{j2\pi}{j\frac{2\pi}{N}} = \frac{A}{2N} N = \frac{A}{2} = 1$$



5. Diskrétní systém je popsán diferenční rovnicí $y(k) + y(k-1) = u(k-1) - u(k-2)$. (16b)

a) Určete operátorový přenos systému (4b)

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

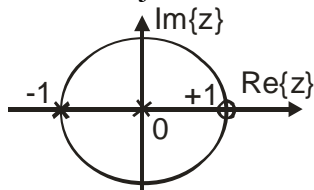
c) Vypočítejte impulsní charakteristiku systému (4b) a načrtněte ji pro $k=0,1,2,3,4,5$. Popište osy a ocejchujte je. (4b)

Řešení:

a) Platí

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

b) 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.



c) Impulsní charakteristika -první možnost řešení:

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

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

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

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

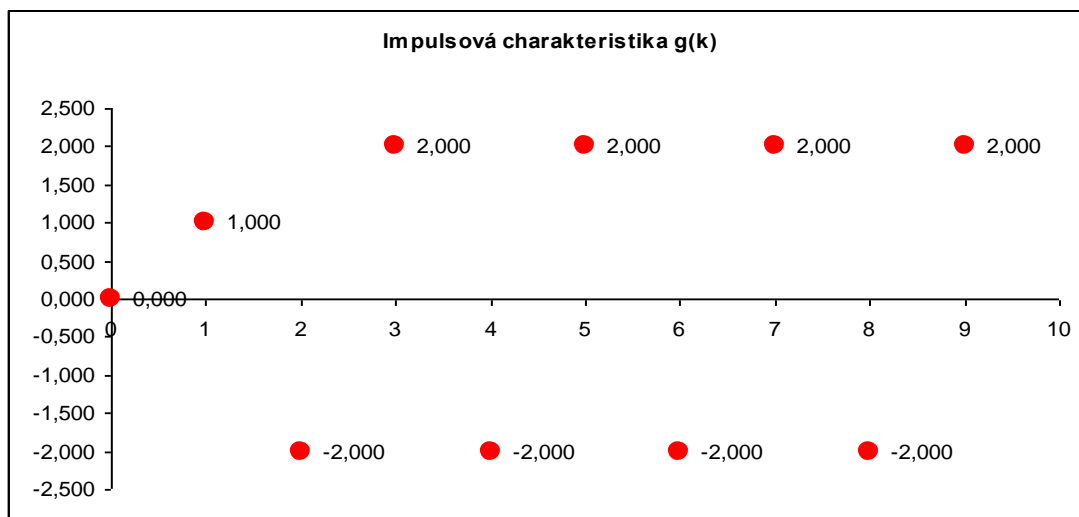
$$k = 1 \quad g(1) = (-1)^{1-1} = (-1)^0 = +1$$

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

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

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

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



Impulsní charakteristika-druhá možnost řešení= dělení polynomu polynomem

čítatel			jmenovatel			podíl					
z ²	z ¹	z ⁰	z ²	z ¹	z ⁰	z ⁰	z ⁽⁻¹⁾	z ⁽⁻²⁾	z ⁽⁻³⁾	z ⁽⁻⁴⁾	z ⁽⁻⁵⁾
0	1	-1	1	1	0	0,000	1,000	2,000	2,000	2,000	2,000

$$\begin{array}{r}
 \begin{array}{r}
 0 \quad 0 \quad 0 \\
 \hline
 0 \quad 1 \quad -1 \\
 \quad 1 \quad 1 \quad 0 \\
 \hline
 \quad 0 \quad -2 \quad 0 \\
 \quad \quad -2 \quad -2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad 0 \quad 2 \quad 0 \quad 0 \\
 \quad \quad \quad 2 \quad 2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad \quad 0 \quad -2 \quad 0 \\
 \quad \quad \quad \quad -2 \quad -2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad \quad \quad 0 \quad 2 \quad 0 \\
 \quad \quad \quad \quad \quad 2 \quad 2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad \quad \quad \quad 0 \quad -2 \quad 0 \\
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad -2 \quad -2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad 0 \quad 2 \quad 0 \\
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad 2 \quad 2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad 0 \quad -2 \quad 0 \\
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad -2 \quad -2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad 0 \quad 2 \quad 0 \\
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad 2 \quad 2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad 0 \quad -2 \quad 0 \\
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad -2 \quad -2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad 0 \quad 2 \quad 0 \\
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad 2 \quad 2 \quad 0 \\
 \hline
 \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad \quad 0 \quad -2 \quad 0
 \end{array}
 \end{array}$$

Třetí možnost řešení:

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

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

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