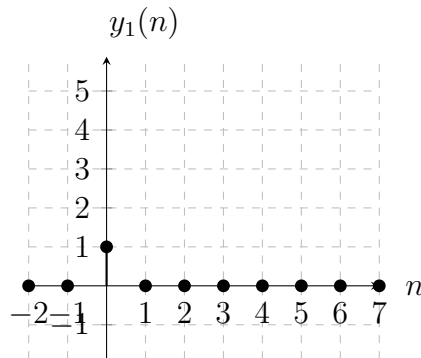


**Musterlösung zur Klausur
”Digitale Signalverarbeitung”
vom 18.09.2014**

Aufgabe 1: Analyse eines LTI-Systems

(14 Punkte gesamt)

- a.) (2 Punkte)
 $y_1(n) = \delta(n)$

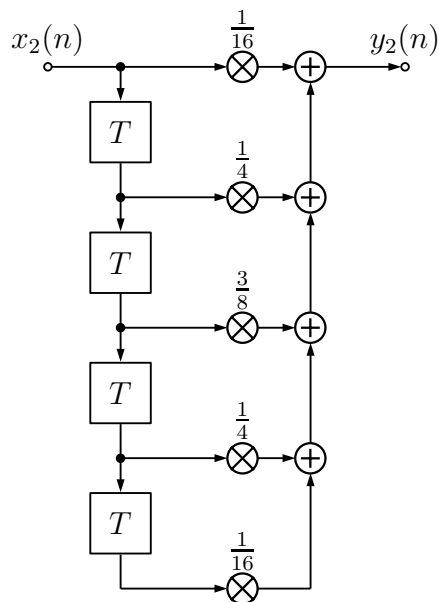


- b.) (2 Punkte)

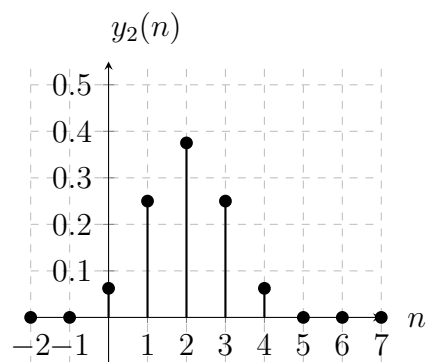
$$H_2(e^{j\Omega}) = \frac{1}{16} [1 + 4e^{-j\Omega} + 6e^{-j2\Omega} + 4e^{-j3\Omega} + 1e^{-j4\Omega}]$$
$$H_2(z) = \frac{1}{16} + \frac{1}{4}z^{-1} + \frac{3}{8}z^{-2} + \frac{1}{4}z^{-3} + \frac{1}{16}z^{-4}$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow y_2(n) &= \frac{1}{16} [x_2(n) + 4x_2(n-1) + 6x_2(n-2) + 4x_2(n-3) + x_2(n-4)] \\ &= \frac{1}{16}x_2(n) + \frac{1}{4}x_2(n-1) + \frac{3}{8}x_2(n-2) + \frac{1}{4}x_2(n-3) + \frac{1}{16}x_2(n-4) \end{aligned}$$

- c.) (2 Punkte)



d.) (2 Punkte)



e.) (1 Punkt)

FIR, da endliche Impulsantwortlänge.

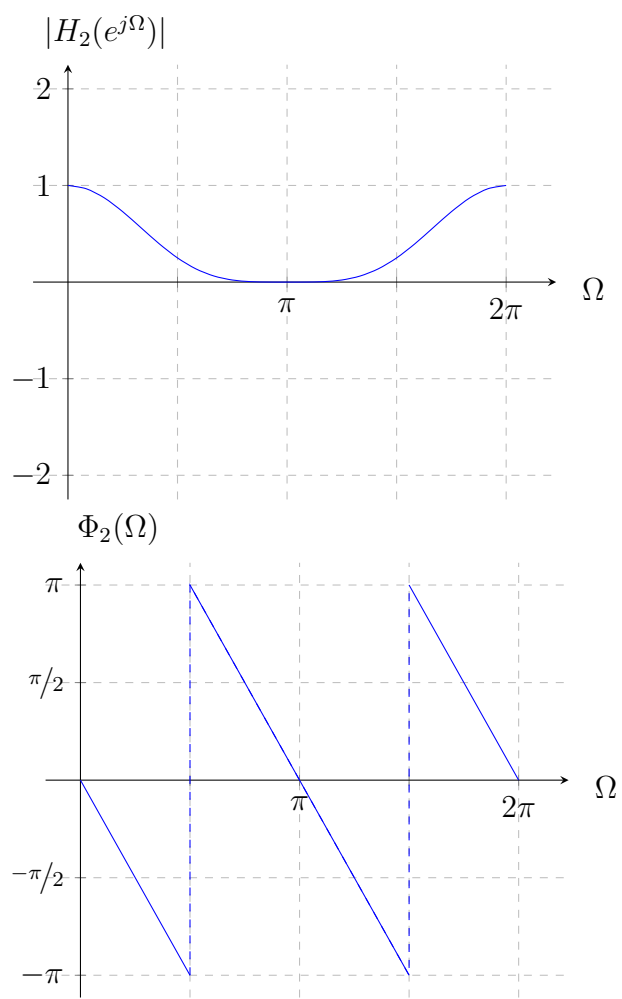
Typ I, N_b gerade, spiegelsymmetrisch.

f.) (3 Punkte)

$$\begin{aligned}
 H_2(e^{j\Omega}) &= \frac{1}{16}(1 + e^{-j\Omega})^4 \\
 &= \left(\underbrace{\frac{1}{2}(e^{j\frac{\Omega}{2}} + e^{-j\frac{\Omega}{2}})}_{\cos(\frac{\Omega}{2})} e^{-j\frac{\Omega}{2}} \right)^4 \\
 &= \cos^4\left(\frac{\Omega}{2}\right) \cdot e^{-j2\Omega}
 \end{aligned}$$

$$\Rightarrow |H_2(e^{j\Omega})| = \left| \cos^4\left(\frac{\Omega}{2}\right) \right|$$

$$\Rightarrow \Phi_2(\Omega) = -2\Omega$$



g.) (2 Punkte)

Tiefpass, siehe Amplitudengang
Linearphasig, siehe Phasengang

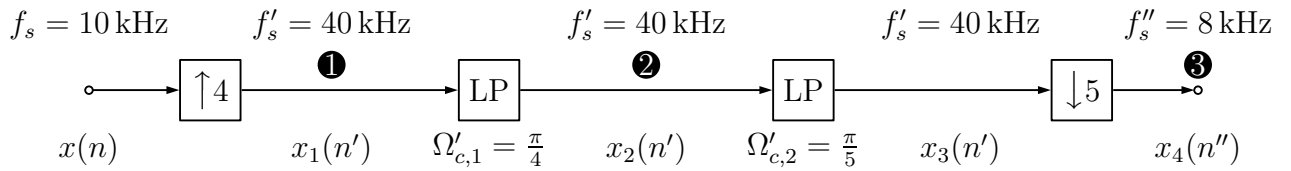
Aufgabe 2: Abtastratenwandlung

(12 Punkte gesamt)

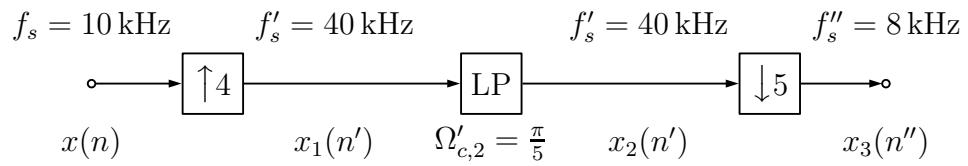
a.) (1 Punkt)

$$r = \frac{8 \text{ kHz}}{10 \text{ kHz}} = \frac{4}{5}$$

b.) (2 Punkte)



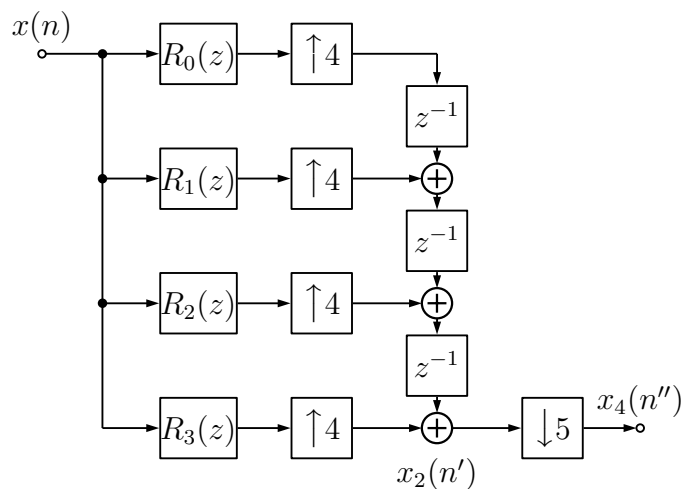
c.) (1 Punkt)



d.) (4 Punkte)

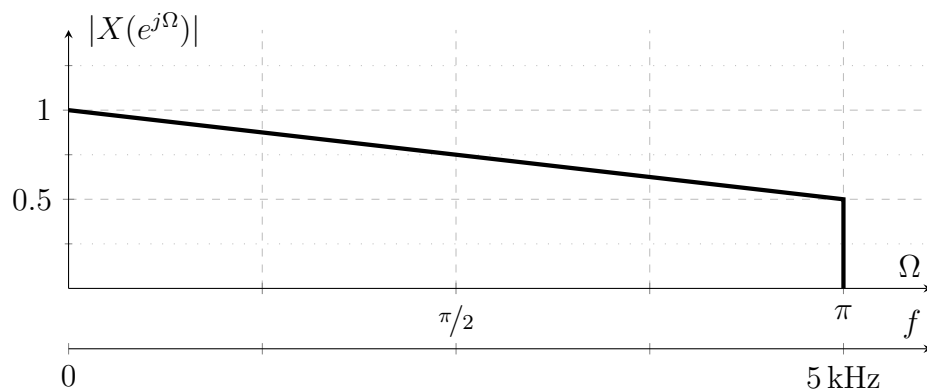
(siehe nächste Seite)

e.) (3 Punkte)

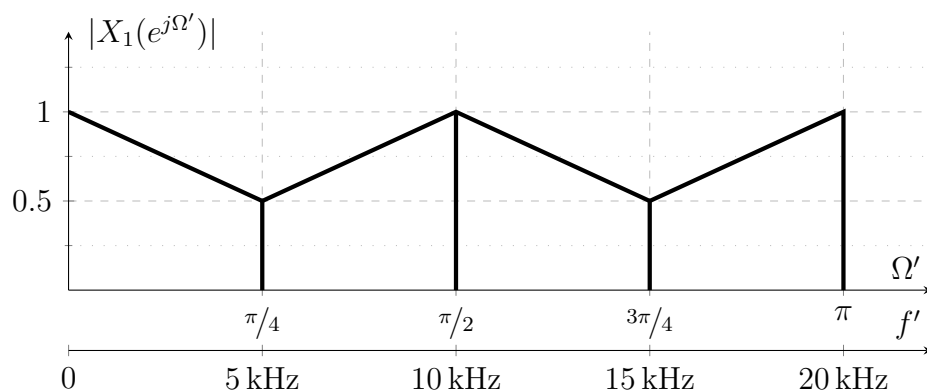


f.) (1 Punkt)

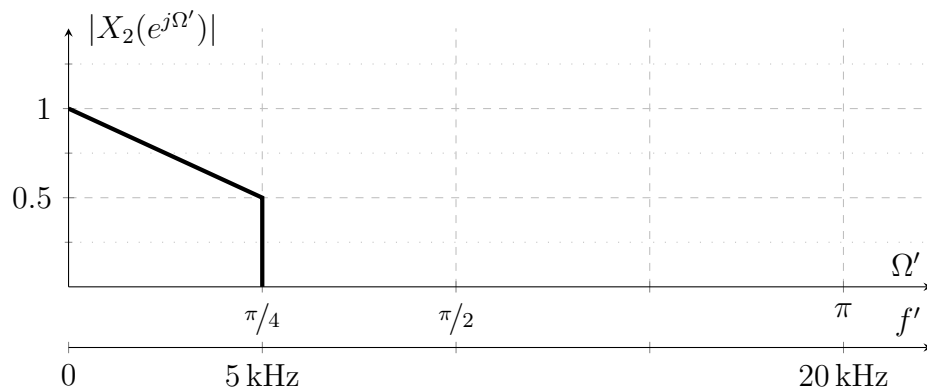
Reduktion der MAC's durch Polyphasendarstellung auf ca. $1/p = 1/4 = 25\%$, d.h. Reduktion um ca. 75%.



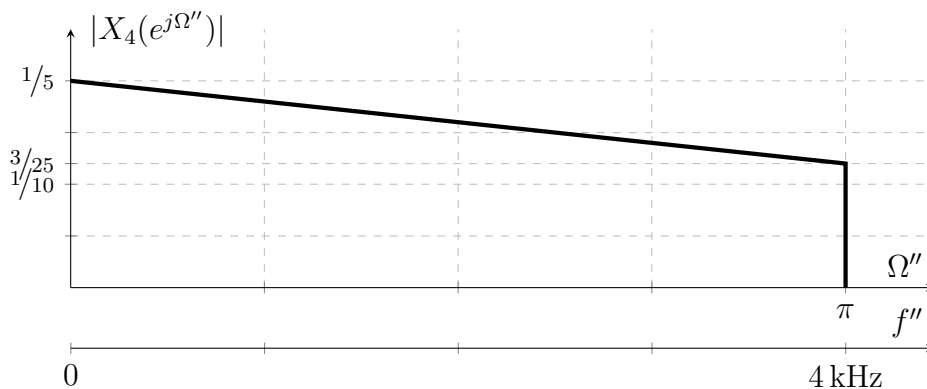
①



②



③



Aufgabe 3: Filterentwurf

(11 Punkte gesamt)

a.) (1 Punkt)

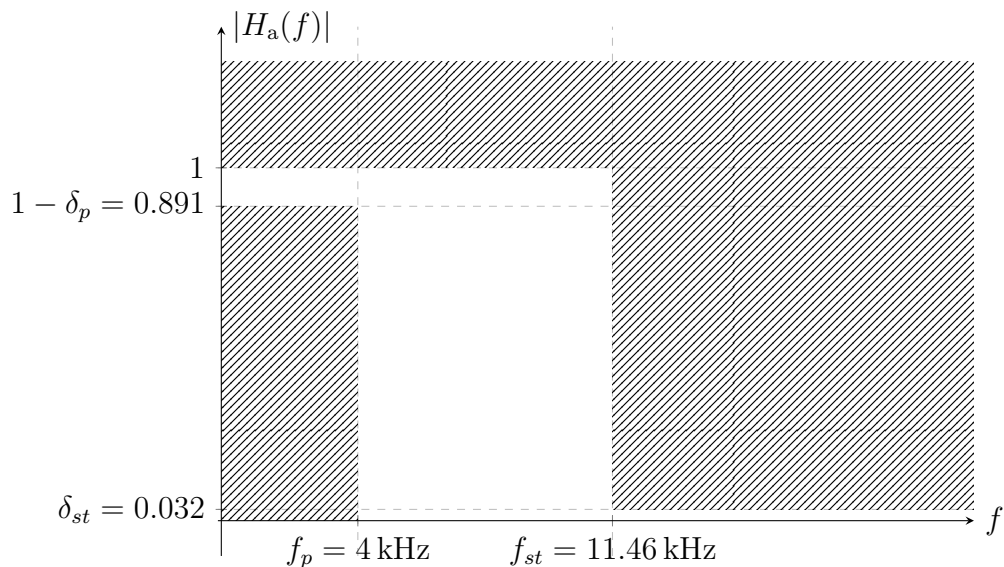
zeitkontinuierliches Butterworth IIR-Tiefpassfilter (rekursiv, zeitkontinuierlich, Unterdrückung hoher Frequenzen, flaches Amplitudenspektrum bei $\omega = 0$, monoton fallendes Amplitudenspektrum)

b.) (3 Punkte)

$$\begin{aligned}
 R_p = 1 \text{ dB} &\Rightarrow \delta_p = 1 - 10^{-1 \text{ dB}/20 \text{ dB}} = 0,109 \\
 &\Rightarrow 1 - \delta_p = \underline{0,891} \\
 d_{st} = 30 \text{ dB} &\Rightarrow \delta_{st} = 10^{-d_{st}/20 \text{ dB}} = \underline{0,032} \\
 \omega_p = \Omega_p \cdot f_s &\Rightarrow f_p = \frac{\Omega_p}{2\pi} \cdot f_s = \frac{\pi/6}{2\pi} \cdot 48 \text{ kHz} = \underline{4 \text{ kHz}}
 \end{aligned}$$

Bilineare Transformation: $\Omega' = \Omega_p$

$$\begin{aligned}
 v &= \frac{\omega'}{\tan(\frac{\Omega'}{2})} = \frac{\Omega_p \cdot f_s}{\tan(\frac{\Omega_p}{2})} = \frac{\pi/6 \cdot 48 \text{ kHz}}{\tan(\frac{\pi}{12})} = \underline{93797 \text{ s}^{-1}} \\
 \omega_{st} = v \tan(\frac{\Omega_{st}}{2}) &\Rightarrow f_{st} = \frac{v \cdot \tan(\frac{\pi/6 + \pi/4}{2})}{2\pi} = 11455 \text{ Hz} = \underline{11,46 \text{ kHz}}
 \end{aligned}$$



c.) (2 Punkte)

$$\left| \begin{aligned} |H_a(j\omega_p)|^2 &= \frac{1}{1 + \left(\frac{\omega_p}{\omega_c}\right)^{2N}} = (1 - \delta_p)^2 = 0,79433 \\ |H_a(j\omega_{st})|^2 &= \frac{1}{1 + \left(\frac{\omega_{st}}{\omega_c}\right)^{2N}} = (\delta_{st})^2 = 1,024 \cdot 10^{-3} \end{aligned} \right|$$

$$\left| \begin{array}{l} \left(\frac{\omega_p}{\omega_c} \right)^N = 0,50885 \\ \left(\frac{\omega_{st}}{\omega_c} \right)^N = 31,2340 \end{array} \right|$$

$$\Rightarrow \left(\frac{\omega_{st}}{\omega_p} \right)^N \geq \frac{31,2340}{0,50885}$$

$$\Rightarrow N \cdot \log \left(\frac{11,46}{4} \right) \geq \log(61,3815)$$

$$\Rightarrow N \geq 3,9115$$

$$\Rightarrow \underline{N = 4}$$

d.) (2 Punkte)

$$\left(\frac{\omega_p}{\omega_c} \right)^N = 0,50885 \Rightarrow \omega_c = 28768,81039 \text{ s}^{-1} \Rightarrow f_c = \frac{\omega_c}{2\pi} = \underline{\underline{4578,70 \text{ Hz}}}$$

Die Dämpfung beträgt ca. 3 dB.

e.) (3 Punkte)

$$s_{\infty, \nu} = \omega_c \cdot e^{j(\pi/2N + \pi/2 + \nu \cdot \pi/N)}, \text{ mit } \nu = 0, 1, \dots, 4$$

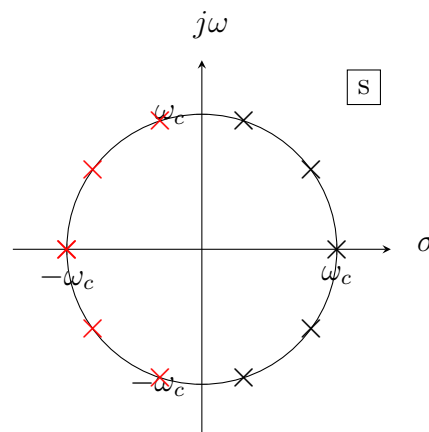
$$s_{\infty, 0} = \omega_c \cdot e^{j\frac{6\pi}{10}} = 28769 \text{ s}^{-1} \cdot e^{j\frac{3\pi}{5}}$$

$$s_{\infty, 1} = \omega_c \cdot e^{j\frac{8\pi}{10}} = 28769 \text{ s}^{-1} \cdot e^{j\frac{4\pi}{5}}$$

$$s_{\infty, 2} = \omega_c \cdot e^{j\frac{10\pi}{10}} = 28769 \text{ s}^{-1} \cdot e^{j\pi}$$

$$s_{\infty, 3} = \omega_c \cdot e^{j\frac{2\pi}{10}} = 28769 \text{ s}^{-1} \cdot e^{j\frac{\pi}{5}}$$

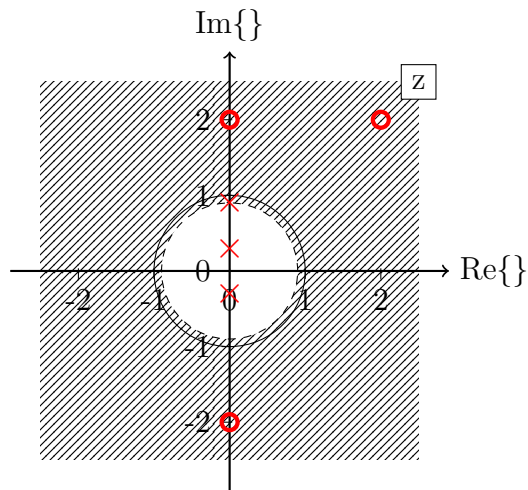
$$s_{\infty, 4} = \omega_c \cdot e^{j\frac{4\pi}{10}} = 28769 \text{ s}^{-1} \cdot e^{j\frac{2\pi}{5}}$$



Aufgabe 4: Zerlegung eines LTI-Systems

(13 Punkte gesamt)

a.) (3 Punkte)



$$z_{0,1} = 2j$$

$$z_{0,2} = -2j$$

$$z_{0,3} = 2 + 2j$$

$$z_{\infty,1} = 0,3j$$

$$z_{\infty,2} = -0,3j$$

$$z_{\infty,3} = 0,9j$$

$$ROC : |z| > 0,9$$

b.) (2 Punkte)

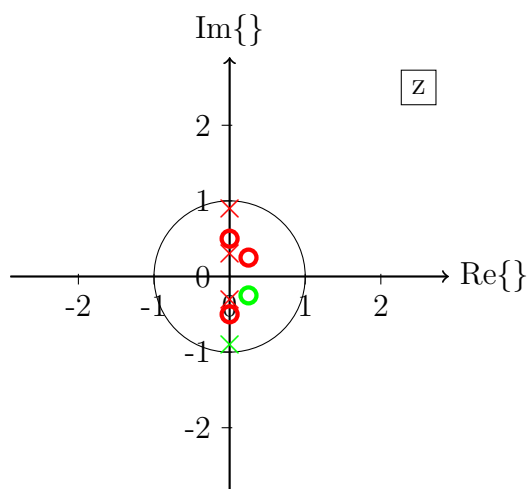
ja, da alle Polstellen innerhalb des Einheitskreises!

c.) (3 Punkte)

$$H_{\min}(z) = \frac{(1 - 0,5jz^{-1})(1 + 0,5jz^{-1})(1 - (1/4 + 1/4j)z^{-1})}{(1 - 0,3jz^{-1})(1 + 0,3jz^{-1})(1 - 0,9jz^{-1})} \cdot b_0$$

$$H_{AP}(z) = \frac{(1 - 2jz^{-1})(1 + 2jz^{-1})(1 - (2 + 2j)z^{-1})}{(1 - 0,5jz^{-1})(1 + 0,5jz^{-1})(1 - (1/4 + 1/4j)z^{-1})} \cdot 1/b_0$$

d.) (3 Punkte)



$$z_{0,1} = 0,5j$$

$$z_{0,2} = -0,5j$$

$$z_{0,3} = 0,25 + 0,25j$$

$$z_{0,4} = 0,25 - 0,25j$$

$$z_{\infty,1} = 0,3j$$

$$z_{\infty,2} = -0,3j$$

$$z_{\infty,3} = 0,9j$$

$$z_{\infty,4} = -0,9j$$

e.) (2 Punkte)

$$1) ROC : \quad 0,3 < |z| < 0,9$$

$$2) ROC : \quad |z| < 0,3$$