

Übung 12

Donnerstag, 20. Januar 2011
13:42

Übung 12

Notiztitel

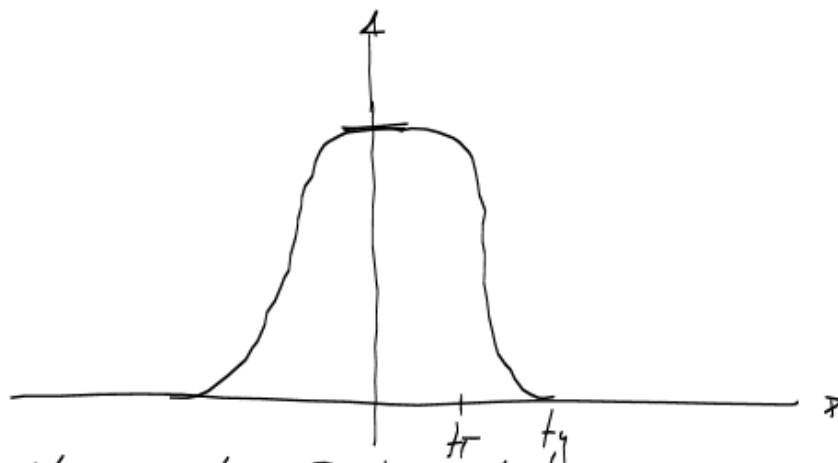
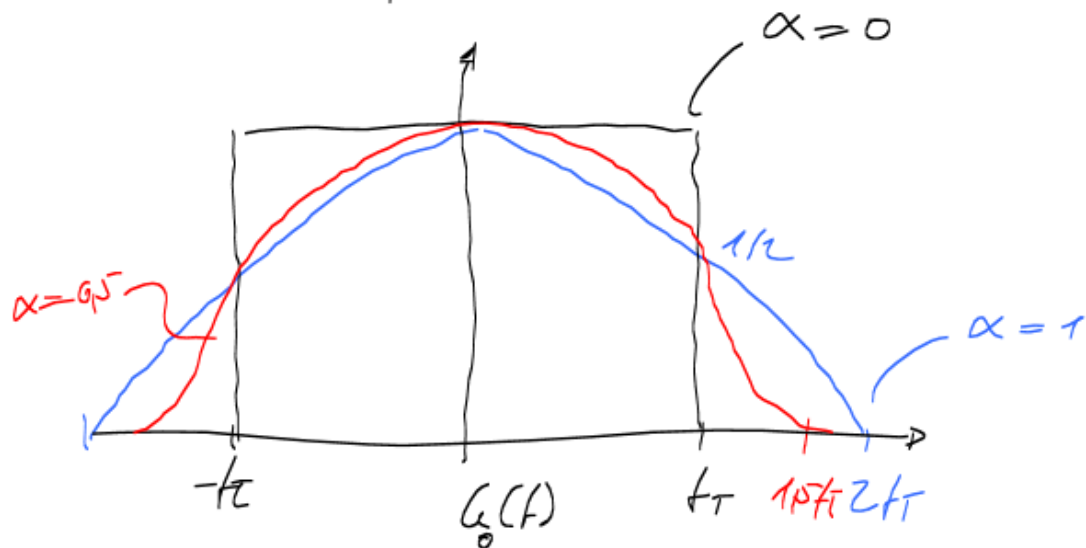
20.01.2011

Aufg. 8.1

a) ges: Bandbreite B_{TP}

Root-Raised-Cosine-Filter

$$0 \leq \alpha \leq 1$$

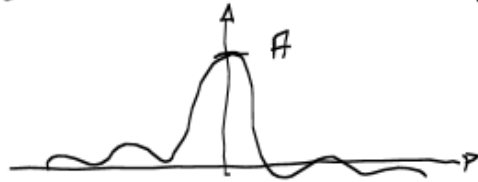


Bandbreite bei Tiefpassübertragung

$$\begin{aligned} B_{TP} - f_g &= (1+\alpha)f_T = (1+\alpha) \frac{1}{2T} \\ &= (1+0,22) \frac{1}{2} \cdot 3,84 \cdot 10^6 \cdot \frac{1}{2} = 2,3424 \text{ MHz} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{DTP} - f_g &= (1 + \alpha) f_T = (1 + \alpha) \frac{1}{2T} \\ &= (1 + 0,22) \frac{1}{2} \cdot 3,84 \cdot 10^6 \cdot \frac{1}{8} = 2,3424 \text{ MHz} \end{aligned}$$

ges: Energie E_s eines Sendesymbols



$$E_s = d^2 \cdot \int_{-\infty}^{\infty} g^2(\tau) d\tau$$

Satz von Parseval

$$= d^2 \int_{-\infty}^{\infty} |G(f)|^2 df$$

$$= H^2 \cdot 1 = H^2$$

b) ges: - maximal mögliche SNR
- Empfangsfilter $h(t)$

aus Vorlesung: Serie nach Faltung

$$\frac{S}{N} = \frac{d^2 \left[\int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) \cdot h(T_0 - \tau) d\tau \right]^2}{\frac{N_0}{2} \int_{-\infty}^{\infty} h^2(\tau) d\tau}$$

mit $T_0 = \overset{\text{Verzögerung}}{t_0} \cdot T$

Signalenergie

mit $E_s = d^2 \cdot \int_{-\infty}^{\infty} g^2(\tau) d\tau$

$$\rightarrow \frac{S}{N} = \frac{E_s}{N_0} \left[\int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) \cdot h(T_0 - \tau) d\tau \right]^2$$

$$= \rho \frac{S}{N} = \frac{E_s}{N_0/2} \cdot \frac{\left[\int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) \cdot h(\tau_0 - \tau) d\tau \right]^2}{\int_{-\infty}^{\infty} g^2(\tau) d\tau \cdot \int_{-\infty}^{\infty} h^2(\tau) d\tau}$$

Schwarz'sche Ungleichung — $\left. \begin{array}{l} \text{Gleichheitszeichen gilt nur für:} \\ h(\tau_0 - \tau) = C \cdot g(\tau) \\ \text{bzw. } h(\tau) = C \cdot g(\tau_0 - \tau) \end{array} \right\}$

$$\left[\int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) h(\tau_0 - \tau) d\tau \right]^2 \leq \int_{-\infty}^{\infty} g^2(\tau) d\tau \cdot \int_{-\infty}^{\infty} h^2(\tau) d\tau$$

Mit $h(\tau) = C \cdot g(\tau_0 - \tau)$ (Matched Filter) wird das SNR maximiert mit $C=1$

$$\Rightarrow \text{SNR}_{\max} = \frac{E_s}{N_0/2} = \frac{2T^2}{N_0}$$

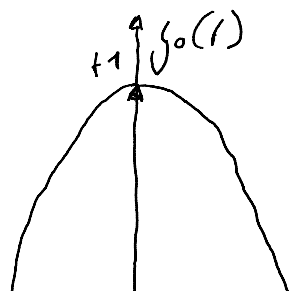
c) 1. Nyquist-Kriterium fordert Interferenzfreie Symbolübertragung
Ist erfüllt falls für die Gesamt-Übertragungsüberle $h_0(f)$ gilt:

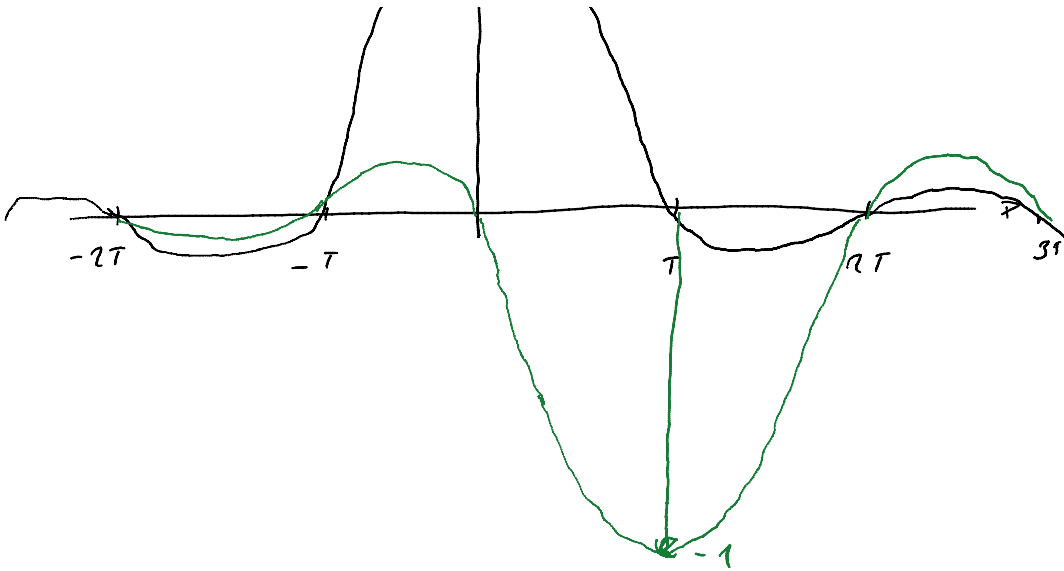
$$h_0(f) \neq 0 \text{ für } f=0$$

$$h_0(f) = 0 \text{ für } f = 2T, \quad l \in \{1, 2, 3, \dots\}$$

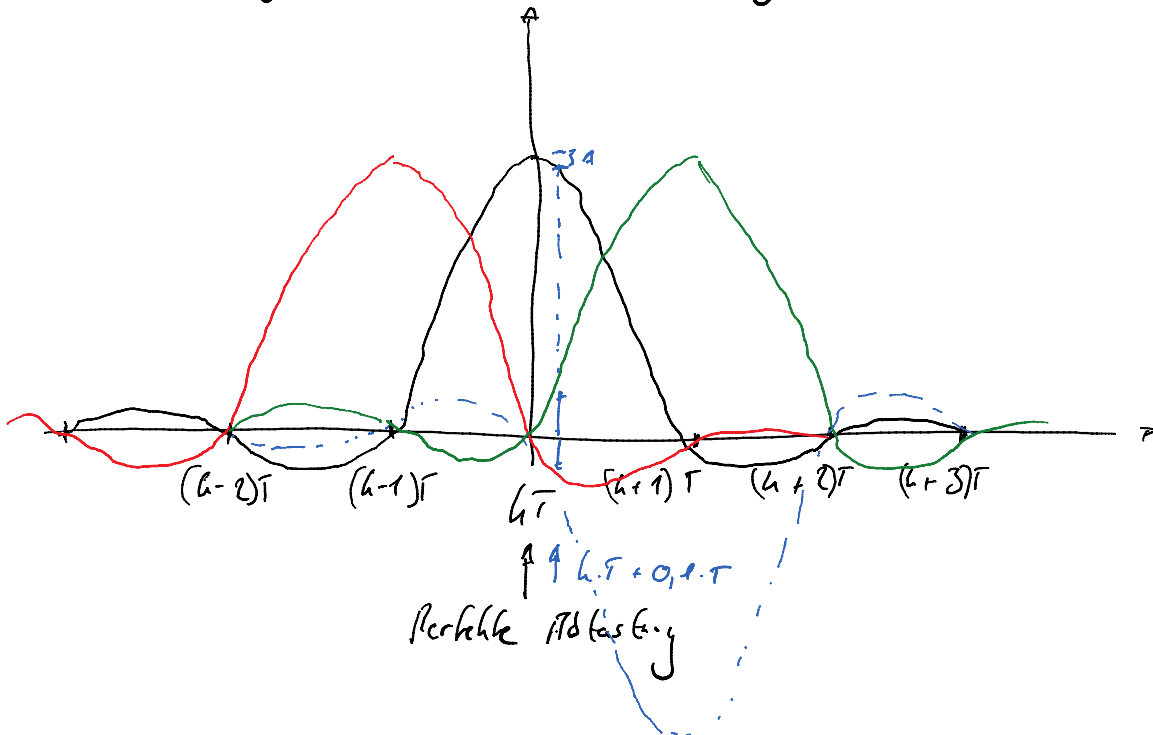
hier: Raised-Cosine-Ü-Fkt

$h_0(f) = g_0(f)$ erfüllt erstes Nyquist-Kriterium





d) ges: maximaler Fehler bei Abweichung von $V=0,1$ gegenüber idealer Abtastung



$$\hat{f}(0,1T) = F \cdot \int g_0(-0,9T) \pm g_0(0,1T) \pm g_0(1,1T)$$

$$g_0(-0,9T) = \frac{\sin(-0,9\pi)}{-0,9\pi} \cdot \frac{\cos(\pi \cdot 0,11 \cdot 0,9)}{1 - (2 \cdot 0,11 \cdot 0,9)^2} = 0,1053$$

$$g_0(0,1T) = 0,9832$$

$$g_0(1,1T) = -0,0846$$

d.h. der ungünstigste Fall ist

$$\vec{\omega}(0,17) = \mathbb{A} \cdot \{ -0,1053 + 0,9932 - 0,0846 \} = \mathbb{A} \cdot 0,7933$$

z.B.

rel. Fehler: $\frac{1 - 0,7933}{1} = 20,67\%$