

A4.2.)

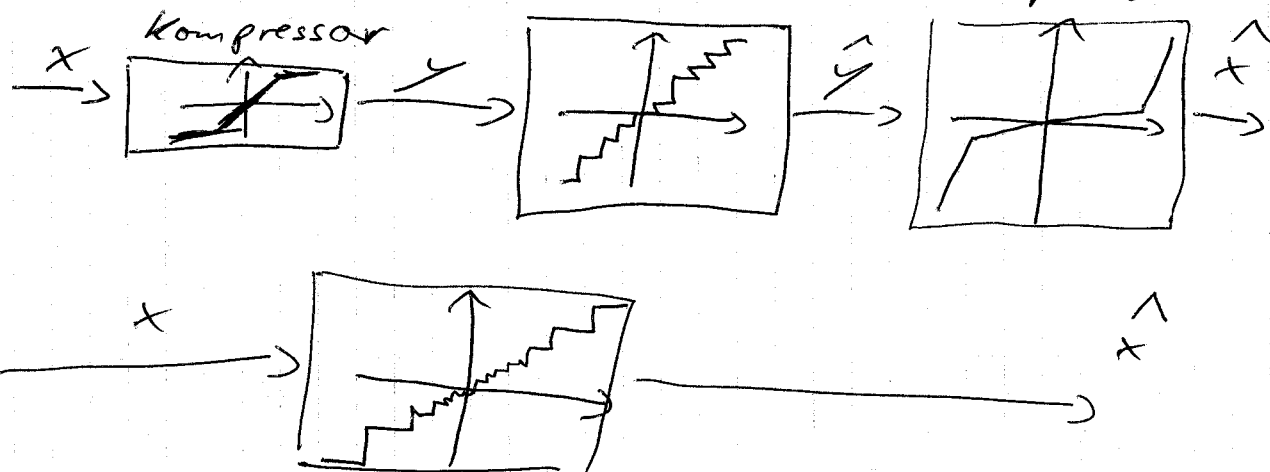
b.) Gesucht: Rauschleistung des Komponden-
systems

Quantisierung mit Kompondierung-
ungleichmäßige Quantisierung-

Kleinere Signalwerte treten z.B. bei
Sprachsignalen häufiger auf als
große Werte.

→ Ziel: Feinere Auflösung (d.h. kleinere
Quantisierungsstufenhöhen) bei kleinen
Amplituden

→ Einsatz eines Komponders



→ Gleichmäßige Quantisierung des
komprimierten Signals y kann
als ungleichmäßige Quantisierung
des Signals x aufgefasst werden

→ Bestimmung des ungleichmäßigen Quantisierers durch Rückrechnen der Quantisierungsintervalle und -Stufen mittels Kompressor-Kennlinie

Bestimmung von $y(x)$ für $x \geq 0$

Teil 1: $0 \leq x \leq 0,6$

$$y(x) = \frac{\Delta y}{\Delta x} \cdot x = \frac{0,75}{0,6} \cdot x = \frac{5}{4} \cdot x$$

Teil 2: $0,6 \leq x \leq 1$

$$y(x) = mx + t$$

$$\underline{a.)} \quad m = \frac{\Delta y}{\Delta x} = \frac{0,25}{0,4} = \frac{5}{8}$$

$$\underline{b.)} \quad y(1) \stackrel{!}{=} 1$$

$$\Rightarrow \frac{5}{8} \cdot 1 + t \stackrel{!}{=} 1$$

$$\Rightarrow t = \frac{3}{8}$$

$$\Rightarrow y(x) = \frac{5}{8} \cdot x + \frac{3}{8}$$

Bestimmung der Umkehr fkt. $x(y)$ für $y \geq 0$

Teil 1: ~~0~~ $0 \leq y \leq 0,75$

$$y(x) = \frac{5}{4} x \Rightarrow x(y) = \frac{4}{5} y$$

Teil 2:

$$0,75 \leq y \leq 1$$

$$y(x) = \frac{5}{8} x + \frac{3}{8} \Rightarrow x(y) = \left(y - \frac{3}{8}\right) \cdot \frac{8}{5} \\ = \frac{8}{5} y - \frac{3}{5}$$

i	G_i	\hat{x}_i	Δx_i
0	1/8	0,1	0,2
1	3/8	0,3	0,2
2	5/8	0,5	0,2
3	7/8	0,8	0,4

aus a.) $\frac{\Delta x_i}{2}$

$$N_{q_i} = \int_{-\frac{\Delta x_i}{2}}^{\frac{\Delta x_i}{2}} x^2 \cdot p(x + \hat{x}_i) dx$$

$$= (1 - x_i) \frac{\Delta x_i^3}{12}$$

$$\Rightarrow N_q = 2 \cdot \sum_i N_{q_i} = \frac{2}{12} \cdot \left[\frac{1}{5^2} (1 - 0,1 + 1 - 0,3 + 1 - 0,5) + \left(\frac{2}{5}\right)^2 \cdot (1 - 0,8) \right] = 0,00493 < N_{q_{a.}}$$

\Rightarrow Verringerung der Störleistung durch die Kompandierung.

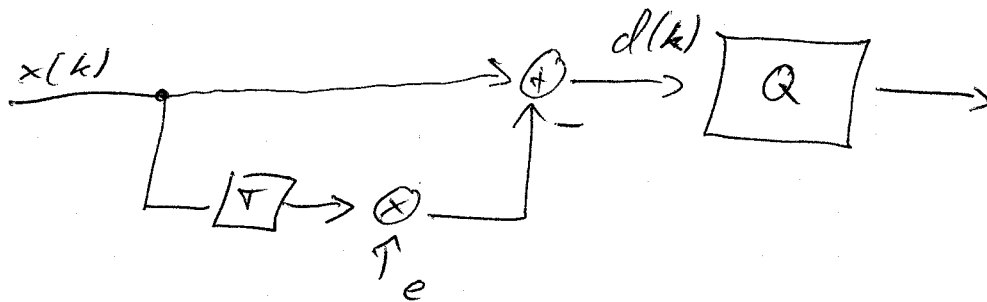
A4.3.)

DPCM: Differenzielle Puls-Code Modulation

aufeinander folgende Abtastwerte
vieler Signale (Sprache, Bilder) sind
stark ~~korreliert~~ korreliert

\rightarrow Reduzierung der BTRate (bzw. Qualitätsverbesserung bei konst. BTRate) möglich durch Übertragung der Differenz aufeinander folgender Abtastwerte (Differenz $\hat{=}$ Prädiktionsfehler)

a) Gesucht: Koeff. für einen optimalen Prädiktor erster Ordnung



$$E \{ d^2(k) \} \rightarrow \min.$$

$$\Rightarrow d(k) = x(k) - a \cdot x(k-1)$$

$$d^2(k) = x^2(k) - 2a x(k)x(k-1) + a^2 x^2(k-1)$$

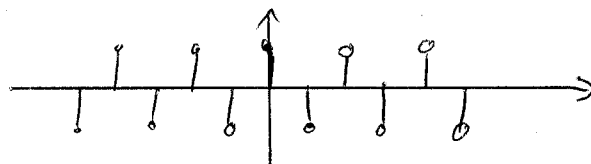
$$E \{ d^2(k) \} = \varphi_{xx}(0) - 2a \varphi_{xx}(1) + a^2 \varphi_{xx}(0)$$

$$\frac{\partial E \{ d^2(k) \}}{\partial a} = -2 \varphi_{xx}(1) + 2a \varphi_{xx}(0) \stackrel{!}{=} 0$$

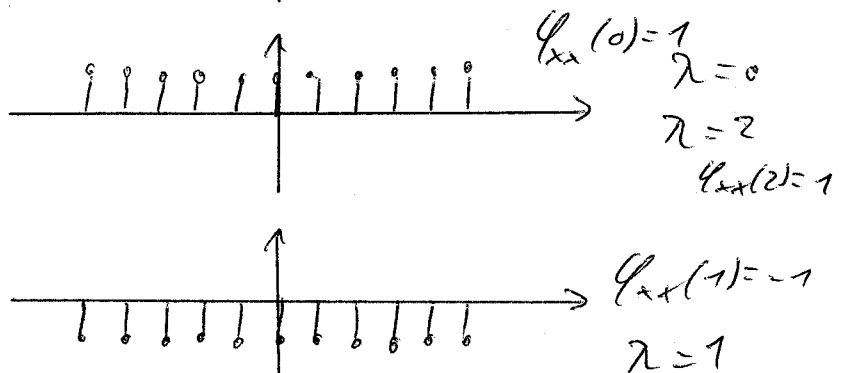
$$\Rightarrow a = \frac{\varphi_{xx}(1)}{\varphi_{xx}(0)}$$

$$\varphi_{xx}(\lambda) = \lim_{K \rightarrow \infty} \frac{1}{2K+1} \sum_{k=-K}^K x(k) \cdot x(k-\lambda)$$

$$x_1(k) = (-1)^k$$



$$x_1(k) \cdot x_1(k-\lambda)$$



$$\Rightarrow \varphi_{xx}(\lambda) = (-1)^{\lambda}$$

$$\Rightarrow a_{\text{opt}} = \frac{\varphi_{xx}(1)}{\varphi_{xx}(0)} = -1$$

b.) Gesucht: Frequenzgang $H(\Omega)$

$$\begin{aligned} D(\Omega) &= X(\Omega) - a \cdot X(\Omega) \cdot e^{-j\Omega} \\ &= X(\Omega)(1 - a \cdot e^{-j\Omega}) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow H(\Omega) &= \frac{D(\Omega)}{X(\Omega)} = 1 - a \cdot e^{-j\Omega} \\ &= 1 - a(\cos(\Omega) - j \sin(\Omega)) \\ &= 1 - a \cos(\Omega) + j \cdot a \sin(\Omega) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} |H(\Omega)| &= \sqrt{1 - 2a \cos(\Omega) + a^2 \cos^2(\Omega) + a^2 \sin^2(\Omega)} \\ &= \sqrt{1 - 2a \cos(\Omega) + a^2} \end{aligned}$$

Evtl. falsch

$$\begin{aligned} &= \sqrt{2 + 2 \cos(\Omega)} = \\ ? \left[\begin{aligned} \cos(2\alpha) &= 1 - 2\sin^2(\alpha) \\ \Rightarrow 1 + \cos(2\alpha) &= 2\cos^2(\alpha) \end{aligned} \right] &= \sqrt{4 \cdot \sin^2\left(\frac{\Omega}{2}\right)} = \underline{\underline{|2 \sin\left(\frac{\Omega}{2}\right)|}} \end{aligned}$$

