

# 1 Elementare DSV

## 1.1 Energie

Die Leistung und Energie eines Signals  $x(k)$   $k \in [k_1, k_2]$

$$E_{k_1, k_2} = \sum_{k=k_1}^{k_2} |x(k)|^2 = (k_2 - k_1 + 1) P_{k_1, k_2} \quad (1)$$

Parsevallsche Gleichung ZDFT:

$$E_{-\infty, \infty} = \sum_{-\infty}^{\infty} |x(k)|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |X(e^{j\Omega})|^2 d\Omega \quad (2)$$

Parsevallsche Gleichung DFT:

$$E = \sum_{k=0}^{N-1} |x(k)|^2 = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} |X(n)|^2 \quad (3)$$

## 1.2 DFT/IDFT

$$X(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) e^{-j \frac{2\pi kn}{N}} \quad (4)$$

$$x(k) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} X(n) e^{-j \frac{2\pi kn}{N}} \quad (5)$$

	Zeitbereich	Spektralbereich
Linearität	$a \cdot x_1(k) + b \cdot x_2(k)$	$a \cdot X_1(n) + b \cdot X_2(n)$
Zeit-Verschiebung	$x(k - k_0)$	$e^{-j \frac{2\pi n k_0}{N}} X(n)$
Frequenz-Verschiebung	$e^{-j \frac{2\pi n k_0}{N}} x(k)$	$X(n + k_0)$
Spiegelung	$x(-k)$	$X(-n)$
Konj. Kompl	$x^*(k)$	$X^*(-n)$
Faltung	$x_1(k) \otimes x_2(k)$	$X_1(n) X_2(n)$
Multiplikation	$x_1(k) x_2(k)$	$\frac{1}{N} X_1(n) \otimes X_2(n)$
gerade Symmetrie	$x_g(k) = \frac{x(k) + x(-k)}{2}$	$X_g(n) = \frac{X(n) + X(-n)}{2}$
ungerade Symmetrie	$x_u(k) = \frac{x(k) - x(-k)}{2}$	$X_u(n) = \frac{X(n) - X(-n)}{2}$

$$\begin{aligned} x[n] &\iff X(e^{j\theta}) \\ \delta[n - n_0] &\iff e^{-j\theta n_0} \\ e^{j\theta_0 n} &\iff 2\pi \delta_{2\pi}(\theta - \theta_0) \\ \cos(\theta_0 n) &\iff \pi(\delta_{2\pi}(\theta - \theta_0) + \delta_{2\pi}(\theta + \theta_0)) \\ \sin(\theta_0 n) &\iff \frac{\pi}{j}(\delta_{2\pi}(\theta - \theta_0) - \delta_{2\pi}(\theta + \theta_0)) \\ \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta[n - kN] &\iff \frac{2\pi}{N} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\theta - \frac{2\pi}{N}k) \\ u[n] = \begin{cases} 1, & n \geq 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases} &\iff \frac{1}{1 - e^{-j\theta}} + \pi \delta_{2\pi}(\theta) \\ \alpha^n u[n], \quad |\alpha| < 1 &\iff \frac{1}{1 - \alpha e^{-j\theta}} \\ \frac{\sin(\alpha n)}{\pi n}, \quad 0 < \alpha < \pi &\iff X(e^{j\theta}) = \begin{cases} 1, & 0 \leq |\theta| \leq \alpha \\ 0, & \alpha < |\theta| < \pi \end{cases} \\ x[n] = \begin{cases} 1, & |n| \leq N_1 \\ 0, & |n| > N_1 \end{cases} &\iff \frac{\sin((2N_1 + 1)\frac{\theta}{2})}{\sin(\frac{\theta}{2})} \\ x[n] = \begin{cases} 1, & 0 \leq n < N \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases} &\iff \frac{\sin(\frac{N\theta}{2})}{\sin(\frac{\theta}{2})} e^{-j\frac{N-1}{2}\theta} \end{aligned}$$

Es gilt:  $0 \leq n < N$ ,  $0 \leq k < N$  und  $0 \leq m < N$

$$\begin{aligned} e^{j\frac{2\pi}{N}mn} &\iff N\delta[k - m] \\ \cos\left(\frac{2\pi}{N}mn\right) &\iff \frac{N}{2}(\delta[k - m] + \delta[k + m - N]) \\ \sin\left(\frac{2\pi}{N}mn\right) &\iff \frac{N}{2j}(\delta[k - m] - \delta[k + m - N]) \\ \delta[n] &\iff 1 \\ x[n] = \begin{cases} 1, & 0 \leq n \leq N_1 \\ 1, & -N_1 \leq n \leq N - 1 \\ 0, & \text{sonst} \end{cases} &\iff \frac{\sin((2N_1 + 1)\frac{\pi k}{N})}{\sin(\frac{\pi k}{N})} \end{aligned}$$

## 1.3 z-Transformation

$$X(z) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) z^{-k} \quad z = e^{sT_a} \quad (6)$$

Eigenschaft	Zeitbereich	Bildbereich
Linearität	$y(k) = a \cdot u_1(k) + b \cdot u_2(k)$	$Y(z) = a \cdot U_1(z) + b \cdot U_2(z)$
Zeitverschiebung	$y(k) = u(k - 1)$	$Y(z) = z^{-1} \cdot U(z) + u(-1)$
	$y(k) = u(k - 2)$	$Y(z) = z^{-2} \cdot U(z) + z^{-1} \cdot u(-1) + u(-2)$
Differenz	$y(k) = u(k) - u(k - 1)$	$Y(z) = (1 - z^{-1}) \cdot U(z) - u(-1)$
Summation	$y(k) = \sum_{v=0}^k u(v)$	$Y(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}} \cdot U(z) = \frac{z}{z - 1} \cdot U(z)$
Faltung	$y(k) = \sum_{v=0}^k u(v) \cdot g(k - v)$	$Y(z) = U(z) \cdot G(z)$
Multiplikation mit $k$	$y(k) = k \cdot u(k)$	$Y(z) = -z \cdot \frac{dU(z)}{dz}$
Modulation	$y(k) = a^k \cdot u(k)$	$Y(z) = U\left(\frac{z}{a}\right)$

## 1.4 Faltung

### 1.4.1 Lineare Faltung

$$g(k) * u(k) = \sum_{\nu=0}^k g(\nu) u(k - \nu) = \sum_{\nu=0}^k g(k - \nu) u(\nu) \quad (7)$$

### 1.4.2 Zyklische Faltung

$x_1(k)$  und  $x_2(k)$  durch **Zero-Padding** auf  $N = N_1 + N_2 - 1$

$$x_1(k) \otimes x_2(k) = \sum_{\nu=k_0}^{k_0+N-1} x_1(\nu) x_2(k - \nu) \quad (8)$$

## 1.5 Korrelation

$x_1(k) \in [0, N_1 - 1]$  und  $x_2(k) \in [0, N_2 - 1]$

$$r_{x_1 x_2}(\lambda) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x_1^*(k) x_2(k + \lambda) \quad (9)$$

## 1.6 Blocksignalverarbeitung

Der  $i$ -te Block  $x^{(i)}(k)$  der Länge  $L$  mit Versch.abstand  $D$  wird als Multiplikation mit Fensterfunktion  $w(k)$  beschrieben

$$Allg.: x^{(i)}(k) = x(k + (i - 1)D) \cdot w(k) \quad k \in [0, L - 1] \quad (10)$$

Überlapp  $D_{\%}$

$$D_{\%} = \frac{L - D}{L} 100\% \quad (11)$$

### 1.6.1 Overlapp-Add Verfahren

Schnelle Faltung  $g(k) * u(k)$   $N_u \gg N_g$  Aufteilung  $u(k)$  nicht-überlappend (**nahtlos**)  $\rightarrow D = L$

Zero-Padding  $u^{(i)}(k)$  auf  $N = L + N_g$

### 1.6.2 Overlapp-Save Verfahren

Schnelle Faltung  $g(k) * u(k)$   $N_u \gg N_g$

z.B. Überlapp =  $N_g - 1 \rightarrow D = L - N_g + 1$

$$u^{(i)}(k) = u(k + (i - 1)D) \quad k \in [0, L - 1] \quad (12)$$

## 1.7 Simultane Transformation

$$x_1(k) = \operatorname{Re}[y(k)] = \frac{1}{2}(y(k) + y^*(k)) \quad (13)$$

$$x_2(k) = \operatorname{Im}[y(k)] = \frac{1}{2j}(y(k) - y^*(k)) \quad (14)$$

$$x_1(k) = x(2k) \quad (15)$$

$$x_2(k) = x(2k + 1) \quad (16)$$

$$y(k) = x_1(k) + jx_2(k) \quad (17)$$

$$X_1(n) = \frac{1}{2}(Y(n) + Y^*(-n)) \quad (18)$$

$$X_2(n) = \frac{1}{2j}(Y(n) - Y^*(n)) \quad (19)$$

## 2 Stochastische Prozesse

### 2.1 Wahrscheinlichkeitsdichtefunktion

Wahrscheinlichkeit  $P(x_u \leq x \leq x_o)$ , dass  $x \in [x_u, x_o]$

$$P(x_u \leq x \leq x_o) = \int_{x_u}^{x_o} f_x(\alpha) d\alpha \quad (20)$$

$$\text{bzw. } F_x(\alpha) = \int_{-\infty}^{\alpha} f_x(u) du \quad (21)$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} f_x(u) du = 1 \quad (22)$$

Gaußverteilung (Normalverteilung)

$$f_x(\alpha) = \frac{1}{\sigma_x \cdot \sqrt{2\pi}} \cdot e^{-\frac{1}{2} \cdot \left(\frac{\alpha - \mu_x}{\sigma_x}\right)^2} \quad (23)$$

### 2.2 Erwartungswert, Varianz

$$\mu_x = E[x] = \int_{-\infty}^{\infty} \alpha f_x(\alpha) d\alpha = \sum_{\nu} a_{\nu} P_{\nu} \quad (24)$$

$$\sigma_x^2 = E[(x - \mu)^2] = E[x^2] - \mu^2 = \int_{-\infty}^{\infty} (\alpha - \mu_x)^2 f_x(\alpha) d\alpha \quad (25)$$

### 2.3 Stationärer Stochastischer Prozess

P. stationär, wenn seine **statistischen** Eigenschaften **zeitinvariant** sind

Einzeln stationärer Stochastischer Prozess:

$$f_{x(k)}(\alpha) = f_{x(k+k_0)}(\alpha) = f_x(\alpha) \quad (26)$$

Ein Prozess wird zu zwei verschiedene Zeitpunkte  $k_1$  und  $k_2$

$$f_{x(k_1)x(k_2)}(\alpha) = f_{x(k_1+k_0)x(k_2+k_0)}(\alpha) \quad (27)$$

Zwei Prozesse  $x$  und  $y$  wird zu zwei verschiedene Zeitpunkte  $k_1$  und  $k_2$

$$f_{x(k_1)y(k_2)}(\alpha) = f_{x(k_1+k_0)y(k_2+k_0)}(\alpha) \quad (28)$$

Autokorrelations  $\varphi_{xx}(\lambda)$  und Kreuzkorrelation  $\varphi_{xy}(\lambda)$

$$\varphi_{xx}(\lambda) = E[x^*(k)x(k+\lambda)] \quad (29)$$

$$\varphi_{xy}(\lambda) = E[x^*(k)y(k+\lambda)] \quad (30)$$

Definition **schwache Stationarität**

- $\mu_x = E[x(k)] = \text{const.}$
- $\varphi_{xx}(\lambda) = \varphi_{xx}(-\lambda)$  (= gerade Symmetrie)
- $\varphi_{xx}(0) \geq |\varphi_{xx}(\lambda)|$  (max(Autokorr.) im Ursprung)
- $\varphi_{xx}(0) = E[|x(k)|^2]$  (= mittlere Leistung)
- $\varphi_{xx}(0) = \sigma_x^2 + |\mu_x|^2$

### 2.4 Ergodizität

Schmitttelwert und Zeitmittelwert sind aquivalent

	Zeitmittelwert(Schätzung)	Schmitttelwert
linearer Mittelwert $\mu_x$	$\mu_x = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} x(k)$	$E[x(k)]$
Varianz $\sigma_x^2$	$\sigma_x^2 = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1}  x(k) - \mu_x ^2$	$E[ x(k) - \mu_x ^2]$
Autokorrelation $\varphi_{xx}(\lambda)$	$\frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} x^*(k)x(k+\lambda)$	$E[x^*(k)x(k+\lambda)]$
Kreuzkorrelation $\varphi_{xy}(\lambda)$	$\varphi_{xy}(\lambda) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} x^*(k)y(k+\lambda)$	$E[x^*(k)y(k+\lambda)]$

### 2.5 Leistungsdichtespektrum LDS

LDS = DFT der Stochastischen Prozesse

Autoleistungsdichtespektrum  $\phi_{xx}(e^{j\Omega})$  und Kreuzleistungsdichtespektrum  $\phi_{xy}(e^{j\Omega})$

$$\phi_{xx}(e^{j\Omega}) = \sum_{\lambda=-\infty}^{\infty} \varphi_{xx}(\lambda) e^{-j\Omega\lambda} \quad (31)$$

$$\varphi_{xx}(\lambda) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \phi_{xx}(e^{j\Omega}) e^{j\Omega\lambda} d\Omega \quad (32)$$

$$\phi_{xy}(e^{j\Omega}) = \sum_{\lambda=-\infty}^{\infty} \varphi_{xy}(\lambda) e^{-j\Omega\lambda} \quad (33)$$

$$\varphi_{xy}(\lambda) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \phi_{xy}(e^{j\Omega}) e^{j\Omega\lambda} d\Omega \quad (34)$$

Mittlere Leistung  $\varphi_{xx}(0)$

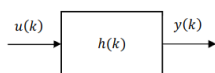
$$\varphi_{xx}(0) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \phi_{xx}(e^{j\Omega}) d\Omega = \frac{\phi_{xx}(e^{j\Omega})}{2\pi} \quad (35)$$

Weißes Rauschen (Mittelwertfrei)

$$\phi_{xx}(e^{j\Omega}) = \phi_0 \quad (36)$$

$$\varphi_{xx}(0) = \phi_0 \gamma_0(\lambda) \quad (37)$$

## 2.6 LTI-Systeme



Mit konst. Mittelwerten  $E[u(k-\nu)] = \mu_x$  und  $E[y(k)] = \mu_y$

$$\mu_y = \mu_x \sum_{\nu=-\infty}^{\infty} h(\nu) = \mu_x H(e^{j0}) \quad (38)$$

Zusätzliche Beziehungen

$$\varphi_{uy}(\lambda) = h(\lambda) * \varphi_{uu}(\lambda) \quad (39)$$

$$\varphi_{yu}(\lambda) = h(-\lambda)^* * \varphi_{uu}(\lambda) \quad (40)$$

$$\varphi_{yy}(\lambda) = h(\lambda) * \varphi_{yu}(\lambda) = h^*(-\lambda) * \varphi_{uy}(\lambda) \quad (41)$$

$$\varphi_{yy}(\lambda) = h^*(-\lambda) * h(\lambda) * \varphi_{uu}(\lambda) \quad (42)$$

- $\phi_{uy}(e^{j\Omega}) = H(e^{j\Omega})\phi_{uu}(e^{j\Omega})$
- $\phi_{yu}(e^{j\Omega}) = H^*(e^{j\Omega})\phi_{uu}(e^{j\Omega})$
- $\phi_{yy}(e^{j\Omega}) = H^*(e^{j\Omega})H(e^{j\Omega})\phi_{uu}(e^{j\Omega}) = |H(e^{j\Omega})|^2 \phi_{uu}(e^{j\Omega})$

## 3 Spektralschätzung

### 3.1 Spektralschätzung mit FFT

Umrechnung  $n \leftrightarrow f$

$$f_n = n \frac{f_A}{N} \quad (43)$$

Umrechnung  $\Omega \leftrightarrow n$

$$\Omega_n = 2\pi \frac{n}{N} = \omega T_a \quad (44)$$

Umrechnung  $\omega \leftrightarrow n$

$$\omega_n = 2\pi f_A \frac{n}{N} \quad (45)$$

Spektrum

$$n = 0$$

$$n = \tilde{n}$$

$$n = \frac{N}{2}$$

Zeitbereich

$$\text{Konstante } x(0) = \frac{1}{N} X(0)$$

$$x_{\tilde{n}}(k) = \frac{1}{N} (X(\tilde{n})e^{-j\frac{2\pi k\tilde{n}}{N}} + X(N-\tilde{n})e^{-j\frac{2\pi k(N-\tilde{n})}{N}})$$

$$e^{jk\pi} = (-1)^k$$

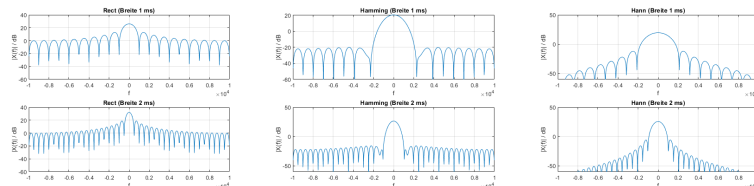
### 3.2 Leck-Effekt

Kein Ganzzahliges Vielfaches fällt in das Beobachtungsfenster  $w(k)$ .

Bsp: Sinus  $x(t) = \sin(\omega_0 t) \cdot w(t)$  mit  $w(t) = \text{rect}(\frac{t-T/2}{T})$

$$\begin{aligned} x_w(k) &= x(k)w(k) \longrightarrow X_w(n) = X(n) * W(n) \\ \sin(\omega_0 t) &\longrightarrow j\pi(\delta_0(w+\omega_0) - \delta_0(w-\omega_0)) \\ \text{rect}(\frac{t-T/2}{T}) &\longrightarrow T \text{si}(\frac{wT}{2})e^{-jw\frac{T}{2}} \\ X(j\omega) &= \frac{2}{2\pi} [j\pi(\delta_0(w+\omega_0) - \delta_0(w-\omega_0))] * \text{si}(\frac{wT}{2})e^{-jw\frac{T}{2}} \\ X(j\omega) &= j\frac{T}{2} [\text{si}((w+\omega_0)\frac{T}{2})e^{-j(w+\omega_0)\frac{T}{2}} - \text{si}((w-\omega_0)\frac{T}{2})e^{-j(w-\omega_0)\frac{T}{2}}] \end{aligned}$$

## 3.3 Zeitfenster



Rechteck um bei  $k=0$  beginnend (um  $\frac{N}{2}$  verschoben)

$$\text{rect}(k - \frac{N}{2}) \longrightarrow \frac{\sin(N\frac{\Omega}{2})}{\sin(\frac{\Omega}{2})} e^{-j\Omega \frac{N-1}{2}} \quad (46)$$

### 3.4 Zero-Padding

Zero-Padding = Annäherung an die DTFT  $\rightarrow$  feinere Spektrumauflösung Energiegehalt  $E = E_{ZP}$

### 3.5 Spektralschätzung Stoch. Prozesse

Periodogramm

$$\hat{\phi}_{Per} = \frac{1}{N} |X(n)|^2 \quad (47)$$

Mittlere Leistung P mittels Periodogramm

$$P = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} \hat{\phi}_{Per} = \frac{1}{N^2} \sum_{n=0}^{N-1} |X(n)|^2 \quad (48)$$

Falls nur Spektrum von  $n \in [0, N/2]$  gegeben

$$P = \frac{1}{N} (\hat{\phi}_{Per}(0) + 2 \sum_{n=0}^{N/2-1} \hat{\phi}_{Per} + \hat{\phi}_{Per}(\frac{N}{2})) \quad (49)$$

$$P = \frac{1}{N^2} (|X(0)|^2 + 2 \sum_{n=0}^{N/2-1} |X(n)|^2 + |X(N/2)|^2) \quad (50)$$

Falls nur best. Frequenzintervall  $P \in [f_u, f_0] \rightarrow [n_1, n_2]$

$$P = \frac{2}{N} \sum_{n=n_1}^{n_2} \hat{\phi}_{Per} = \frac{2}{N^2} \sum_{n=n_1}^{n_2} |X(n)|^2 \quad (51)$$

Auch hier tritt Leck-Effekt auf  $\rightarrow$  Minderung mit Fensterfunktion  $w(t)$  ABER: Verlust von Energie  $\Rightarrow$  Modifikation d. Schätzung mit Korrekturfaktor  $U$  (hängt von  $w(t)$  ab) Spezialfall:  $w(t) = \text{rect}(t) \Rightarrow U = 1$

$$\hat{\phi}_{Per,m} = \frac{1}{NU} |X_m(n)|^2 \quad (52)$$

$$U = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} |w(t)|^2 \quad (53)$$

#### 3.5.1 Weißes Rauschen

LD ist Konstante  $\phi_{xx,WR}(n) = \phi_{xx,WR} = \text{const.}$

$$P = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} \phi_{xx,WR}(n) = \phi_{xx,WR} \quad (54)$$

### 3.6 Welch-Methode

Zerlegung von  $x(k)$  der Länge  $N$  in  $K$  Sequenzen  $x^{(i)}(k)$  der Länge  $L$ . Die Startzeitpunkte liegen im Abstand  $D$ . Es gilt  $N = L + D(K - 1)$

$$x^{(i)}(k) = x(k + iD) \quad k \in [0, L - 1] \quad (55)$$

z.B. Fensterung + Zero-Padding  $\tilde{L} = L + L_{ZP}$

$$\hat{\phi}_{Per}^{(i)}(n) = \frac{1}{LU} |X^{(i)}(n)|^2 \quad (56)$$

$$U = \frac{1}{L} \sum_{k=0}^{N-1} |w(t)|^2 \quad (57)$$

Das LDS ergibt sich aus **Mittelung** aller  $K$  Periodogramme

$$\hat{\phi}_W(n) = \frac{1}{K} \sum_{i=0}^{K-1} \hat{\phi}^{(i)}(n) \quad (58)$$

$$P = \frac{1}{\tilde{L}} \sum_{n=0}^{\tilde{L}-1} \hat{\phi}_W(n) \quad (59)$$

$K \uparrow \Rightarrow$  Varianz d. Schätzung  $\downarrow \Rightarrow$  Qualität  $\uparrow$

$L \downarrow \Rightarrow$  Frequenzauflösung  $\downarrow$

$D \downarrow \Rightarrow$  Überlapp  $\uparrow \Rightarrow K \uparrow \Rightarrow$  Rechenaufwand  $\uparrow$

## 4 Digitale-Filter

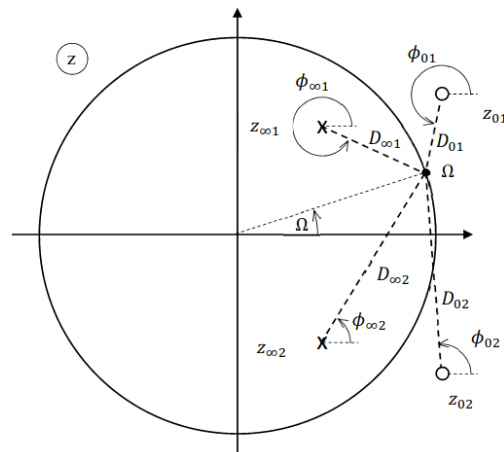
$$H(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{\sum_{\mu=0}^m b_{\mu} z^{-\mu}}{\sum_{\nu=0}^n a_{\nu} z^{-\nu}} \quad (60)$$

Darstellung Linearfaktoren für  $n=2$

$$H(z) = \frac{b_0(z - z_{01})(z - z_{02})}{a_0(z - z_{\infty 1})(z - z_{\infty 2})} \quad (61)$$

Jeder Linearfaktor kann als von der Frequenz  $\Omega$  abhängiger Drehzeiger

- Pol verstärkt Amplitudengang
- Nullstelle dämpft Amplitudengang
- $(e^{j\Omega} - z_{01}) = D_{01}e^{j\phi_{01}}$  und  $(e^{j\Omega} - z_{02}) = D_{02}e^{j\phi_{02}}$
- $(e^{j\Omega} - z_{\infty 1}) = D_{\infty 1}e^{j\phi_{\infty 1}}$  und  $(e^{j\Omega} - z_{\infty 2}) = D_{\infty 2}e^{j\phi_{\infty 2}}$



- Amplitudengang:  $|H(e^{j\Omega})| = \left| \frac{b_0}{a_0} \right| \left| \frac{D_{01} D_{02}}{D_{\infty 1} D_{\infty 2}} \right|$
- Phasengang:  $\arg(H(e^{j\Omega})) = \arg\left(\frac{b_0}{a_0}\right) + \phi_{01} + \phi_{02} - \phi_{\infty 1} - \phi_{\infty 2}$

### 4.1 Rekursiver Glätter

Vergangenheitswert  $y(k-1)$  wird mit Faktor  $a \in [0, 1]$

$$y(k) = ay(k-1) + (1-a)u(k) \quad (62)$$

$$H(z) = \frac{1-a}{1-az^{-1}} = \frac{(1-a)z}{z-a} \quad (63)$$

Vom Verhalten entspricht er einem Tiefpass 1.Ordnung mit Grenzfrequenz  $\Omega_g$  (a lässt sich aus  $\Omega_g$  berechnen)

$$H(e^{j\Omega}) = \frac{1-a}{1-ae^{j\pi\Omega}} \quad (64)$$

$$\Omega_g = 2\pi \frac{f_g}{f_A} \quad (65)$$

$$a = 2 - \cos(\Omega_g) - \sqrt{(2 - \cos(\Omega_g))^2 - 1} \quad (66)$$

### 4.2 Arithmetischer Mittelwert Glätter

$$y(k) = \frac{1}{N} \sum_{\nu=0}^{N-1} u(k-\nu) \quad (67)$$

$$H(z) = \frac{1}{N} \sum_{\nu=0}^{N-1} z^{-\nu} = \frac{1}{N} \frac{z^{-N} - 1}{z^{-1} - 1} \quad (68)$$

### 4.3 Notch-Filter

$$H(z) = \frac{(z - e^{j\Omega_0})(z - e^{-j\Omega_0})}{(z - r_{\infty} e^{j\Omega_0})(z - r_{\infty} e^{-j\Omega_0})} \quad (69)$$

Vorgabe Kerbe bei Frequenz  $f_N$  und -3dB Breite  $\Delta f$  und gegebener Abtastfrequenz  $f_A$

$$\Omega_0 = \frac{2\pi f_N}{f_A} \quad (70)$$

$$\Delta\Omega = \frac{2\pi \Delta f}{f_A} \quad (71)$$

Einsetzen in Übertragungsfunktion  $H(z)$

$$H(z) = b \frac{1 - 2\cos(\Omega_0)z^{-1} + z^{-2}}{1 - 2b\cos(\Omega_0)z^{-1} + (2b-1)z^{-2}} \quad (72)$$

$$b = \frac{1}{1 + \frac{\sqrt{1-G_B^2}}{G_B} \tan(\frac{\Delta\Omega}{2})} \quad (73)$$

#### 4.4 Kammfilter

Zu jeder Nullstelle  $z_{0n}$  einen Pol  $z_{\infty n}$  im Radius  $r_\infty < 1$  plazieren.  $p$  = Ordnung

$$z_{\infty n} = r_\infty e^{j\frac{2\pi n}{p}} = r_\infty z_{0n} \quad n \in [0, p-1] \quad (74)$$

Dimensionierung  $b$ , sodass zwischen Kerben 0dB(=1)

$$H(z) = b \frac{1 - z^{-p}}{1 - r_\infty z^{-p}} \quad (75)$$

$$\left| b \frac{2}{1 + r_\infty^p} \right| \stackrel{!}{=} 1 \leftrightarrow b = \frac{1 + r_\infty^p}{2} \quad (76)$$

#### 4.5 Goertzel-Algorithmus

Bestimmung eines einzelnen DFT-Spektralwert  $X(n)$ . Gleicher Rechenaufwand wie FFT aber Blocklänge  $N$  muss keine 2er Potenz sein.  $\tilde{x}(k) = [x(0..N-1) \ 0]$  ( $N$ -ter Wert 0 setzen)

$$n_0 = \frac{f_0}{f_A} N \quad (77)$$

$$X(n_0) = y(k) = x(k) * h(k)|_{k=N} \quad (78)$$

$$X(n_0) = y_n(k) = \sum_{\nu=0}^k \tilde{x}(\nu) e^{j\frac{2\pi}{N}(k-\nu)n} \quad (79)$$

#### 4.6 IIR-Filter

$$H(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{\sum_{\mu=0}^m b_\mu z^{-\mu}}{\sum_{\nu=0}^n a_\nu z^{-\nu}} \quad (80)$$

Gruppenlaufzeit  $\tau$  = Verzögerungszeit des Systems aufgelöst nach Frequenzen

$$\tau = \frac{d}{df} \varphi \quad (81)$$

#### 4.7 FIR-Filter

grundsätzlich Stabil, Ordnung  $m \rightarrow m$  Pole im Ursprung

$$H(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \sum_{\mu=0}^m b_\mu z^{-\mu} \quad (82)$$

$$H(z) = \frac{b_0 \prod_{\mu=1}^m (z - z_{0\mu})}{z^m} \quad (83)$$

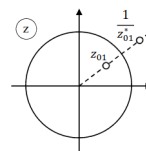
$$h(k) = b_k \quad k \in [0, m-1] \quad (84)$$

Gewollte Eigenschaft: **lineare Phase**

$$\tau_g = \frac{d}{d\Omega} \arg(H(e^{j\Omega})) = \text{const.} \quad (85)$$

lineare Phase wenn Nullstellen von  $H(z)$

- auf Einheitskreis
- in am Einheitskreis gespiegelten Paaren  $z_{01}$  und  $\frac{1}{z_{01}^*}$

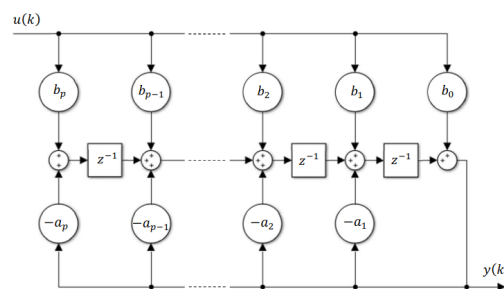


Für linearphasige FIR-Filter der Ordnung  $p$  gilt für Impulsantwort  $h(k)$  eine der beiden Symmetrien

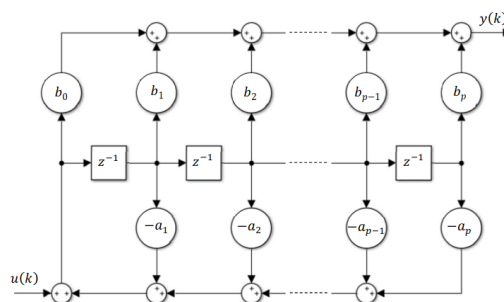
- $h(k) = h(p-k)$  (gerade Symmetrie)
- $h(k) = -h(p-k)$  (ungerade Symmetrie)

#### 4.8 1. Kanonische-Form (IIR)

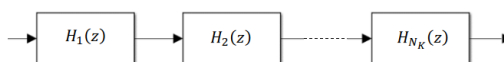
Hälfte der Speicherzellen  $a_0 = 1$



#### 4.9 2. Kanonische-Form (IIR)



#### 4.10 3. Kanonische-Form (IIR)

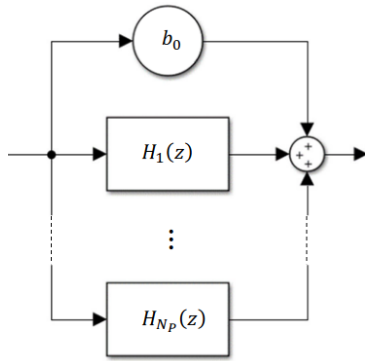


$$H(z) = \prod_{\nu=0}^{N_K} H_\nu(z) \quad (86)$$

$$H_\nu(z)^{(1)} = \frac{b_{0\nu} + b_{1\nu}z^{-1}}{1 + a_{1\nu}z^{-1}} \quad (87)$$

$$H_\nu(z)^{(2)} = \frac{b_{0\nu} + b_{1\nu}z^{-1} + b_{2\nu}z^{-2}}{1 + a_{1\nu}z^{-1} + a_{2\nu}z^{-2}} \quad (88)$$

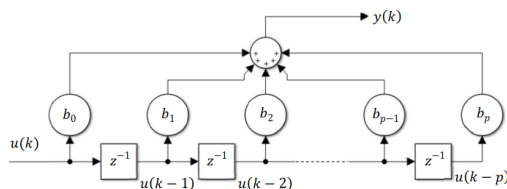
#### 4.11 4. Kanonische-Form (IIR)



$$H(z) = b_0 + \sum_{\nu=1}^{N_P} H_{\nu}(z) \quad (89)$$

#### 4.12 Trasversalfilter (FIR)

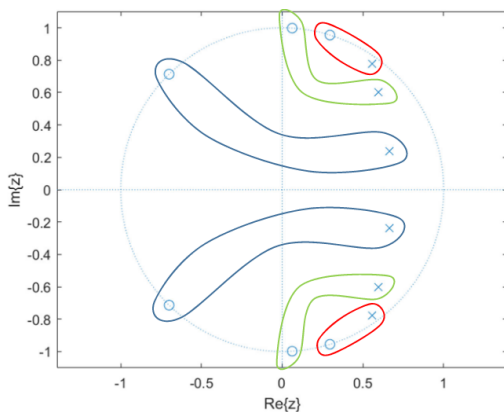
Kann effizient durch MAC-Befehl realisiert werden. Für linearphasige reelwertige FIR-Filter kann die Symmetrie der  $b_k$  genutzt werden.



#### 4.13 SOS-Faustregel (IIR)

Aufteilung der Pole-Nullstellen in Biquads, sodass sich Einflüsse auf Frequenzgang ausgleichen. Vorgehen:

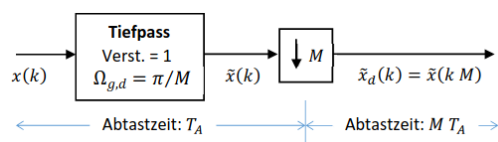
- Beginnen mit Pol der am dichtesten am EHK liegt



### 5 Abtastung

#### 5.1 Dezimator Ganzzahliges M

Dezimator = Kompressor



Das Spektrum  $X(e^{j\tilde{\Omega}})$  des ursprünglichen Signals  $x(k)$  wird um  $M$  dezimiert, was zum Spektrum  $X_d(e^{j\Omega})$  führt.

$$x_d(k) = x_c(kMT_A) \quad (90)$$

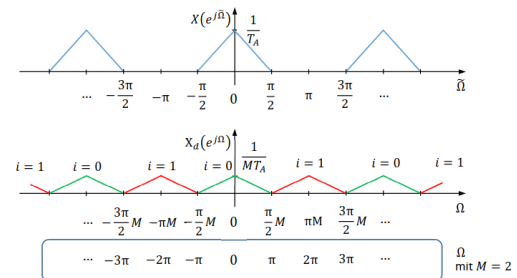
$$X(e^{j\tilde{\Omega}}) = \frac{1}{T_A} \sum_{\nu=-\infty}^{\infty} X_c(j\frac{\tilde{\Omega}}{T_A} - \nu\frac{2\pi}{T_A}) \quad (91)$$

$$X_d(e^{j\Omega}) = \frac{1}{MT_A} \sum_{\mu=-\infty}^{\infty} X_c(e^{j\frac{\Omega}{MT_A} - \mu\frac{2\pi}{MT_A}}) \quad (92)$$

$$X_d(e^{j\Omega}) = \frac{1}{M} \sum_{i=0}^{M-1} X(e^{j\frac{\Omega}{M} - i\frac{2\pi}{M}}) \quad (93)$$

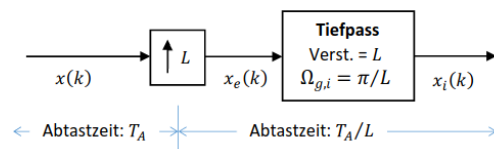
$$(94)$$

- Skalierung der Frequenzachse um  $\frac{\Omega}{M}$
- Verringerung der Periodisierung
- Skalierung des Spektrums mit  $\frac{1}{M}$
- Falls Nyquist-Kriterium  $\frac{f_A}{M} > 2\tilde{f}_{max}$  nicht erfüllt  $\rightarrow$  Hohe Frequenzanteile Tiefpass-Filtern



#### 5.2 Interpolator Ganzzahliges M

Interpolator = Expander



Expander hängt hinter jedem Abtastwert von  $x(k)$   $L-1$  0er an.  $x_e(k) = [x(k/L) \text{ zeros}(1, L-1)]$

$$x_i(k) = x_c(k\frac{T_A}{L}) \quad (95)$$

$$X_e(e^{j\tilde{\Omega}}) = \sum_{\nu=-\infty}^{\infty} x(\nu) e^{-j\tilde{\Omega}\nu L} \quad (96)$$

$$X_e(e^{j\Omega}) = X(e^{j\Omega L}) \quad (97)$$

- Spektrum  $X_e(e^{j\Omega}) = X(e^{j\Omega L})$  läuft von  $-\pi/L \dots \pi/L$
- Keine Skalierung des Spektrums

