

# 7. Übung Messtechnik

WS 2014/15

Organisatorisches

Theorie

Aufgaben

# Allgemeine Informationen: Klausur (1)

## ■ Termin

- **20.03.2015. 11-13 Uhr, Anmeldeschluss: 13.03.2015 (Diplom auch Abmeldeschluss)**
- **Hörsaalverteilung: rechtzeitig auf Homepage**

## ■ Themen

- **Stoff aus Vorlesung, Übung und Messtechnik Buch**
- **Ausnahme: Buch Kapitel 5 / Dynamisches Verhalten von Messsystemen**

## ■ Anmeldung

- **Bachelor :** POS
- **Diplom :** blauer Prüfungszettel an Übungsleiter oder Sekretariat

# Allgemeine Informationen: Klausur (2)

## ■ Hilfsmittel

- 1 Fachbuch zum Thema Messtechnik  
(z.B. Puente, Kiencke, Messtechnik, 9. Auflage, Springer Verlag, 2012)
- 2 mathematische Formelsammlungen  
(z.B. Bronstein, Repetitorium der Mathematik, SuS Buch)
- 3 doppelseitig **handschriftlich** beschriebene DIN A4 Blätter  
**gebunden/geheftet**
- Anmerkungen im Buch sind erlaubt, komplette Lösungen/Aufgaben generell nicht
- 1 Taschenrechner
  - nicht programmierbar
  - nicht grafikfähig

Fragen?

# Klausuraufbau

- Klausur
- 2 Stunden
- Etwa 66 Punkte
- 4 Aufgaben

**Hinweis:** Alte Klausuren mit 100 Punkten waren dreistündig.

## Frage 1

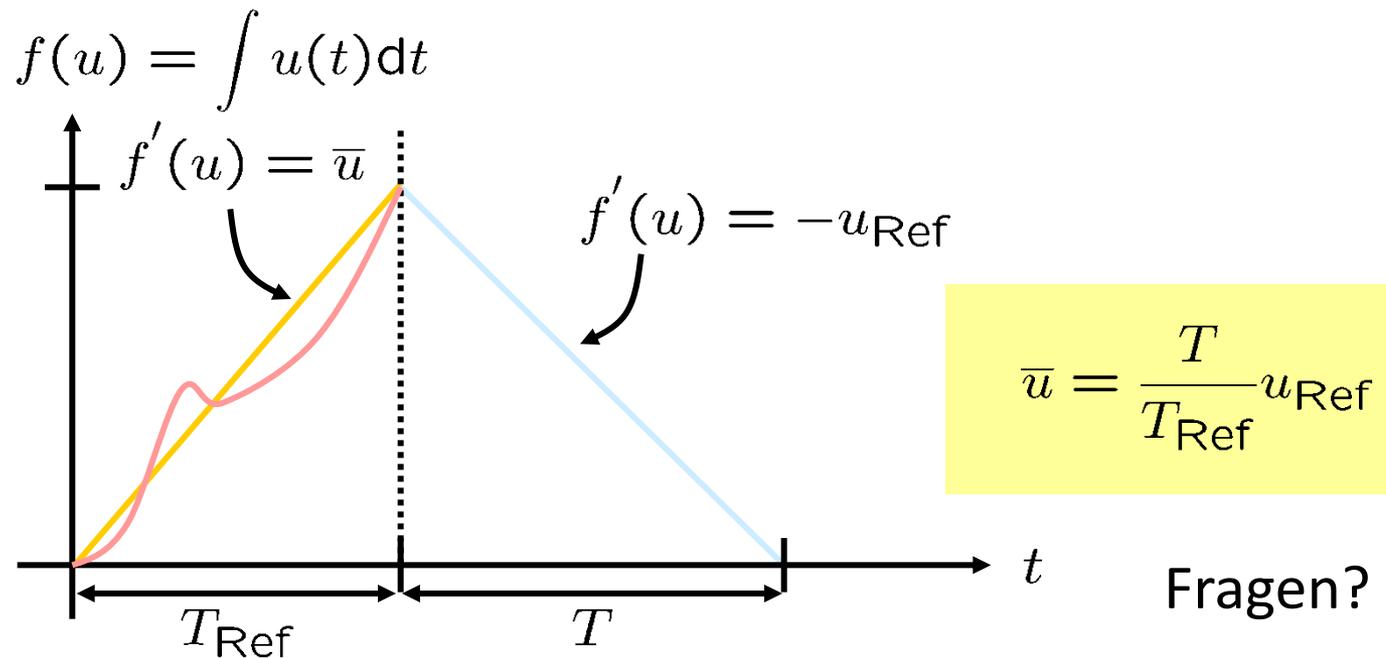
- Was kann bei Einhaltung des Quantisierungstheorems aus dem quantisierten Signal fehlerfrei rekonstruiert werden?
  
- Die Wahrscheinlichkeitsdichte des kontinuierlichen Signals

# Inhalt der Übung

1. Messfehler
2. Kurvenanpassung
3. Stationäres Verhalten von Messsystemen
4. Zufällige Messfehler
5. Korrelationsmesstechnik
- 6. Erfassung amplituden-/frequenzanaloger Signale**

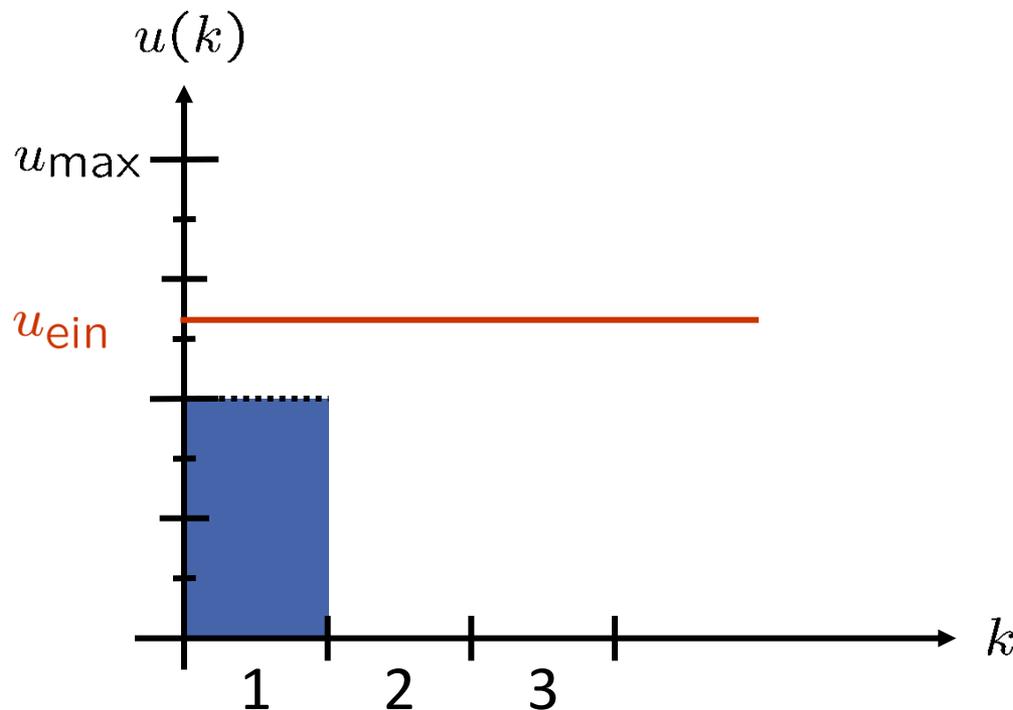
# Theorie: Integrierende AD-Umsetzer

- Aufladen für bekannte Zeit  $T_{\text{Ref}}$  mit unbekannter, variabler Rate (=umzusetzender Wert)
- Messen der Entladedauer  $T$  bei bekannter Entladerate  $-u_{\text{Ref}}$



# Theorie: ADU mit sukzessiver Approximation

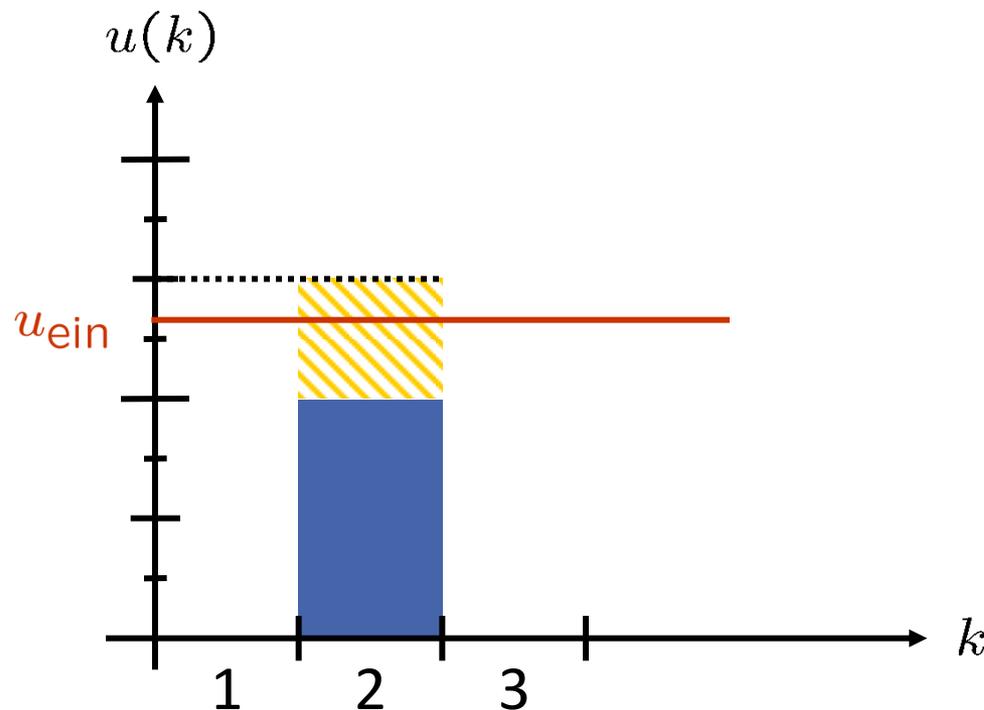
- Intervallschachtelung des umzusetzenden Wertes
  - nacheinander Bits probeweise setzen, beginnend mit MSB



$k$	MSB		LSB
0	X	X	X
1	1	X	X
2			
3			

# Theorie: ADU mit sukzessiver Approximation

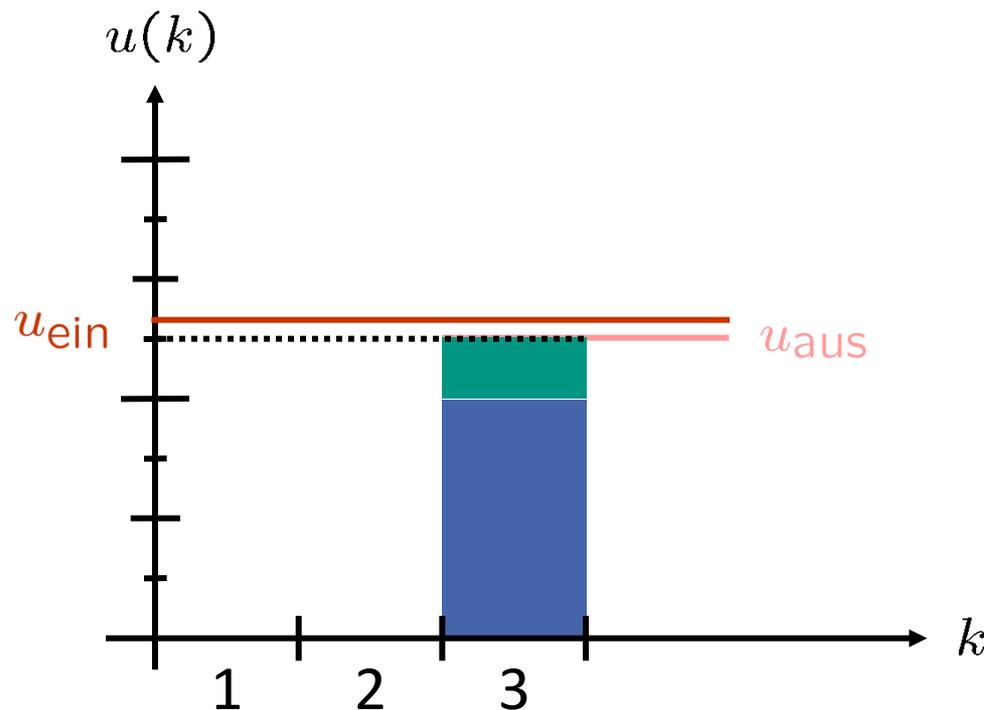
- Intervallschachtelung des umzusetzenden Wertes
  - nacheinander Bits probeweise setzen, beginnend mit MSB



$k$	MSB		LSB
0	X	X	X
1	1	X	X
2	1	0	X
3			

# Theorie: ADU mit sukzessiver Approximation

- Intervallschachtelung des umzusetzenden Wertes
  - nacheinander Bits probeweise setzen, beginnend mit MSB



$k$	MSB		LSB
0	X	X	X
1	1	X	X
2	1	0	X
3	1	0	1

Fragen?

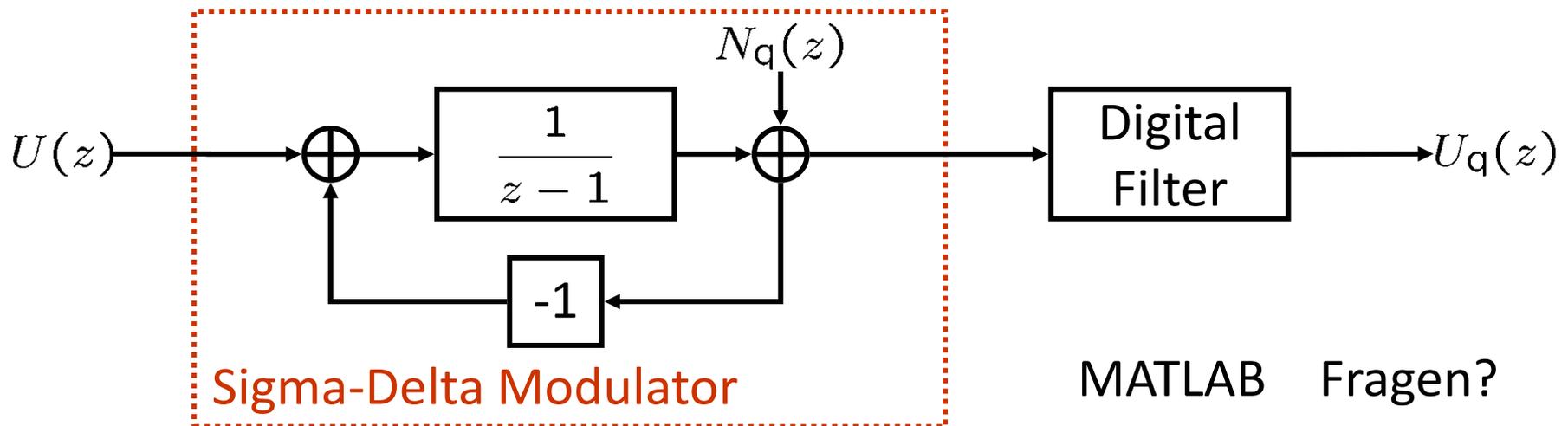
# Theorie: Sigma-Delta Umsetzer

## ■ Sigma-Delta Modulation

- realisiert 1 Bit AD-Umsetzung mit Überabtastung
- Noise-Shaping

## ■ Digitalfilterung

- entfernt Quantisierungsfehler weitgehend
- senkt Abtastrate, erhöht Auflösung

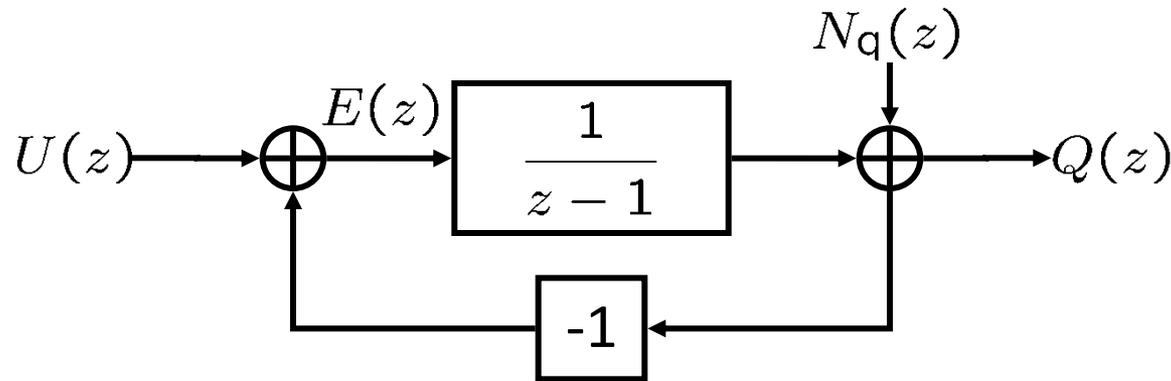


Organisatorisches

Theorie

Aufgaben

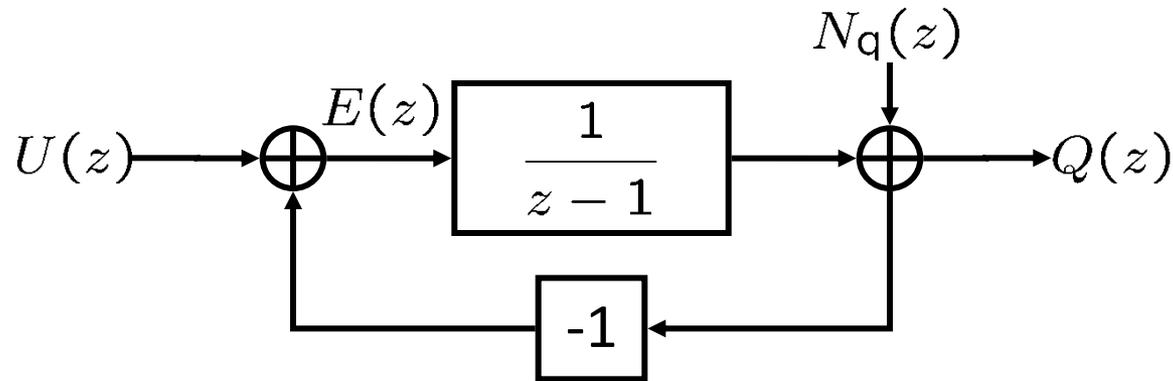
## Aufgabe 24: Sigma-Delta Umsetzer



### Sigma-Delta Modulator erster Ordnung

- **a)** Störübertragungsfunktion
- **b)**  $SNR_q$  bei 8 Bit Quantisierung
- **c)** Nötige Abtastfrequenz des Sigma-Delta Modulators erster Ordnung für 8 Bit
- **d)** Wie groß darf dann Abtastzeitfehler (Jitter) maximal sein?

# Aufgabe 24 a) Störübertragungsfunktion

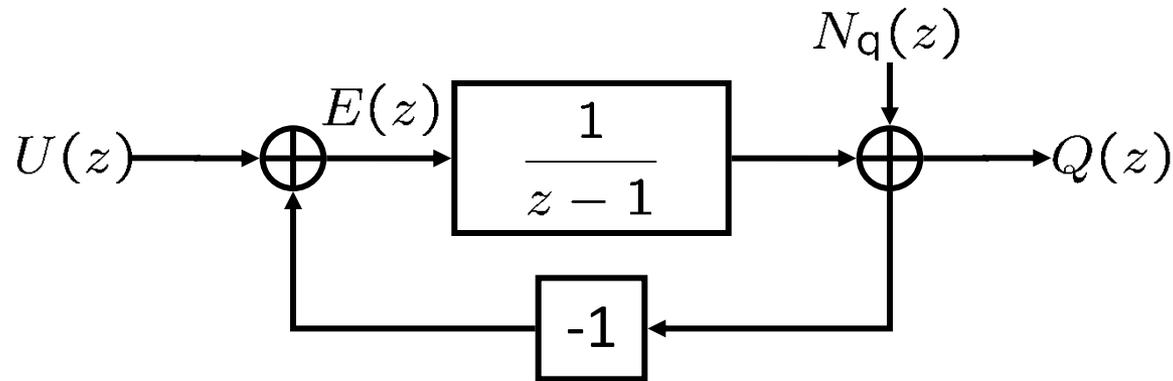


$$E(z) = U(z) - Q(z)$$

$$Q(z) = \frac{1}{z-1} E(z) + N(z)$$

$$\Rightarrow Q(z) = \frac{1}{z-1} (U(z) - Q(z)) + N(z)$$

## Aufgabe 24 a) Störübertragungsfunktion

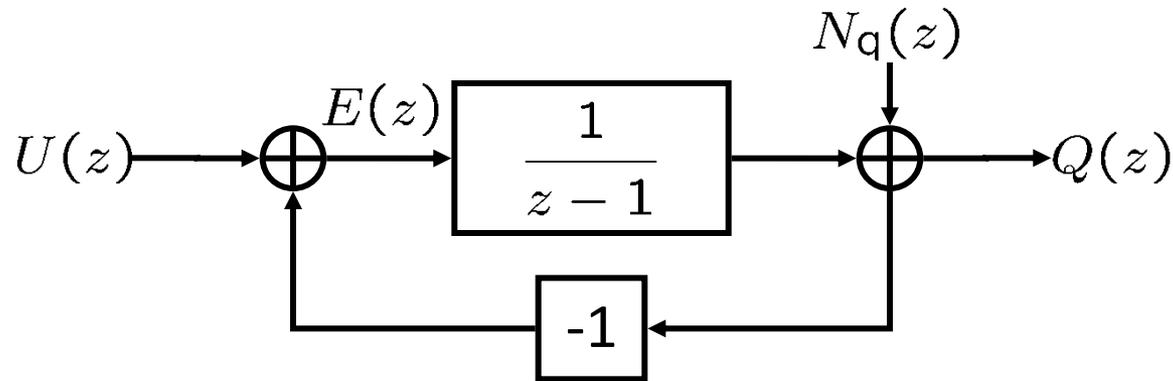


$$Q(z) = \frac{1}{z-1} (U(z) - Q(z)) + N(z)$$

$$\Rightarrow \underbrace{\left(1 + \frac{1}{z-1}\right)}_{\frac{z}{z-1}} Q(z) = \frac{1}{z-1} U(z) + N(z)$$

$$\Rightarrow Q(z) = \frac{1}{z} U(z) + \frac{z-1}{z} N(z)$$

# Aufgabe 24 a) Störübertragungsfunktion



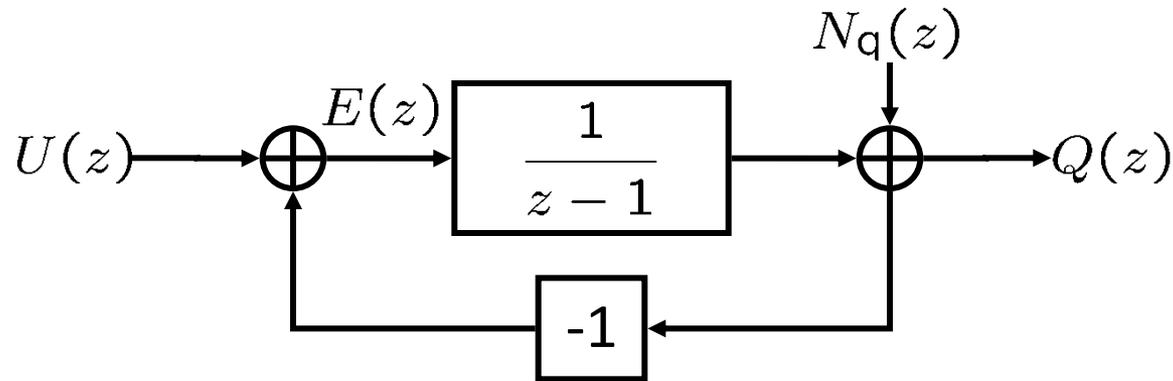
Störübertragungsfunktion

$$Q(z) = \frac{1}{z}U(z) + \frac{z-1}{z}N(z)$$

Signalübertragungsfunktion  
= Zeitverzögerung

Fragen?

## Aufgabe 24 a) Störübertragungsfunktion

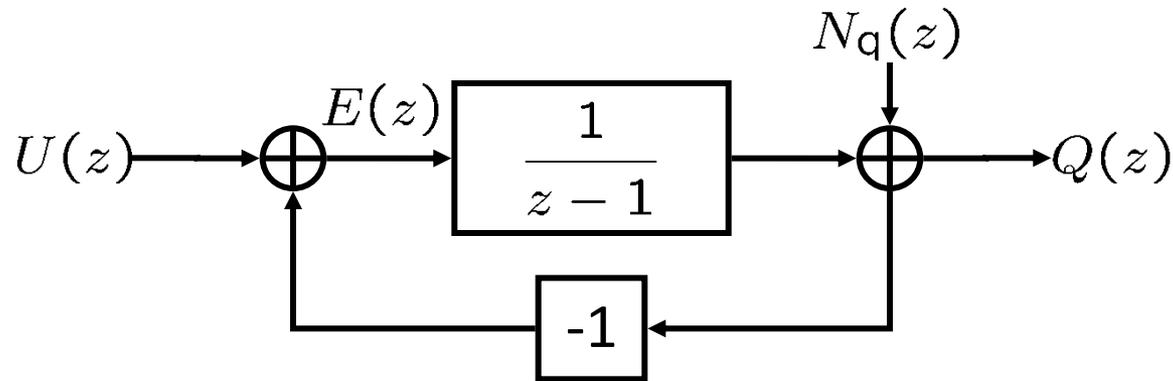


- Amplitudengang der Störübertragungsfunktion:

$$\underbrace{|G(f)|}_{\text{SuS}} = \left| G(z = e^{j2\pi f/f_a}) \right| = \left| \frac{z-1}{z} \right|_{z=e^{j2\pi f/f_a}} = \left| 1 - z^{-1} \right|_{z=e^{j2\pi f/f_a}}$$

$$= \left| 1 - e^{-j2\pi f/f_a} \right| = \left| e^{-j\pi f/f_a} \underbrace{\left( e^{j\pi f/f_a} - e^{-j\pi f/f_a} \right)}_{=2j \sin(\pi f/f_a)} \right|$$

## Aufgabe 24 a) Störübertragungsfunktion



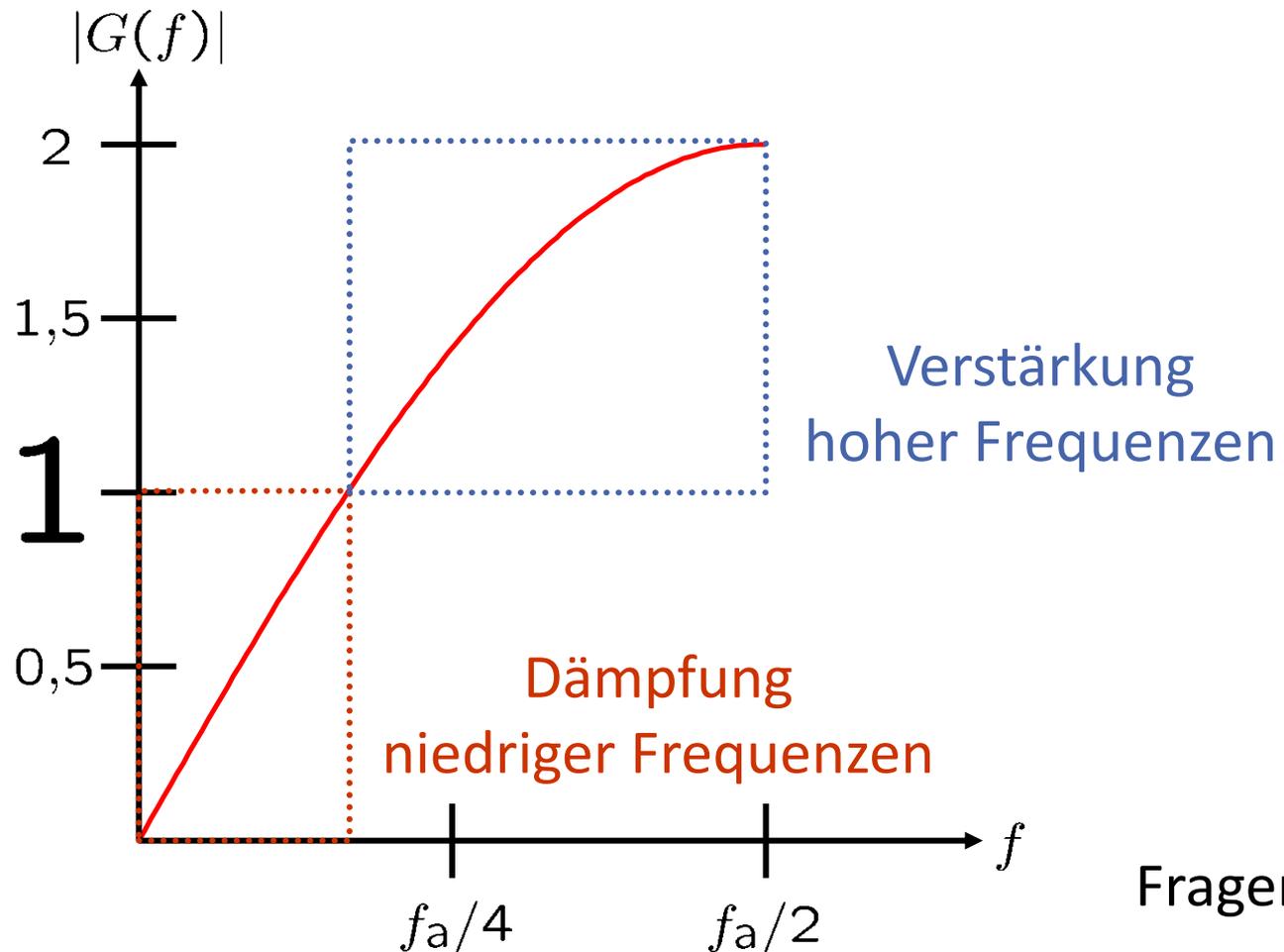
- Amplitudengang der Störübertragungsfunktion:

$$|G(f)| = \left| G(z = e^{j2\pi f/f_a}) \right|$$

$$= \left| e^{-j\pi f/f_a} \cdot 2j \sin(\pi f/f_a) \right| = 2 \left| \sin \left( \pi \frac{f}{f_a} \right) \right|$$

# Aufgabe 24 a) Störübertragungsfunktion

## ■ Amplitudengang: Noise-Shaping



Fragen?

## Aufgabe 24 a) Störübertragungsfunktion

- Quantisierungsrauschen wird zu hohen Frequenzen verschoben
- Nutzsignal bei Überabtastung im unteren Bereich des Nyquist-Bandes konzentriert
- → leichte Trennung im Spektralbereich über TP-Filter möglich

Fragen?

## Aufgabe 24 b) SNR bei 8 Bit Quantisierung

- vgl. Aufgabe 22

$$SNR_q = 3 \cdot 2^{2N-1}$$

$$N = 8$$

$$SNR_q = 3 \cdot 2^{15} = 98304 \approx 50 \text{ dB}$$

## Aufgabe 24 c) Abtastfrequenz des Modulators

- Damit 8 Bit voll ausgenutzt werden, muss Sigma-Delta Modulator mindestens nötiges  $SNR$  „bereitstellen“

$$SNR_q \leq SNR_{\Sigma\Delta}$$

- Erreichbares  $SNR_{\Delta\Sigma}$  laut MT-Buch

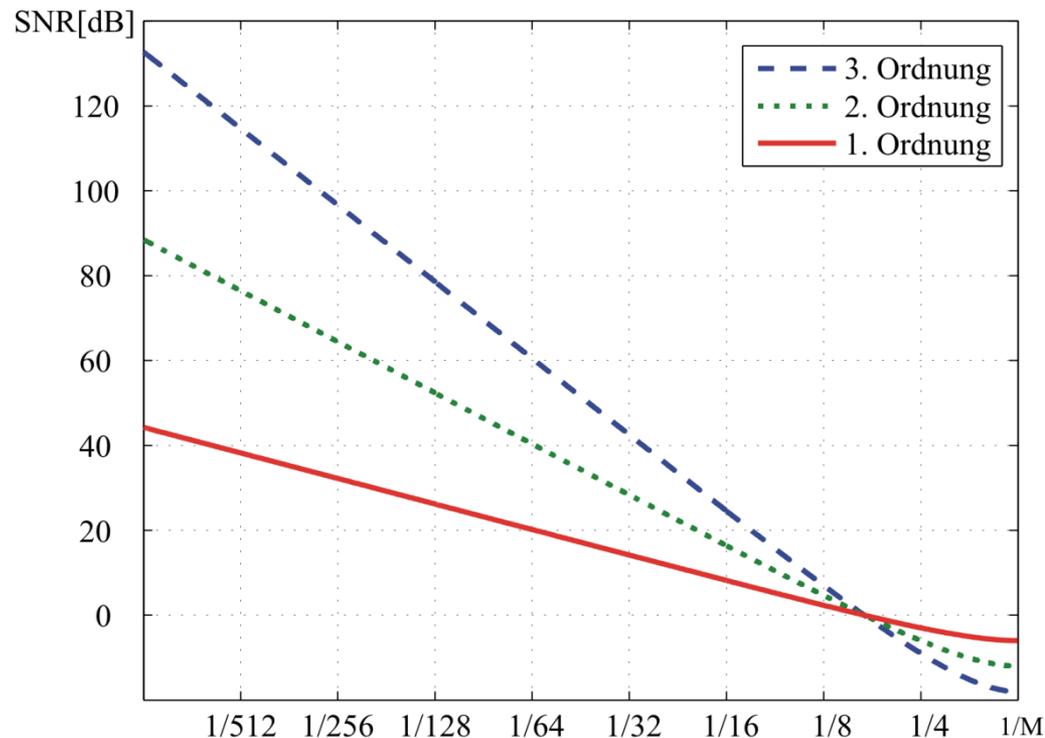
$$SNR_{\Delta\Sigma} = \frac{1}{4 \sin^2 \left( \pi \frac{f_g}{f_a} \right)}$$

$$SNR_q = 3 \cdot 2^{2N-1} \leq \frac{1}{4 \sin^2 \left( \pi \frac{f_g}{f_a} \right)} = SNR_{\Sigma\Delta}$$

$$\Rightarrow f_a \geq \frac{\pi f_g}{\arcsin \left( \frac{1}{\sqrt{3 \cdot 2^{2N+1}}} \right)} \approx 3,94 \text{ MHz}$$

# Aufgabe 24 c) Abtastfrequenz des Modulators

■ 
$$M = \frac{f_a}{f_g} = \frac{3,94 \text{ MHz}}{2 \text{ kHz}} = 1970$$



Fragen?

## Aufgabe 24 d) maximal zulässiger Jitter

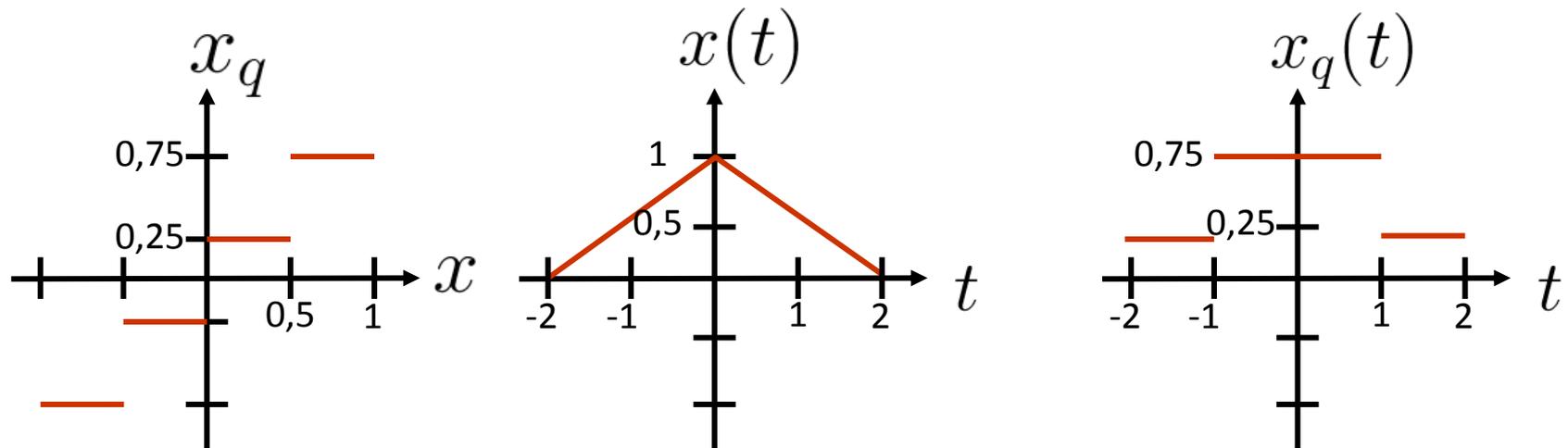
- vgl. Aufgabe 22 b)

$$\tau_{\max} \leq \frac{1}{2\pi \cdot 2 \cdot 10^3 \cdot \sqrt{2^{14}}} \approx 622 \text{ ns}$$

Fragen?

## Frage 2

- Wie sieht das quantisierte Signal  $x_q(t)$  aus?



Organisatorisches

Theorie

Aufgaben

# Theorie: Frequenzanaloge Signale

- Oft Frequenz informationstragender Parameter
  - z.B. Dopplermessung, FM, etc.
- verschiedenartige Definitionen von Frequenz denkbar
  - Periodendauer (Rechteckpulse)
  - nulldurchgänge pro Zeit
  - Kreisfrequenz
- Normierte Leistungsdichte  $f_f(f)$  (Frequenzverteilungsfunktion)

$$f_f(f) = \frac{S_{xx}(f)}{P_x} \qquad P_x = \int_{-\infty}^{\infty} S_{xx}(f) df$$

- formal als Wahrscheinlichkeitsdichte der Frequenz interpretierbar

# Theorie: Frequenzbegriffe

- Mittlere Frequenz  $\bar{f}$

$$\bar{f} = \mu_{\mathbf{f}} = E \{ \mathbf{f} \} = \int_{-\infty}^{\infty} f \cdot f_{\mathbf{f}}(f) df$$

- Bandbreite  $\Delta_{\mathbf{f}}$

$$\Delta_{\mathbf{f}}^2 = \sigma_{\mathbf{f}}^2 = \int_{-\infty}^{\infty} (f - \bar{f})^2 f_{\mathbf{f}}(f) df$$

- Effektivfrequenz  $f_{\text{eff}}$

$$f_{\text{eff}} = \sqrt{E \{ \mathbf{f}^2 \}} = \sqrt{\bar{f}^2 + \Delta_{\mathbf{f}}^2}$$

reelle Signale:

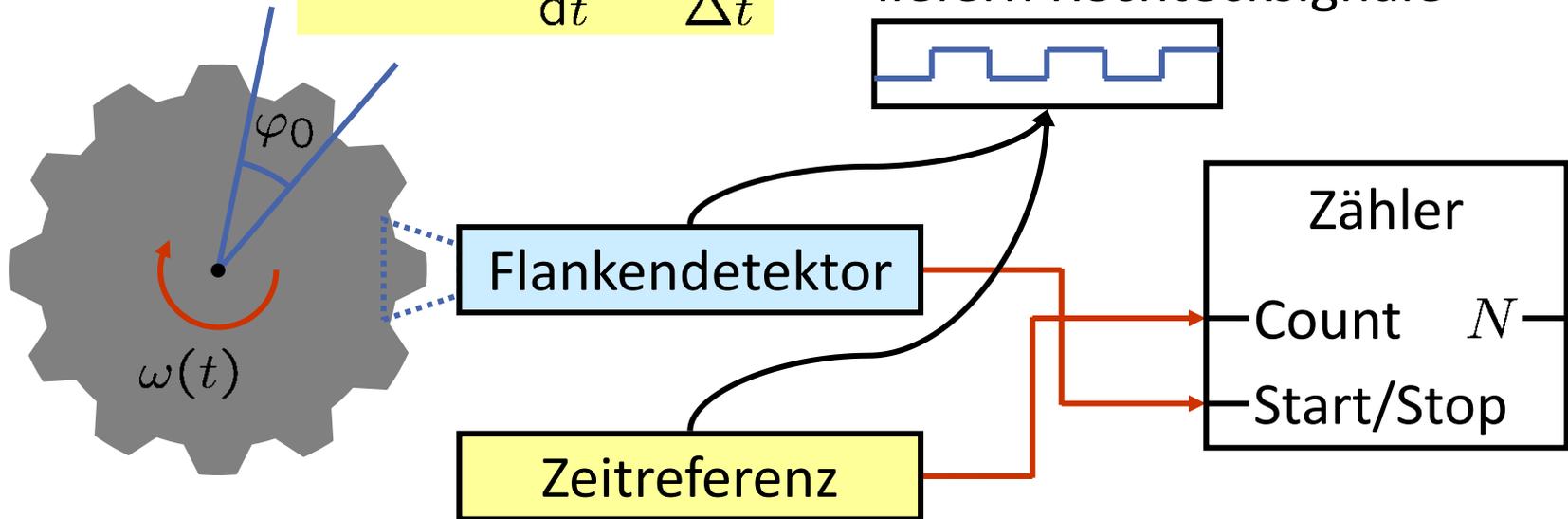
$S_{xx}(f)$  bzw.  $f_{\mathbf{f}}(f)$   
gerade

→ analytisches Signal  
verwenden (vgl. SuS)

Fragen?

# Theorie: Digitale Drehzahlmessung

$$\omega_{\text{mess}} = \frac{d\varphi}{dt} \approx \frac{\Delta\varphi}{\Delta t}$$

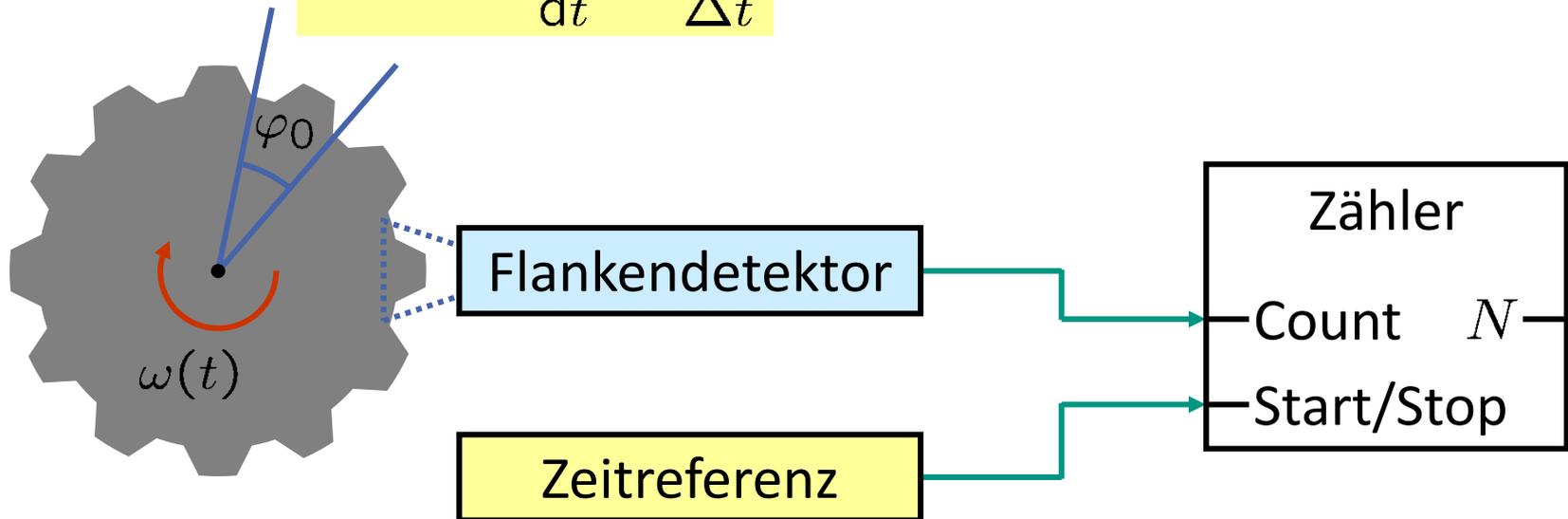


	$\Delta\varphi$	$\Delta t$	
Periodendauermessung	$\varphi_0$	$N \cdot T_0$	winkelsynchron
Frequenzzählverfahren			

# Theorie: Digitale Drehzahlmessung

$$\omega_{\text{mess}} = \frac{d\varphi}{dt} \approx \frac{\Delta\varphi}{\Delta t}$$

Fragen?



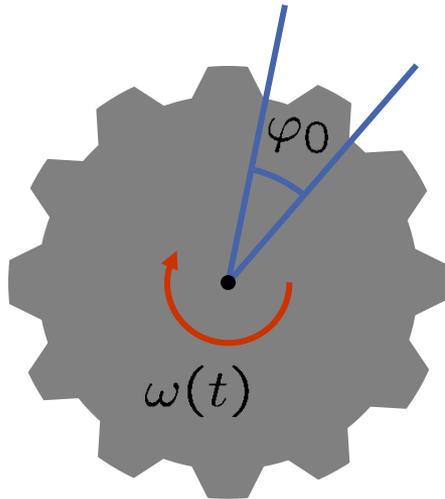
	$\Delta\varphi$	$\Delta t$	
Periodendauermessung	$\varphi_0$	$N \cdot T_0$	winkelsynchron
Frequenzzählverfahren	$N \cdot \varphi_0$	$T_{\text{Ref}}$	zeitsynchron

Organisatorisches

Theorie

Aufgaben

## Aufgabe 25: Drehzahlmessung bei Fräsmaschinen



$$100 \text{ Zähne} \Rightarrow \varphi_0 = \frac{2\pi}{100}$$

$$u \in [1500, 75000] \text{ 1/min}$$

$$T_{\text{Ref}} = 1 \text{ s}$$

$$T_0 = 1 \mu\text{s}$$

- **a)** Warum FZV statt PDM (rel. Quantisierungsfehler)?
- **b)**  $N = 2500$ , welcher Geschwindigkeit entspricht das?
- **c)** Auswirkung additiver harmonischer Störung?

# Aufgabe 25 a) relativer Quantisierungsfehler

$$\omega = \frac{\Delta\varphi}{\Delta t}$$

PDM  $\Delta\varphi_q = \Delta\varphi = \varphi_0$   
 $|\Delta t_q - \Delta t| \leq T_0$

FZV  $\Delta t_q = \Delta t = T_{\text{Ref}}$   
 $|\Delta\varphi_q - \Delta\varphi| \leq \varphi_0$

$$F_r = \frac{|\omega - \omega_q|}{\omega} = \frac{\left| \frac{\Delta\varphi}{\Delta t} - \frac{\Delta\varphi_q}{\Delta t_q} \right|}{\frac{\Delta\varphi}{\Delta t}} = \frac{|\Delta\varphi\Delta t_q - \Delta\varphi_q\Delta t|}{\Delta\varphi\Delta t_q}$$

$$F_{r,\text{PDM}} = \frac{|\Delta t_q - \Delta t|}{\Delta t_q} \leq \frac{T_0}{\Delta t_q} = \frac{T_0}{\varphi_0} \cdot \omega_q \quad \text{wächst mit steigender Drehzahl}$$

$$F_{r,\text{FZV}} = \frac{|\Delta\varphi_q - \Delta\varphi|}{\Delta\varphi} \leq \frac{\varphi_0}{\Delta\varphi} = \frac{\varphi_0}{T_{\text{Ref}}} \cdot \frac{1}{\omega_q} \quad \text{sinkt mit steigender Drehzahl}$$

## Aufgabe 25 a) relativer Quantisierungsfehler

- relativer Fehler am Messanfang

$$u = 1500 \text{ 1/min} \Rightarrow f = 25 \text{ Hz} \quad \omega = 2\pi f$$

$$\varphi_0 = \frac{2\pi}{100}$$

$$T_{\text{Ref}} = 1 \text{ s}$$

$$T_0 = 1 \mu\text{s}$$

---


$$F_{r,\text{PDM,max}} = \frac{T_0}{\varphi_0} \cdot \omega = \frac{10^{-6} \cdot 2\pi \cdot 25 \cdot 100}{2\pi} = 2,5 \cdot 10^{-3}$$

$$F_{r,\text{FZV,max}} = \frac{\varphi_0}{T_{\text{Ref}}} \cdot \frac{1}{\omega} = \frac{2\pi}{100 \cdot 1 \cdot 2\pi \cdot 25} = 0,4 \cdot 10^{-3}$$

Für PDM steigt relativer Fehler weiter mit Frequenz, für FZV sinkt er  
 → FZV hier überlegen

## Aufgabe 25 b) + c)

### ■ b) Gemessene Drehzahl aus Zählerstand

$$\omega_q = \frac{\varphi_q}{T_q} = \frac{N\varphi_0}{T_{\text{ref}}} \approx 157 \text{ Hz} \hat{=} 9424,8 \text{ min}^{-1}$$

### ■ c) Fehlerhafte Lagerung → harmonische Schwingung der Drehzahl überlagert

$$\Rightarrow \omega(t) = \bar{\omega} + \Delta\omega \sin(2\pi f_s t + \phi)$$

#### ■ FZV: mittelt Drehzahl über eine Beobachtungsdauer

$$\omega_{\text{mess}} = \frac{1}{T_{\text{ref}}} \cdot \int_{t - \frac{T_{\text{ref}}}{2}}^{t + \frac{T_{\text{ref}}}{2}} \omega(t) dt$$

## Aufgabe 25 c) Fehlerhafte Lagerung

$$\omega_{\text{mess}} = \frac{1}{T_{\text{ref}}} \cdot \int_{t - \frac{T_{\text{ref}}}{2}}^{t + \frac{T_{\text{ref}}}{2}} \omega(t) dt$$

$$= \frac{1}{T_{\text{ref}}} \cdot \int_{t - \frac{T_{\text{ref}}}{2}}^{t + \frac{T_{\text{ref}}}{2}} \bar{\omega} + \Delta\omega \sin(2\pi f_s t + \phi) dt$$

$$= \bar{\omega} + \Delta\omega \sin(2\pi f_s t + \phi) \cdot \underbrace{\text{si}(\pi f_s T_{\text{Ref}})}$$

Betrag  $\leq 1 \rightarrow$  Dämpfung der Störung

- Kein Aliasing wenn  $f_s \leq \frac{1}{2T_{\text{Ref}}}$
- Aber:  $T_{\text{Ref}} \rightarrow \infty \Rightarrow \text{si}(\pi f_s T_{\text{Ref}}) \rightarrow 0$

Fragen?

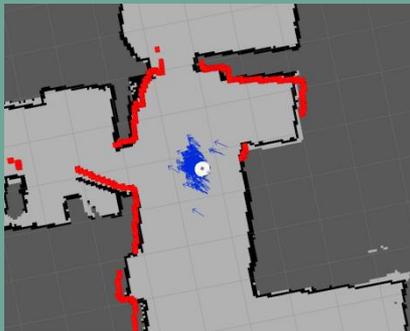


# Abschlussarbeiten: Mobile Umfelderkennung

Datenaufnahme  
durch  
Sensorträger

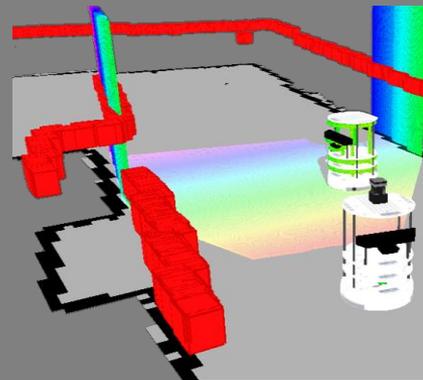


Informationsfusion  
und Verfolgung



Mehr Infos auf  
Homepage und  
bei mir

Umfeldererkennung



**Viel Erfolg beim Lernen!**

**Fragestunde am 17.3. um 10 Uhr  
im Seminarraum des IIT  
(Westhochschule)**

**Fragen vorab bitte an  
[pallauf@kit.edu](mailto:pallauf@kit.edu)**