### Multibitwandler:

- digitale Signale bestehen aus einer endlichen Anzahl an Zeichen (Bsp: -32 bis 32)
- Treppenkennlinie → Quantisierungsstufen
- analoge Folgen kann man mit Hilfe der Treppenfunktion als Wertereihen betrachten
- Anzahl der quantisierenden Stufen → Wortbreite des Digitalwortes

## digitale Signale & Systeme:

- Vorteil: Umsetzung von Prozessen mit verschiedenen Algorithmen durch Programmierung möglich → auf Dauer keine hohen Bauteilkosten
- → WICHTIG: Es können digital nicht mehr und nicht weniger Prozesse und Umformungen gemacht werden, als analog!!
- binäre Darstellung von Signalen bei einer Wortbreite  $M = 2^{M}$  darstellbare Werte
- Codierung in Zweierkomplementdarstellung (two's complement)  $\rightarrow 2^{M} 1$  darstellbare Werte
- Beispiele:

$$8 Bit \rightarrow 2^{8} - 1 = 255$$

$$12 Bit \rightarrow 2^{12} - 1 = 4095$$

$$16 Bit \rightarrow 2^{16} - 1 = 65.535$$

$$24 Bit \rightarrow 2^{24} - 1 = 16.777.215$$

- immer nur die Hälfte der Stufen wird positiv und negativ genutzt
- es entsteht ein wertekontinuierliches Signal = wertequantisiertes Signal +
   Quantisierungsfehler
  - o Beispiel: harmonische Sinus Schwingung bei Vollaussteuerung des digitalen Systems

## Quantisierungsfehler:

- Quantisierungsrauschen (quantising noise) bei zeitveränderlichen Signalen, stochastischen
   Signalen
- Granularrauschen (granular noise) bei periodischen Signalen, insbesondere bei kleinen Amplituden
- → das digitale System hat eine Dynamik (Systemdymanik), begrenzt durch die maximal quantisierbare Amplitude (obere Begrenzung) und das Quantisierungsrauschen (untere Grenze)

# Dynamikbereich digitaler Systeme:

maximale darstellbare Amplitude in einem M-Bit-System der Stufenhöhe q (Wann übersteuert der A/D-Wandler)

$$\hat{u}_S = \frac{2^M}{2} \cdot q = 2^{M-1} \cdot q$$
 (Bezug zur Angabe des Maximums in dBFS-Skala)

- Effektivwert:
  - o Berechnung eines beliebigen Effektivwertes über die Formel  $\sqrt{\int u_q^2(t)dt}$

o Beim Sinus ergibt sich 
$$u_{eff} = \frac{\hat{u}}{\sqrt{2}}$$

ightharpoonup Berechnung des Verhältnisses der Effektivwerte von  $u_{\rm S}$  und  $u_{\rm R}$  ( $u_{\rm R}$  = Rauschamplitude)

$$\hat{\boldsymbol{u}}_{S} = 2^{M-1} \cdot q \rightarrow \tilde{u}_{R} = \frac{2^{M-1} \cdot q}{\sqrt{2}}$$

$$\hat{\boldsymbol{u}}_{R} = \frac{q}{2} \rightarrow \tilde{\boldsymbol{u}}_{R} = \frac{q}{\sqrt{12}}$$

SNR-Berechnung (signal to noise ratio)

$$SNR = 20 \cdot \lg\left(\frac{2^{M-1}}{\sqrt{2}} \cdot q \cdot \frac{\sqrt{12}}{q}\right) = 20 \cdot \lg\left(\frac{2^{M-1} \cdot \sqrt{12}}{\sqrt{2}}\right)$$
$$= 20 \cdot \lg\left(2^{M-1} \cdot \frac{\sqrt{12}}{\sqrt{2}}\right) = 20 \cdot \lg\left(2^{M} \cdot \frac{\sqrt{6}}{2}\right)$$
$$= 20 \cdot M \cdot \lg(2) + 20 \cdot \lg\left(\frac{\sqrt{6}}{2}\right)$$

$$SNR = M \cdot 6,02dB + 1,76dB$$

$$SNR \approx M \cdot 6dB$$

→ Dynamik eines digitalen Systems bei Vollaussteuerung eines Sinussignals

Beispiele:

$$M = 8Bit \rightarrow SNR = 49,9dB$$

$$M = 12Bit \rightarrow SNR = 74.0dB$$

$$M = 16Bit \rightarrow SNR = 98,1dB$$

$$M = 24Bit \rightarrow SNR = 146, 2dB$$

- im Tonstudio setzt man 24-Bit Wandler ein, um Headroom zu erzeugen, damit die Signale nicht sofort verzerren (10-20dB Headroom)
- Signalverarbeitung mit 24 Bit → 16 Bit beim Brennen auf CD

$$SNR = 20 \cdot \lg \left( \frac{\tilde{u}_s}{\tilde{u}_R} \right) = 10 \cdot \lg \left( \frac{P_s}{P_R} \right)$$

Beispiel: CD Produktion im Tonstudio

- Signal (Programmdynamik: Abstand leisester lautester Ton, Bsp. Sprache: 80dB, Musik 10-80dB) → SNR
- digitales System (Systemdynamik) → SNR
- ... (Zwischenschritte, verschiedene Systeme)
- ADC (analog/digital converter) → A/D Wandler
- → jedes System rauscht → endliches SNR (thermisches Rauschen = weißen Rauschen)

Systemdynamik: Abstand Arbeitspegel – Rauschteppich (Störspannungsabstand, dynamischer Headroom)

- $\rightarrow$   $SNR_{system} \ge SNR_{signal}$  (Übertragung ohne Informationsverlust)
- → jede Folgestufe muss im SNR vergrößert sein → hohe Anforderungen an Studiogeräte

#### Inhalt eines Samples:

- 90dB → 15 signifikante Bits → bei gleichmäßiger Aussteuerung liegen diese mittig im Sample und belegen nicht die Positionen von LSB und MSB (least/most significant bit)

## Requantisierung (mit Wortbreitenreduktion):

- 1. Normalisieren → alle Bits werden nach oben verschoben → bis zum MSB
- 2. Traduction (Kürzen des Datenwortes) → Abschneiden beim unteren signal-relevanten Bit (bei 24Bit auf 16Bit ist dies das 8.Bit (0-7 werden abgeschnitten))
- → das 16. Bit (15 signifikante) enthält z.B. Mikrofonrauschen
- → Normalisieren erhöht die Lautheit, nicht den Signalpegel → wir hören ein lauteres Signal
- → im Normalfall werden bei 16Bit nur bis zu 12Bit angesprochen → im MSB passiert erst etwas ab einem Pegel von +6dBSF

Ein wenig Informationstheorie (Claude Shannon, Bell Laboratories, 40er Jahre)

- es gibt kein technisches Signal ohne Rauschen
- reales Signal = Original-Signal + Rauschen (werden summiert)
- → Information ist endlich → es gibt eine kleinste Einheit
- $\rightarrow$  ja/nein,  $0/1 \rightarrow$  es kann zwischen zwei Zuständen unterschieden werden  $\rightarrow$  1 Bit Information
- → es kann nicht zwischen zwei Zuständen unterschieden werden → keine Information
- → Bit = Einheit der Information (nicht mit Datenbit verwechseln)
- Signal wird summiert betrachtet → Rauschen enthält keine Information → summiertes Signal hat durch Rauschamplitude einen Informationsgehalt
- → alles rauscht → Information ist endlich

## Signalquader nach Shannon:

- Breite: Bandbreite (B in Hz)

- Höhe: Dynamik (D in bit)

- Tiefe: Dauer (T in sek)

 $\rightarrow B \cdot T \cdot D = I[bit]$