

# Datenkompression: Skalarquantisierung

H. Fernau

email: [fernau@uni-trier.de](mailto:fernau@uni-trier.de)

WiSe 2008/09  
Universität Trier

## (Skalar-)Quantisierung — Allgemeines

**Problem:** Die Ausgabe einer Quelle muss durch eine endliche „kleine“ Menge  $\mathcal{C}$  von Codewörtern dargestellt werden, obwohl diese Ausgabe Werte aus einer sehr viel größeren, möglicherweise unendlichen Menge  $\mathcal{A}$  annehmen kann.

Die Quantisiervorschrift liefert also eine o. E. surjektive Abbildung  $Q_{\mathcal{C}} : \mathcal{A} \rightarrow \mathcal{C}$ .

*Skalarquantisierung:* speziell Darstellung von Zahlen (Intervallen)

Da die **Güte der Codierung** (Kompressionsrate / Verzerrung) sowohl von  $Q_C$  als auch von der Decodiervorschrift  $Q_D : \mathcal{C} \rightarrow \mathcal{A}$  abhängt, begreifen wir unter einem **Quantisierer** das Paar  $(Q_C, Q_D)$ . Das Verhalten eines Quantisierers lässt sich durch seine Ein/Ausgabefunktion

$$\mathcal{A} \rightarrow \mathcal{A}, \quad x \mapsto Q_D(Q_C(x))$$

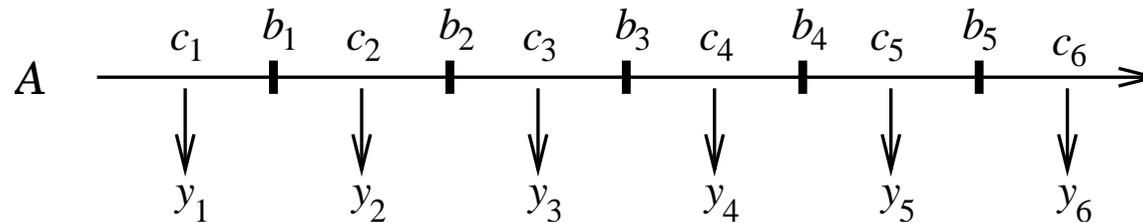
veranschaulichen.

## Skalarquantisierung

: konkret

Das **Problem**:

1. Für geg.  $\mathcal{A}$  und  $M$  finde Intervalle  $b_0, b_1, b_2, \dots, b_M$ .
2. Finde Codes für die Intervalle  $c_1, c_2, \dots, c_M$ .
3. Definiere Repräsentanten  $y_1, y_2, \dots, y_M$ .

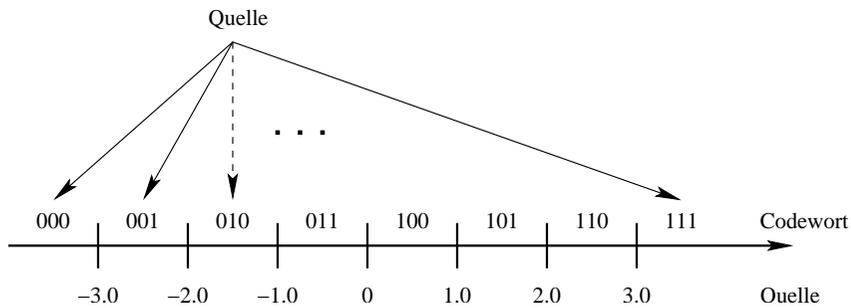


*Quantisierer*  $Q$  ist das Paar  $(Q_C, Q_D)$ :

$$Q_C : \mathcal{A} \rightarrow \mathcal{C} = \{c_1, c_2, \dots, c_M\} \quad Q_D : \mathcal{C} \rightarrow \mathcal{A}.$$

$Q_D(Q_C(x))$  bezeichnen wir mit  $Q(x)$ .

**Beispiel**



Codewort	Repräsentant
000	-3.5
001	-2.5
010	-1.5
011	-0.5
100	0.5
101	1.5
110	2.5
111	3.5

Eine 3-Bit-Quantisiervorschrift

Die Decodiervorschrift  $Q_D$

t	$4 \cos(2\pi t)$	A/D Ausgabe	D/A Ausgabe	Abweichung
0.05	3.804	111	3.5	0.304
0.10	3.236	111	3.5	-0.264
0.15	2.351	110	2.5	-0.149
0.20	1.236	101	1.5	-0.264

Die Abtastung einer Cosinuswelle

## Quantisierungsaufgabe

Die *Quantisier(ungs)aufgabe* besteht darin, einen Quantisierer  $Q$  mit dem Ziel zu entwerfen,

- die Rate  $R$  (also die durchschnittliche Anzahl Bits, die für die Repräsentation eines Elementes aus  $\mathcal{C}$  benötigt wird) **und**
- den mittleren quadratischen Fehler  $\sigma_Q^2$

zu minimieren.

**Etwas Mathematik...** Es werde nun die Quellenstatistik durch eine Zufallsgröße  $X$  mit **Wahrscheinlichkeitsdichte**  $f_X$  modelliert.

Quantisierung mit  $M$  Intervallen:

$$|C| = M \text{ mit } C = \{1, \dots, M\},$$

**Problem:** finde *Entscheidungsgrenzen* (Intervallendpunkte)

$$b_0, b_1, \dots, b_M$$

sowie die Intervallrepräsentanten

$$y_1, \dots, y_M$$

( $b_0 = -\infty$  und  $b_M = +\infty$ ). In unserer vorigen Notation ist daher für  $1 \leq i \leq M$ :

$$Q(x) = y_i \text{ genau dann, wenn } x \in (b_{i-1}, b_i].$$

Daraus ergibt sich

$$\begin{aligned} \sigma_Q^2 &= \int_{-\infty}^{+\infty} (x - Q(x))^2 f_X(x) dx \\ &= \sum_{i=1}^M \int_{b_{i-1}}^{b_i} (x - y_i)^2 f_X(x) dx. \end{aligned} \tag{1}$$

- Codewörter fester gleicher Länge ( $R = \lceil \log M \rceil$ ).
- Codewörter **nicht** fester gleicher Länge.

$P(y_i)$  – W. des Auftretens von  $y_i$ . Wegen  $P(y_i) = \int_{b_{i-1}}^{b_i} f_X(x) dx$  gilt

$$R = \sum_{i=1}^M \ell_i P(y_i) = \sum_{i=1}^M \ell_i \int_{b_{i-1}}^{b_i} f_X(x) dx, \quad (2)$$

wobei  $\ell_i$  die Länge des  $y_i$  entsprechenden Codewortes ist.

Im allgemeinen stellen sich daher zwei Optimierungsaufgaben:

1. Ist eine Verzerrungsschranke  $D^* \geq \sigma_Q^2$  vorgegeben, so ist die Rate gemäß Gleichung (2) zu minimieren.
2. Ist eine Ratenschranke  $R^* \geq R$  vorgegeben, so ist die Verzerrung nach Gleichung (1) zu minimieren.

Da die Entropie des Quantisierers durch

$$H = - \sum_{i=1}^M P(y_i) \log_2(P(y_i)) \quad (3)$$

gegeben ist, kann man auch noch eine dritte Quantisieraufgabe stellen:

3. Ist eine Entropieschranke  $H^* \geq H$  vorgegeben, so ist die Verzerrung nach Gleichung (1) zu minimieren.

## Codewörter fester gleicher Länge

Sind  $f_X$  und  $M$  vorgegeben und geht man von Codewörtern fester gleicher Länge aus, so besteht die Quantisierungsaufgabe darin, die Parameter  $b_0, \dots, b_M; y_1, \dots, y_M$  so zu wählen, daß  $\sigma_Q^2$  gemäß Gleichung (1) minimiert wird. Es gilt:  $R = \lceil \log M \rceil$ .

### Gleichquantisierer (Uniform Quantizer):

alle Intervalle (mit Ausnahme evtl. der äußeren Intervalle) sind gleich groß

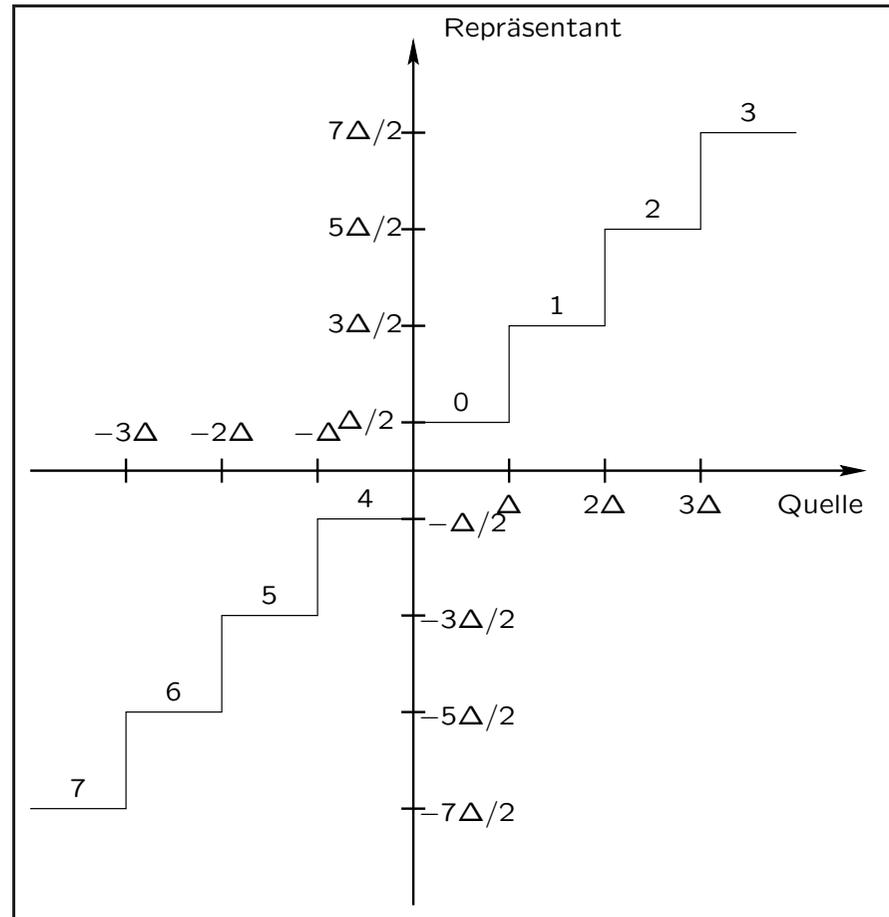
$$b_2 - b_1 = b_3 - b_2 = \dots = b_{M-1} - b_{M-2} = \Delta$$

und als Intervallrepräsentanten sind die Mittelpunkte dieser (inneren) Intervalle genommen werden.

### Das Problem

Für Intervallrepräsentanten – die Mittelpunkte der (inneren) Intervalle und  $M = |\mathcal{C}|$  finde *Schrittweite*  $\Delta$ , die Verzerrung  $\sigma_Q^2$  minimiert.

## Die Ein/Ausgabefunktion eines 3-Bit-Quantisierers



Ein **Gleichquantisierer** für eine  
im Intervall  $[-X_{\max}, X_{\max}]$  gleichverteilte Quelle  
mit Hilfe von  $M$  Intervallen ( $M$  gerade).

Damit gilt:

$$\Delta = \frac{2X_{\max}}{M}, \quad f_X(x) = \begin{cases} \frac{1}{2X_{\max}}, & x \in [-X_{\max}, X_{\max}] \\ 0, & \text{sonst} \end{cases}$$

$$\sigma_Q^2 = 2 \sum_{i=1}^{M/2} \int_{(i-1)\Delta}^{i\Delta} \left(x - \frac{2i-1}{2}\Delta\right)^2 \frac{1}{2X_{\max}} dx = \dots = \frac{\Delta^2}{12}$$

Nun berechnen wir das Verhältnis von Signal zur Verzerrung. Es gilt  $E[X] = 0$ , d.h., der mittlere quadratische Wert der Quelle  $E[X^2]$  ist gleich der Varianz, also ist  $\sigma_X^2 = \frac{(2X_{\max})^2}{12}$ . Daher ist:

$$\begin{aligned} SNR(dB) &= 10 \log_{10} \left( \frac{\sigma_X^2}{\sigma_Q^2} \right) \\ &= 10 \log_{10} \frac{(2X_{\max})^2/12}{\left(\frac{2X_{\max}}{M}\right)^2/12} \\ &= 6.02(\log_2 M) \text{ dB}. \end{aligned}$$

Die **Annahme der Gleichverteilung** ist tatsächlich meist *falsch* (Bilder haben meist Häufungen bei gewissen Grauwerten.), ebenso die der Unabhängigkeit aufeinanderfolgender Ereignisse (Benachbarte Pixel sind häufig gleich.).

Ein *Gleichquantisierer* für eine Quelle  $X$  mit **beliebiger** Wahrscheinlichkeitsdichte  $f_X$ : ( $f_X$  ist bezüglich des Ursprungs symmetrisch.)

Für gerade  $M$  ist zu minimieren:

$$\begin{aligned}\sigma_Q^2 &= 2 \sum_{i=1}^{M/2-1} \int_{(i-1)\Delta}^{i\Delta} \left(x - \frac{2i-1}{2}\Delta\right)^2 f_X(x) dx \\ &+ 2 \int_{(M/2-1)\Delta}^{\infty} \left(x - \frac{M-1}{2}\Delta\right)^2 f_X(x) dx,\end{aligned}$$

was durch Nullsetzen der Ableitung  $\frac{d\sigma_Q^2}{d\Delta}$  geschehen kann.

### Optimale Schrittweiten für Gleichquantisierer

Alph.- größe	Gleichverteilung		Gaußverteilung		Laplaceverteilung	
	Schrittweite	SNR	Schrittweite	SNR	Schrittweite	SNR
2	1.732	6.02	1.596	4.40	1.414	3.00
4	0.866	12.04	0.9957	9.24	1.0873	7.05
6	0.577	15.58	0.7334	12.18	0.8707	9.56
8	0.433	18.06	0.5860	14.27	0.7309	11.39
10	0.346	20.02	0.4908	15.90	0.6334	12.81
12	0.289	21.60	0.4238	17.25	0.5613	13.98
14	0.247	22.94	0.3739	18.37	0.5055	14.98
16	0.217	24.08	0.3352	19.36	0.4609	15.84
32	0.108	30.10	0.1881	24.56	0.2799	20.46

### Der Einfluß von Verteilungsannahmen auf SNR

Eingabeverteilung	Gleichverteilung	Gaußverteilung	Laplaceverteilung
Gleich-	18.06	15.56	13.29
Gauß-	12.40	14.27	13.37
Laplace-	8.80	10.79	11.39

## Adaptive Quantisierung

1. Voradaptierung,
2. Rückadaptierung.

**Voradaptierung** ist ein typisches „off-line“-Verfahren.

Die Ausgabe der Quelle wird in Blöcke unterteilt, deren Statistik separat analysiert wird; gemäß dieser Analyse werden die Quantisierparameter gesetzt.

Nachteil: Verzögerung der Übertragung durch den Puffer-Effekt

Andererseits: ein langer Puffer erlaubt eine gute Verteilungsanalyse.

weiterer Nachteil: Die so ermittelten Parameter müssen als *Begleitinformationen* mit übertragen werden.

**Rückadaptierung** *Jayant-Quantisierer*

```
while ( $x_n = \text{readsample}()$ )  
    if  $x_n \in [b_{i-1}, b_i)$  then  $\Delta_{n+1} = M_i \cdot \Delta_n$ ;  
    if  $\Delta_{n+1} < \Delta_{min}$  then  $\Delta_{n+1} = \Delta_{min}$ ;  
    if  $\Delta_{n+1} > \Delta_{max}$  then  $\Delta_{n+1} = \Delta_{max}$ ;
```

Jayant-Quantisierer mit Faktoren

$$\begin{aligned}M_0 &= M_4 = 0,8 \\M_1 &= M_5 = 0,9 \\M_2 &= M_6 = 1 \\M_3 &= M_7 = 1,2\end{aligned}$$

und der Anfangsschrittweite  $\Delta_0 = 0,5$ :

Zur **Arbeitsweise eines Jayant-Quantisierers**

$n$	$\Delta_n$	Eingabe	Code	Repräs.	Abweich.	nächste Schrittw.
0	0,5	0,1	0	0,2500	0,1500	$\Delta_1 = M_0 \times \Delta_0$
1	0,4	-0,2	4	-0,200	0,0000	$\Delta_2 = M_4 \times \Delta_1$
2	0,32	0,2	0	0,1600	0,0400	$\Delta_3 = M_0 \times \Delta_2$
3	0,256	0,1	0	0,1280	0,0280	$\Delta_4 = M_0 \times \Delta_3$
4	0,2048	-0,3	5	-0,3072	-0,0072	$\Delta_5 = M_5 \times \Delta_4$
5	0,1843	0,1	0	0,0922	-0,0078	$\Delta_6 = M_0 \times \Delta_5$
6	0,1475	0,2	1	0,2212	0,0212	$\Delta_7 = M_1 \times \Delta_6$
7	0,1328	0,5	3	0,4646	-0,0354	$\Delta_8 = M_3 \times \Delta_7$
8	0,1594	0,9	3	0,5578	-0,3422	$\Delta_9 = M_3 \times \Delta_8$
9	0,1913	1,5	3	0,6696	-0,8304	$\Delta_{10} = M_3 \times \Delta_9$
10	0,2296	1,0	3	0,8036	0,1964	$\Delta_{11} = M_3 \times \Delta_{10}$
11	0,2755	0,9	3	0,9643	0,0643	$\Delta_{12} = M_3 \times \Delta_{11}$

## Wie wählt man die Faktoren $M_i$ ?

Faustregel: Je mehr sich die Faktoren von Eins unterscheiden, desto rascher reagiert der Jayant-Quantisierer.

Eine zu rasche Reaktion kann allerdings zu Instabilitäten führen. Geht man von einem *stationären Eingabeprozess* aus, bei dem schließlich die Wahrscheinlichkeiten, mit einer einzelnen Eingabe im  $i$ -ten Intervall zu landen,  $P_i$  beträgt, so sollten die  $P_i$  der Gleichung

$$\prod_{i=1}^M M_i^{P_i} = 1$$

genügen.

## Zwei Warnungen zu adaptiven Verfahren:

- Kennt man die Quellenstatistik genau, so ist ein diesbezüglich optimierter Quantisierer einem adaptiven überlegen. Ganz allgemein ist es bei der Datenkompression essentiell, alle verfügbaren Informationen über die Quelle auszunutzen.
- Wählt man die Adaptionparameter „ungeschickt“ im Hinblick auf die Eingabedaten, so kann es –wie ja allgemein von Reglern bekannt– zu *Schwingeffekten* kommen.

## Allgemeine Quantisierer

Das Lloyd-Max Verfahren

1. Wähle Anfangsrepräsentanten  $\{y_i^{(0)}\}_{i=1}^M$  und Abbruchschwelle  $\varepsilon$  für die Verzerrungsdifferenz.  
Setze  $D^{(-1)} = 0$ ,  $k = 0$ .
2. Berechne neue innere Entscheidungsgrenzen  $b_1^{(k)}, \dots, b_{M-1}^{(k)}$  (und damit die Intervalle) mit:

$$(\forall j = 1, \dots, M-1) \quad b_j^{(k)} = \frac{y_{j+1}^{(k)} + y_j^{(k)}}{2}.$$

3. Berechne die neue Verzerrung

$$D^{(k)} = \sum_{i=1}^M \int_{b_{i-1}^{(k)}}^{b_i^{(k)}} (x - y_i)^2 f_X(x) dx.$$

4. Falls  $|D^{(k)} - D^{(k-1)}| < \varepsilon$ , STOP.
5. Sonst: Setze  $k = k + 1$  und berechne neue Repräsentanten als Zentroide:

$$(\forall j = 1, \dots, M) \quad y_j^{(k)} = \frac{\int_{b_{j-1}^{(k-1)}}^{b_j^{(k-1)}} x f_X(x) dx}{\int_{b_{j-1}^{(k-1)}}^{b_j^{(k-1)}} f_X(x) dx}.$$

Gehe zu Schritt 2.

### Idee des Lloyd-Max Verfahrens:

bei bekannter Wahrscheinlichkeitsdichte  $f_X$  der Quelle wird versucht, Ausdruck (1) zu minimieren.

↪ wechselseitig rekursives, nicht-lineares Gleichungssystem für die Repräsentanten und Entscheidungsgrenzen, deren Lösung — fußend auf Ideen der Variationsrechnung— unabhängig von einander S. P. Lloyd und J. Max sowie J. Lukaszewicz und H. Steinhaus in den Jahren 1950-1960 angaben.

*Zentroide* sind eine die Wahrscheinlichkeitsdichte berücksichtigende Verallgemeinerung des Mittelwertbegriffs, wie man sieht, wenn man die Gleichverteilung als Dichte ansetzt; sie lassen sich als normierte Erwartungswerte begreifen.

Evtl. ist es sinnvoll, andere als die äußeren Entscheidungsgrenzen als fest anzunehmen und dann den Algorithmus geeignet abzuwandeln.

## Kompressor

Idee: einem Gleichquantisierer wird eine *Kompressor*  $c$  genannte Transformation vor- und eine *Expander*  $e$  genannte Transformation nachgeschaltet. Ein Beispiel für solche sog. *zusammengesetzten Quantisierer* liefern der Kompressor

$$c(x) = \begin{cases} 2x, & \text{falls } x \in [-1, 1] \\ \frac{2x}{3} + \frac{4}{3}, & \text{falls } x \in [1, +\infty) \\ \frac{2x}{3} - \frac{4}{3}, & \text{falls } x \in (-\infty, -1] \end{cases}$$

und der Expander  $e = c^{-1}$ . In diesem Fall ist die Schrittweite des Quantisierers  $Q_C$  im Intervall  $[-1, 1]$  kleiner als außerhalb dieses Intervalls, was z. B. bei Gauß- oder Laplace-verteilten Quellen erwünscht ist.

Bei „Zwischenschalten“ eines 3-Bit-Gleichquantisierers liefert der so definierte zusammengesetzte Quantisierer das in der folgenden Abb. gezeigte Verhalten  $Q$ .

Die von Telefongesellschaften eingesetzten Quantisierer sind zusammengesetzte.

## Die Ein/Ausgabefunktion eines zusammengesetzten 3-Bit-Quantisierers

