

Datenkompression: Skalarquantisierung

H. Fernau

email: 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

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

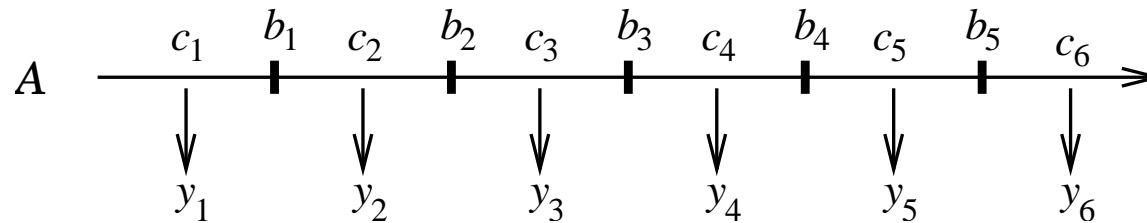
veranschaulichen.

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 .

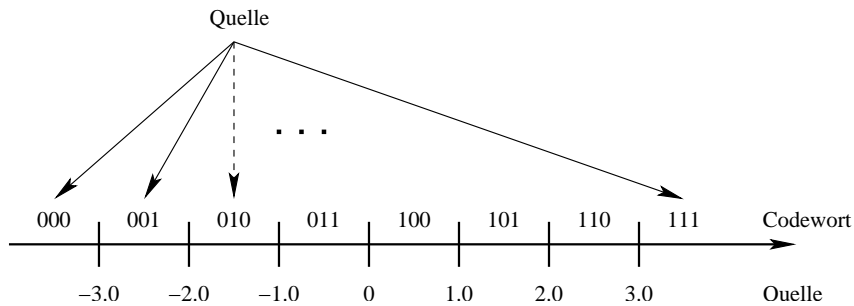


Quantisierer Q ist das Paar (Q_C, Q_D) :

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

$Q_D(Q_C(x))$ 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 σ_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 ℓ_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 σ_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

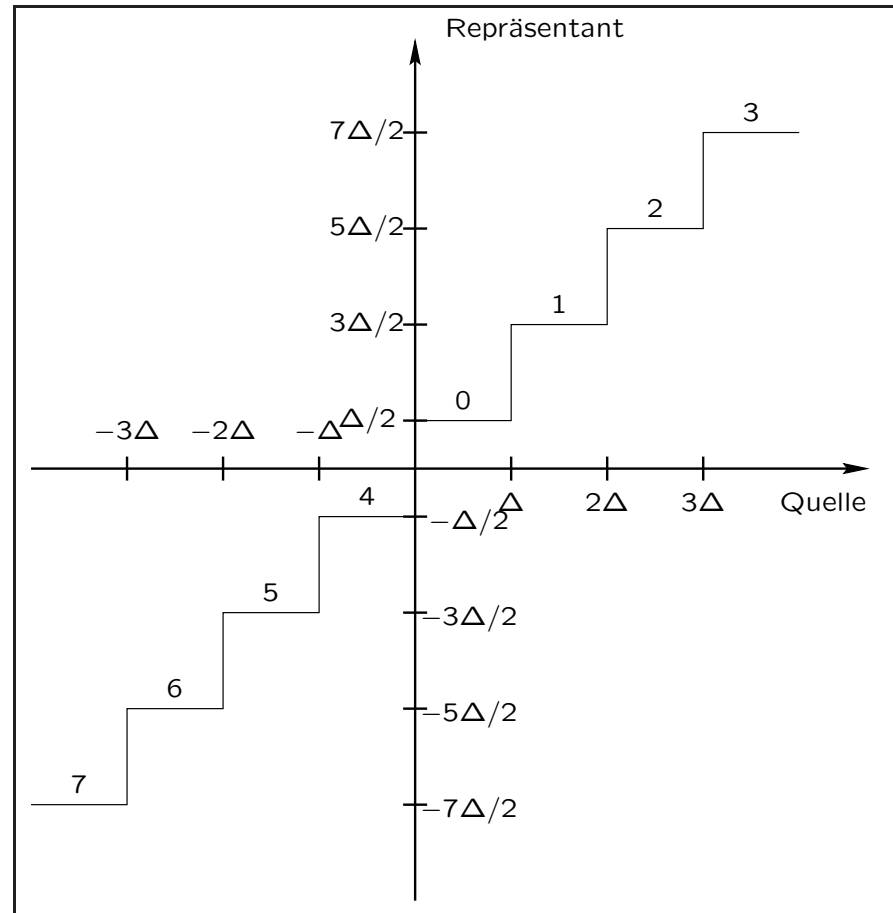
$$b_2 - b_1 = b_3 - b_2 = \dots = b_{M-1} - b_{M-2} = \Delta$$

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* Δ , die Verzerrung σ_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 | Δ_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 ε 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

