

## 13 Rück- und Ausblick

13.1 Entropie diskreter Quellen

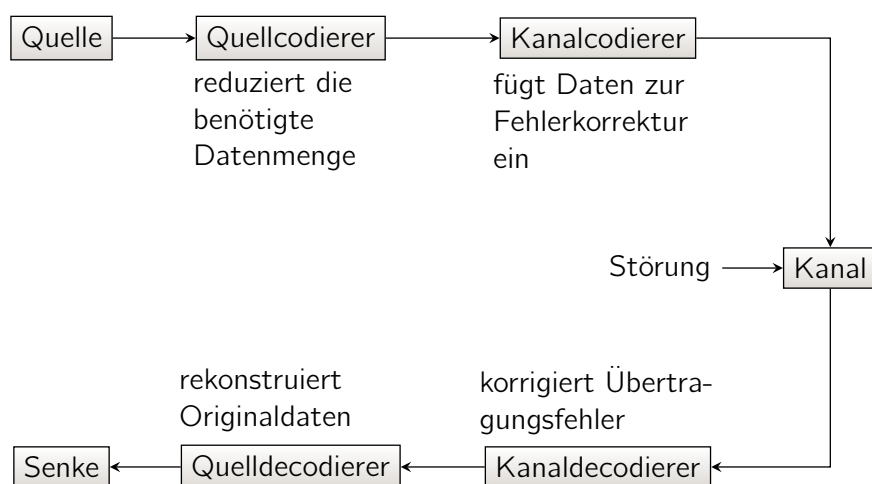
13.2 Kanäle

13.3 Quellcodierung

13.4 Kanalcodierung

< 217 / 228 >

## 13 Rück- und Ausblick



## 13.1 Entropie diskreter Quellen

### 13.1.1 Was wir gemacht haben

- Eine Informationsquelle  $\mathcal{X}$  liefert Symbole  $x$  aus einem Alphabet  $X$ ; die Auftrittswahrscheinlichkeit der Symbole ist  $p_X(x)$ .
- Für unabhängige Symbole gilt für den durchschnittlichen Informationsgehalt, die Entropie

$$H(\mathcal{X}) = - \sum_{x \in X} p_X(x) \text{ld } p_X(x).$$

- Werden Symbole aus zwei Quellen  $\mathcal{X}$  und  $\mathcal{Y}$  paarweise zusammengefasst, so gilt für die Verbundentropie

$$H(\mathcal{X}, \mathcal{Y}) \leq H(\mathcal{X}) + H(\mathcal{Y}).$$

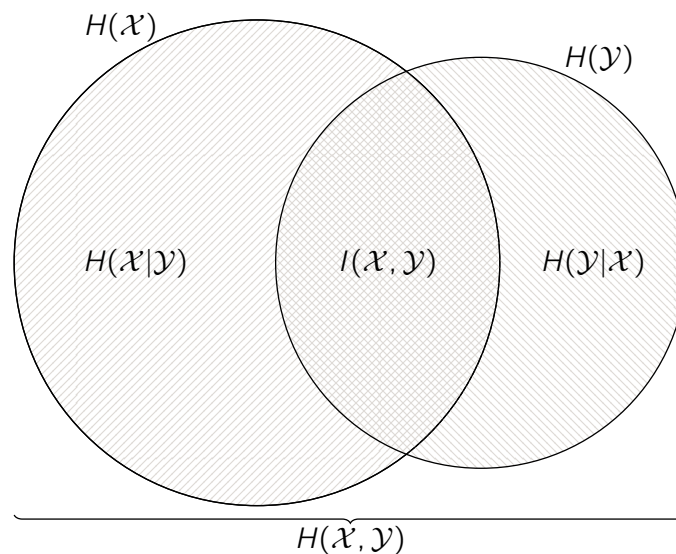
Gleichheit gilt dabei nur für zwei unabhängige Quellen.

- Die zusätzliche Information, die  $\mathcal{Y}$  liefert, wenn  $\mathcal{X}$  bekannt ist, ist die bedingte Entropie

$$H(\mathcal{Y}|\mathcal{X}) = - \sum_{x \in X} \sum_{y \in Y} p_X(x) p_{Y|X}(y|x) \text{ld } p_{Y|X}(y|x).$$

Es gilt  $H(\mathcal{X}, \mathcal{Y}) = H(\mathcal{X}) + H(\mathcal{Y}|\mathcal{X})$  und  $H(\mathcal{Y}|\mathcal{X}) \leq H(\mathcal{Y})$ .

- Die Transinformation  $I(\mathcal{X}, \mathcal{Y}) = H(\mathcal{X}) - H(\mathcal{X}|\mathcal{Y}) = H(\mathcal{Y}) - H(\mathcal{Y}|\mathcal{X})$  gibt an, wieviel Information  $\mathcal{X}$  und  $\mathcal{Y}$  übereinander tragen.
- Die Zusammenhänge zwischen den verschiedenen Größen lassen sich mit Hilfe des Venn-Diagramms darstellen:



## 13.1.2 Was wir nicht gemacht haben

- Quellen mit abhängigen Ereignissen, insbesondere Markov-Quellen.
- Quellen mit kontinuierlichem Wertebereich (z.B. reelle Zahlen). Kernidee: Übergang von Summen zu Integralen.

## 13.2 Kanäle

### 13.2.1 Was wir gemacht haben

- Ein Kanal wird mit zwei Quellen modelliert; eine für die Symbole am Kanaleingang, eine für die Symbole am Kanalausgang.
- Die Transinformation beschreibt, wie viel Information vom Kanaleingang zum Kanalausgang gelangt; sie hängt von der Übergangswahrscheinlichkeit des Kanal und der Verteilung der Eingangsdaten ab.
- Die Kanalkapazität ist das Maximum der Transinformation über alle Eingangsverteilungen (und damit nur noch von der Übergangswahrscheinlichkeit des Kanals abhängig.)
- Für einen symmetrisch gestörten Binärkanal mit der Fehlerwahrscheinlichkeit  $p$  beträgt die Kanalkapazität

$$K = 1 + (1 - p) \cdot \text{ld}(1 - p) + p \cdot \text{ld}(p).$$

- Für einen analogen AWGN-Kanal mit der Singalleistung  $\sigma_x$  und der Rauschleistung  $\sigma_s$  beträgt die Kanalkapazität

$$K = \frac{1}{2} \text{ld} \left( 1 + \frac{\sigma_x^2}{\sigma_s^2} \right).$$

## 13.2.2 Was wir nicht gemacht haben

- Kaskadierte Kanäle.
- Kanäle mit mehreren Sendern und Empfängern (Broadcast).
- Relay-Kanäle.

## 13.3 Quellcodierung

### 13.3.1 Was wir gemacht haben

- Aufgabe: Darstellung der Symbole einer Quelle mit möglichst wenigen Bits.
- Die Entropie ist eine untere Schranke für die mittlere Codewortlänge jedes eindeutig decodierbaren Codes.
- Präfix-Codes können die gleiche mittlere Codewortlänge erreichen wie allgemeine eindeutig decodierbare Codes.
- Shannon: Werden Blöcke von Symbolen auf einmal codiert, so erreicht die mittlere Codewortlänge für große Blocklängen asymptotisch die Entropie.
- Die Huffman-Codierung, bei der sukzessive die beiden Symbole mit der geringsten Auftretswahrscheinlichkeit zusammengefasst werden, ist optimal, d.h. keine andere Codierung erreicht eine geringere mittlere Codewortlänge.
- Die arithmetische Codierung (bzw. Bereichscodierung) ist zwar nicht optimal, hat aber den Vorteil, dass nicht explizit ein Codebuch erzeugt werden muss.
- Allerdings nutzen weder Huffman-Codierung noch arithmetische Codierung die Abhängigkeiten von Symbolen untereinander nicht aus; dies geschieht am besten durch andere, mehr oder weniger applikationsspezifische Algorithmen.
- Für Texte wird häufig die Familie der Lempel-Ziv-Algorithmen verwendet, die aus den Daten ein Wörterbuch generieren, um häufig auftretende Symbolfolgen kompakt darzustellen.

### 13.3.2 Was wir nicht gemacht haben

- Applikationsspezifische Codierverfahren für nicht textähnliche Daten: Video, Audio, ...
- Burrows-Wheeler-Transformation: Sortiert textähnliche Daten so um, dass sich Ketten gleicher Symbole bilden (→ anschließende Lauflängencodierung), sich die Originalreihenfolge aber mit minimaler Nebeninformation wiederherstellen lässt.
- Verlustbehaftet Codierung: Minimale Störung bei gegebener maximaler Datenrate oder minimale Datenrate bei gegebener maximaler Störung.

## 13.4 Kanalcodierung

### 13.4.1 Was wir gemacht haben

- Aufgabe: Einfügen von Redundanz, die es erlaubt, bei einer Übertragung aufgetretene Fehler zu erkennen oder sogar zu korrigieren.
- Wichtige Kenngröße eines Codes: Der minimale Abstand  $d$  zwischen zwei Codewörtern. Es können  $t$  Fehler erkannt werden, wenn  $t < d$ , und  $t$  Fehler korrigiert werden, wenn  $2t < d$ .
- Shannon: Die Kanalkapazität ist eine obere Schranke für die Coderate, wenn mit verschwindend geringer Restfehlerwahrscheinlichkeit übertragen werden soll. Für große Codewortlängen erreichen zufällige Codes diese Schranke.
- Praktisch sind zufällige Codes mit großen Codewortlängen nicht handhabbar; die Codes müssen eine Struktur bekommen.
- Lineare Codes ( $\mathcal{C}(\mathbf{a}_1 + \mathbf{a}_2) = \mathcal{C}(\mathbf{a}_1) + \mathcal{C}(\mathbf{a}_2)$ ): Codierung und Fehlererkennung durch Matrix-Multiplikation, Decodierung mit Syndromtabelle (speicheraufwändig) oder mit Belief Propagation (für dünn besetzte Prüfmatrizen).
- Zyklische Codes (jede zyklische Verschiebung eines Codeworts wieder ein Codewort): Codierung und Fehlererkennung durch Polynommultiplikation (oder Division), Decodierung im Allgemeinen mit Syndromtabelle.

- Faltungscodes: Codierung durch (bitweise) Faltung, Decodierung mit Viterbi-Algorithmus (sehr effizient für niedrigen Grad der Generatorpolynome. Nachteil: empfindlich gegen Bündelfehler.
- Turbo-Codes: Paralleler Einsatz zweier Faltungscodes mit Interleaver; Empfindlichkeit gegen Bündelfehler reduziert durch gegenseitiges Helfen der Komponentendecoder.

Code	Länge $n$	Rate	Decodierung
Wiederholung	beliebig	$\frac{1}{n} \rightarrow 0$	Mehrheitsentscheidung, korrigiert $\lfloor (n-1)/2 \rfloor$ Fehler
Parity-Check	beliebig	$\frac{n-1}{n} \rightarrow 1$	erkennt einen Fehler, keine Korrektur
Hamming	$2^k - 1$	$\frac{2^k - 1 - k}{2^k - 1} \rightarrow 1$	korrigiert einen Fehler mittels Syndrom
CRC	beliebig	$\rightarrow 1$	nur zur Fehlererkennung
BCH/RS	typ. $< 1000$	beliebig	Lösung eines Gleichungssystems, um Fehler zu korrigieren
LDPC	beliebig	typ. $\frac{1}{2}$	iterativ; erlaubt Annäherung an Shannon-Grenze
Turbo	beliebig	typ. $\frac{1}{3} - \frac{1}{2}$	iterativ; erlaubt Annäherung an Shannon-Grenze

### 13.4.2 Was wir nicht gemacht haben

- Weitere spezielle Codes (Golay, Reed-Muller, ...)
- Galois-Felder (theoretische Grundlage z.B. der BCH-Codes)
- Kombination von Codes
- Detailliertere Analyse von Faltungscodes
- Entwurf und Analyse von LDPC-Codes
- Entwurf und Analyse von Turbo-Codes
- Dirty-Paper-Coding: Codierung bei im Sender bekannter Störung