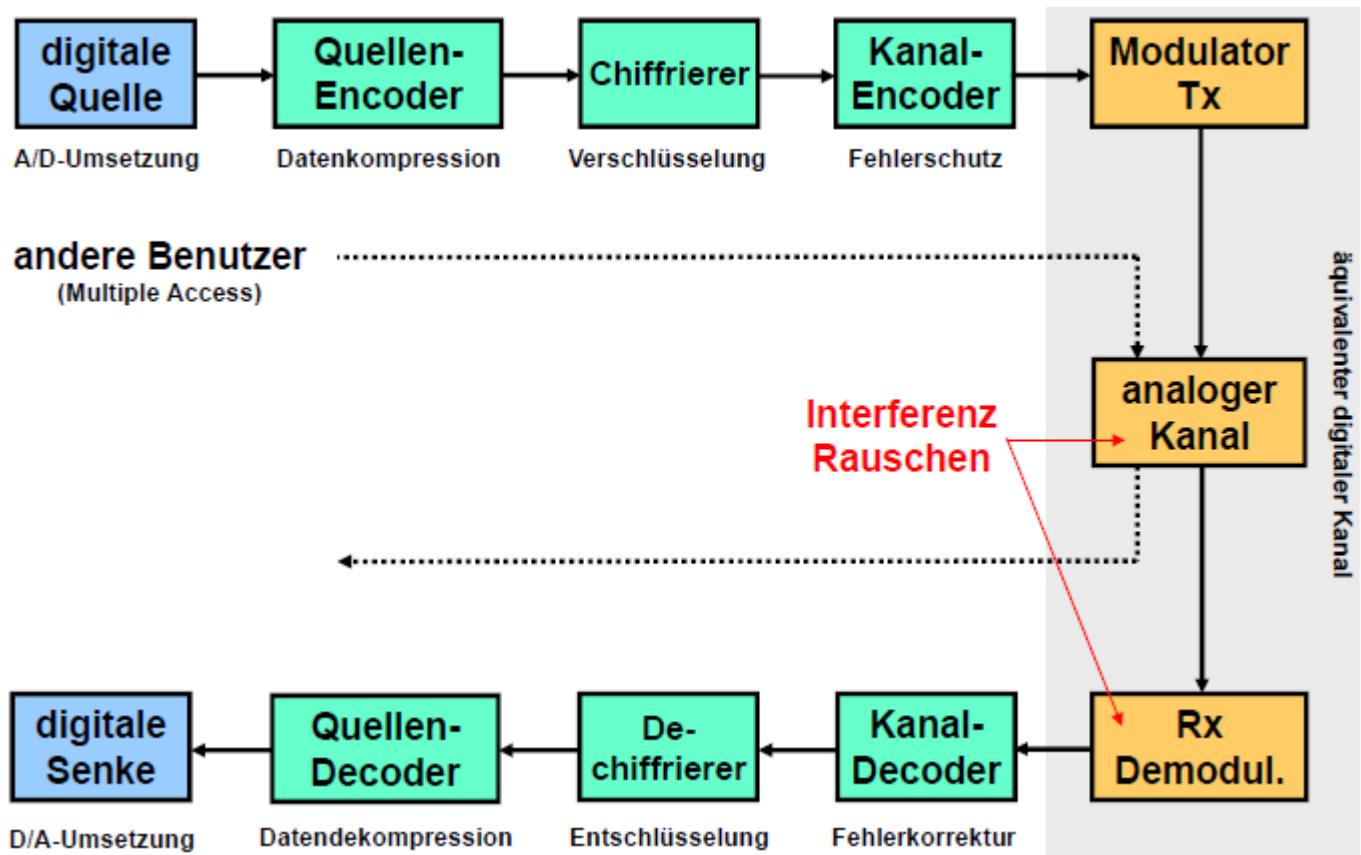


INT Zusammenfassung

Übertragungssysteme



Quellencodierung

- Reduktion der Menger digitaler Daten
- Entfernen überflüssiger Informationen
- Verlustfreie Codierung
- Verlustbehaftete Kompression (Bilder, Video, Audio)

Diskrete Informationsquellen

DMS (Discrete Memoryless Source)

$X[n]$ unabhängig, besitzen identische Wahrscheinlichkeitsverteilung.

BMS (Binary Memoryless Source)

$M = 2$, d.h. $P_x(x_1) = p$ und $P_x(x_2) = 1-p$

BSS (Binary Symmetric Source)

$P_x(x_1) = P_x(x_2) = 0.5$ "coin-flipping"

Quellencodierungstheorem (Shannon, 1948)

Die Quelle kann verlustlos codiert werden, solange die Coderate (Durchschnitt. Codelänge) $R \geq H$.
Umgekehrt, wenn $R < H$, kann die Quelle auf keinen Fall verlustlos codiert werden.

Optimale Codierung

Mittlere Codewortlänge = Entropie

BSC - Binary Symmetric Channel

Kapazität $C = \max(x)[H(Y) - H(Y|X)], C_{BSC} = 1 - h(\varepsilon)^{(Bit/Kanalbenutzung)}$

Kanaleigenschaften

- Rauschen im Kanal beschränkt nicht die Zuverlässigkeit der Übertragung, nur die Übertragungsrate
- Verschiedene Kanäle mit einer Zahl vergleichbar
- Je grösser die Blocklänge N, desto komplexer der decoder

AWGN-Kanal

(Additive White Gaussian Noise)

Coderate

$$R = \frac{\#Infobits}{\#Codebits}$$

Kapazität:

$$C_{AWGN} = B \bullet \log_2\left(1 + \frac{\text{Signalleistung}}{\text{Bandbreite}[Hz] \bullet \text{Rauschleistungsdichte}[W/Hz]}\right)$$

Entropie

Symboldauer	T
Symbolrate	$R = 1/T$
Quellensymbol (Zufallsvariable)	$X[n]$
Alphabet	$A = (x_1, x_2, \dots, x_M)$
Wahrscheinlichkeit	$P(X = x_m) = P_X(x_m), m = 1, \dots, M$
Wahrscheinlichkeitsverteilung von X	$\sum_{m=1}^M P_X(x_m) = 1$

Informationsgehalt

Der Informationsgehalt eines Ereignisses $X = x_m$ ist wie folgt definiert:

$$I_x(x_m) = \log_2 \left(\frac{1}{P_X(x_m)} \right) [\text{bit}]$$

Für Ereignisse von 2 (oder mehreren) Zufallsvariablen X und Y gilt sinngemäss:

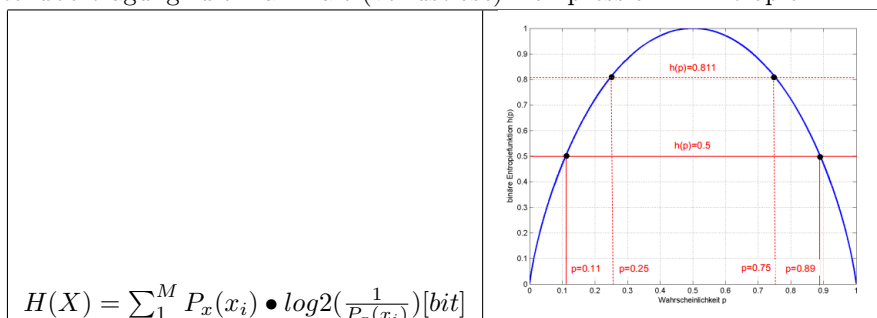
$$I_x(x_m) = \log_2 \left(\frac{1}{P_{XY}(x_i, y_k)} \right) [\text{bit}]$$

Für 2 unabhängige Symbole X und Y gilt:

$$I_{XY}(x_i, y_k) = I_X(x_i) + I_Y(y_k)$$

Entropie

Datenübertragung: die maximale (verlustlose) Kompression = Entropie



Huffman Code

Eigenschaften

- Prefixfreier Code
- Huffman-Codes sind optimal
- Minimale mittlere Codewortlänge

Nachteile

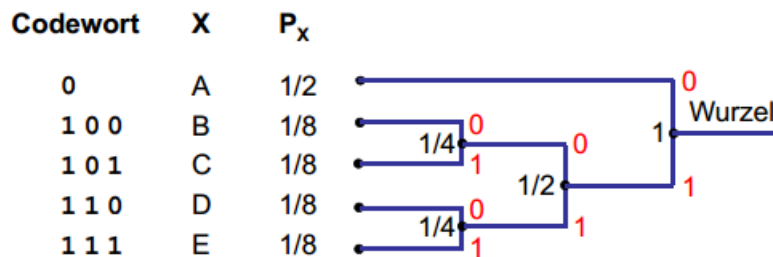
- Huffman-Codes hängen stark von der Quellenstatistik ab
- Quellenstatistik muss im voraus bekannt sein (ev. zuerst „messen“)
- Komplexität wächst exponentiell mit der Blocklänge n

Codierung von n Symbolen eine DMS:

$$H(X) \leq R \leq H(X) + \frac{1}{n}$$

Algorithmus

1. nach Wahrscheinlichkeiten ordnen
2. Zwei Symbole mit kleinster Wahrscheinlichkeit zusammenfassen, neuer Knoten hat Summe der Wahrscheinlichkeiten
3. -> Loop Schritt 1
4. Von der Wurzel aus bei jeder Verzweigung nach oben eine „0“ und nach unten eine „1“ eintragen (auch umgekehrt möglich)
//Konstruktion Codebuch



mittlere Codewortlänge $E[L]$, respektive Rate R

$R = \text{Wahrscheinlichkeit} \cdot \text{Codelänge}$ (bsp: $1 \cdot 1/8 + (3 \cdot 1/8) \cdot 4 = 2$)

$R = E[L] = \sum_{m=1}^M P_X(x_m) \cdot L(x_m)$ mit der Wahrscheinlichkeit $P_X(x_m)$ und der Länge $L(x_m)$ für ein Zeichen

Lempel-Ziv

Vorteile

- Unabhängig von der Quellenstatistik
- Universelle Anwendung
- Asymptotisch optimal, d.h. Codewortlänge $R \rightarrow H(X)$ (von oben)

Nachteile

- Anzahl Strings / Grösse des Wörterbuchs beschränkt
- Schlechte Kompression bei kleinen Eingangsbitfolgen

Algorithmus

1. Eindeutige Unterteilung der Symbolfolge Strings variabler Länge, Unterscheidung nur in 1 Bit
2. Encoding eines Strings: [Position des Präfix, neues Bit]

Beispiel

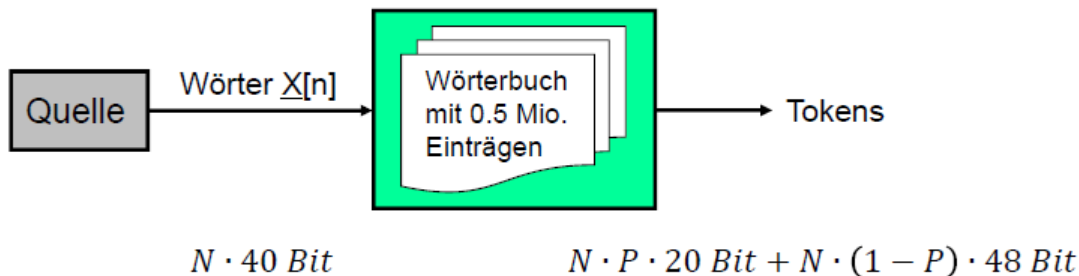
Data: 0 1 0 0 0 0 1 1 0 0 0 0 1 0 1 0 0 0 0 0 1 0 1 0 ...

Wörterbuch-Nr.	Input	Output
1	0 -> neuer String; neues Bit = 0	[0000 0]
2	1 -> neuer String; neues Bit = 1	[0000 1]
3	00 -> 0 gleich wie 1. String; neues Bit = 0	[0001 0]
4	001 -> 00 gleich wie 3. String; neues Bit = 1	[0011 1]
5	10 -> 1 gleich wie 2. String; neues Bit = 0	[0010 0]
6	000 -> 00 gleich wie 3. String; neues Bit = 0	[0011 0]
7	101 -> 10 gleich wie 5. String; neues Bit = 1	[0101 1]
8	0000 -> 000 gleich wie 6. String; neues Bit = 0	[0110 0]
9	01 -> 0 gleich wie 1. String; neues Bit = 1	[0001 1]
10	010 -> 01 gleich wie 9. String; neues Bit = 0	[1001 0]
...

Statisches Wörterbuch

Wie oft muss ein Wort im Wörterbuch sein, damit Kompressionsrate $R < 1$?

- Anzahl der Wörter = N
- P sei die Wahrscheinlichkeit, dass ein Wort im Buch gefunden wird
- Mittlere Wortgröße: 5 Bytes bzw. 40 Bit



LZ77

1. Erstes Symbol des Vorschau-Buffers im Such-Buffer suchen
 - (a) rückwärts von rechts nach links
2. Token der längsten (letzten) Übereinstimmung ausgeben
 - (a) Token = (Offset, Anzahl Zeichen, "Nächstes Zeichen")
 - (b) Token-Länge: $\log_2(S + 1) + \log_2(L + 1) + 8$ typisch : $11 + 5 + 8 = 24 \text{ Bit}$
 - (c) wenn keine Übereinstimmung: (0,0, nächstes Symbol)
3. 3. Schiebefenster um Länge +1 nach rechts verschieben

LZ78

LZW

Initialisierung I=[]

1. neues Symbol x zu String I hinzufügen => I = Ix setzen
 - (a) Ix im Wörterbuch verzeichnet? Wenn ja, dann zu step 1. sonst zu step 3.
2. -
 - (a) Output = Wörterbuch-Pointer von I
 - (b) Neuer Wörterbucheintrag mit Phrase Ix
 - (c) I = "x" setzen

Beispiel Encoding

Text: ABBABABAC

Anfangswörterbuch: 1 : A, 2 : B, 3 : C

Momentane Buchstaben	String I	verzeichnet	WB-Eintrag	Output
A	A	✓		
A	AB	×	4 : AB	1
B	B	✓		
B	BB	×	5 : BB	2
B	B	✓		
B	BA	×	6 : BA	2
A	A	✓		
AB	AB	✓		
AB	ABA	×	7 : ABA	4
A	A	✓		
AB	AB	✓		
ABA	ABA	✓		
ABA	ABAC	×	8 : ABAC	7
C	C	✓		
C	C,eof			3

Bsp Decoding (Lösung ist in String J)

68	68	82	99	77	65	82	256	82
D	E	R		M	A	R		R
Input		String I		String J		WB		
68		D		D				
69		D		E		256: DE		
82		E		R		257: ER		
95		R		_		258: R_		
77		_		M		259: _M		
65		M		A		260: MA		
82		A		R		261: AR		
256		R		DE		262: RD		
82		DE		R		263: DER		

RLE (Run-Length-Encoding)

- 333333333 → (@,9,3)
- @ → (@,1,@)

Wird nur gebraucht wenn Token nicht länger als Originaltext.

PN-Sequenzen

Pseudo Noise Sequenzen

LSFR

- Periode $P \leq 2^n - 1$
- Pseudozufall
- Feedbackpolynom \rightarrow prim. Polynom zB: (3,1,0)

Für (Pseudo-)Randomgenerator

$$a_0 = (a_{18} + a_5 + a_2 + a_1) \text{ modulo } 2$$

Zufallseigenschaften der m-Sequenzen

- m-Sequenzen sind fast ausgeglichen in der Anzahl "0" und "1"
- Häufigkeit von runs der Länge k beträgt $(1/2)^k$ für $k \leq (n-1)$ und $12^{(k-1)}$ für $k = n$. Ein „run“ ist das Aufeinanderfolgen mehrere Nullen oder Einsen.
 - So weist zum Beispiel die Bitfolge ... 00110101000111001101... folgende runs auf: Run 1 kommt 6x vor, run 2 kommt 4x vor und run 3 kommt 2x vor.
- Die m-Sequenz der Länge P und die zyklisch verschobene Kopie haben fast 50 % übereinstimmende Bits und 50 % verschiedene Bits
- Maximallängensequenz \rightarrow PN-Sequenz
- PN-Sequenz \rightarrow Maximallängensequenz

Primitive Polynome

BlockCodes

- N: Anzahl Bits in einem Wort nach dem Encoding i.e [1,1,1,0,1,1] \rightarrow 6
- K: $2^K =$ Anzahl Infoworte, i.e {[1,1,1],[1,0,1]} \rightarrow 2 oder Anzahl Bits in einem Wort vor dem Encoding
- Coderate $R = \frac{K}{N}$
- Minimum Distance Encoding
 - wenige Fehler sind wahrscheinlicher als viele
 - Zuweisung and "nächstgelegenes" Codewort

Hamming-Gewicht $w_H(x)$

entspricht der Anzahl "1" im Codewort x

Hamming-Distanz $d_H(x_i, x_j)$

entspricht der Anzahl unterschiedlicher Positionen in x_i und x_j

Minimaldistanz d_{min}

$$d_{min} = \min_{i,j} d_H(x_i, x_j) = \min_{i,j} w_H(x_i + x_j) = \min_k w_H(x_k) = w_{min}(i \neq j)$$

Für linearen (N,K) Block-Codes

Beispiel: (3,2)-Blockcode

Anzahl Informationsbits (Infowort u) = $K = 2$, Länge eines Codewortes (x) = $N = 3$

$$2^K = 4 \text{ Infoworte}$$

$$\text{Coderate} = R = \frac{K}{N}$$

$$A = \{[00], [01], [10], [11]\}$$

even Parity

$$C = \{[000], [101], [110], [011]\} \text{ (vorderstes Bit ist hier Paritybit)}$$

Begriff ,systematischer Block-Code ‘

Infowort “enblock” in Codewort. $Cw = \text{Parity} + Iw$

Begriff ,linearer (N,K) Block-Code ‘

Falls die modulo-2 Summe zweier Codewörter wieder ein Codewort ergibt, dann ist der Block Code linear.

Begriff ,linearer, zyklischer (N,K) Block-Code ‘

Falls die zyklische Verschiebung eines Codeworts wieder ein Codewort ergibt, ist der Code ausser- dem zyklisch. Aufgrund dieser Eigenschaft sind die verschiedenen Codeworte sehr einfach mit Hilfe eines LFSR (Linear Feedback Shift Register) realisierbar.

Generator-Matrix

Für jeden linearen (N, K) Code gibt es eine $K \times N$ Generator-Matrix G

$$[x_0, \dots, x_{N-1}] = [u_0, \dots, u_{K-1}] \cdot G$$

Die Generator-Matrix hat die Form $G = [PI_K]$, $I_K: K \times K$ -Einheitsmatrix

Parity-Check-Matrix

Jeder lineare (N, K) Code hat eine $(N - K) \times N$ Parity-Check-Matrix H

$$[x_0, \dots, x_{N-1}] \cdot H^T = [0, \dots, 0]$$

Wenn $G = [PI_K]$ in systematischer Form, dann $H = [I_{N-K} P^T]$

Syndrom

$$\vec{s} = [s_0, \dots, s_{N-K-1}] = \vec{y} \cdot H^T = (\vec{x} + \vec{e}) \cdot H^T = \vec{e} \cdot H^T$$

Wobei \vec{e} der Fehler ist und \vec{y} das neue Codewort mit dem Fehler addiert (also ein potenziell falsches Wort, falls $\vec{e} \neq \vec{0}$)

Das Syndrom ist nur vom Fehler abhängig. Falls keine Fehler übertragen wurden ist $\vec{s} = \vec{0}$.

Fehlererkennung

alle Muster mit $\leq (d_{min} - 1)$ Fehler sind erkennbar

Fehlerkorrektur

$$t \leq \lfloor (d_{min} - 1) / 2 \rfloor$$

(N,K,t)BC = NK-BC der t Fehler korrigieren Kann

$$P = \sum_0^t \binom{N}{i} \cdot \varepsilon^i \cdot (1 - \varepsilon)^{N-i} = \sum_0^t \left(\frac{N!}{i! \cdot (N-i)!} \right) \cdot \varepsilon^i \cdot (1 - \varepsilon)^{N-i}$$

Wahrscheinlichkeit für i Fehler pro Code Wort

$$\binom{N}{i} \cdot \varepsilon^i \cdot (1 - \varepsilon)^{N-i} = \frac{N!}{i! \cdot (N-i)!} \cdot \varepsilon^i \cdot (1 - \varepsilon)^{N-i}$$