

Zusammenfassung Information Theory and Coding

Markus Velm

Inhaltsverzeichnis

1. Einleitung	1
1.1. Informationstheorie	1
1.2. Quellcodierung	1
1.2.1. Huffman-Code	1
1.2.2. Arithmetische Codierung	1
1.3. Kanalmodell	1
1.4. Kanalkapazität	1
1.5. Shannon-Theoreme	1
2. Blockcodes	1
3. Galois-Felder	1
4. Reed-Solomon-Code	1
4.1. Wunsch und Idee	1
4.2. Codierung	1
4.2.1. IDFT (nicht systematisch)	1
4.2.2. Generatorpolynom (nicht systematisch)	1
4.2.3. Polynomdivision (systematisch)	2
4.2.4. Über Prüfpolynom (systematisch)	2
4.3. Decodierung	2
4.3.1. Schlüsselgleichungen	2
4.4. Horner-Schema	2
5. Erweiterungskörper	2
6. BCH-Codes	2
A. Polynome	3
A.1. Polynommultiplikation	3
A.2. Polynomdivision	3

1. Einleitung

1.1. Informationstheorie

Bit: binary unit → Einheit für Information

bit: binary digit → bit als binäres Symbol

Informationsgehalt

je unwahrscheinlicher ein Symbol x auftritt, desto mehr Information enthält es:

$$I(x) = \log\left(\frac{1}{P(x)}\right) - \log(P(x))$$

P : Wahrscheinlichkeit eines Symbols

I : Informationsgehalt $[I] = \text{Bit}$

Entropie

gemittelter Informationsgehalt einer Quelle X :

$$H(X) = \sum_i P(x_i) \cdot I(x_i) = - \sum_i P(x_i) \cdot \log(P(x_i))$$

H : Entropie $[H] = \text{Bit/Symbol}$

Entscheidungsgehalt

Entropie wird maximal, wenn alle Symbole gleichwahrscheinlich sind → Entscheidungsgehalt

$$H_0 = \log(N)$$

H_0 : Entscheidungsgehalt $[H_0] = \text{Bit/Symbol}$

N : Anzahl der Symbole eines Alphabets

Redundanz

$$R = H_0 - H$$

$$r = \frac{R}{H_0}$$

R : Redundanz $[R] = \text{Bit/Symbol}$

r : relative Redundanz

1.2. Quellcodierung

1.2.1. Huffman-Code

1.2.2. Arithmetische Codierung

1.3. Kanalmodell

1.4. Kanalkapazität

1.5. Shannon-Theoreme

2. Blockcodes

3. Galois-Felder

4. Reed-Solomon-Code

n : Länge Codewort

k : Länge Informationswort

d : Mindestabstand

4.1. Wunsch und Idee

Wunsch

Konstruktion eines Codes mit vorgegebener Korrekturfähigkeit

→ Vorgabe des Mindestabstandes d

$$e = \left\lfloor \frac{d-1}{2} \right\rfloor$$
$$d = 2e + 1$$

bei linearem Code ist Mindestabstand = Mindestgewicht

→ Codeworte haben mind. d von 0 verschiedene Koeffizienten

d'Alembert: Polynom vom Grad n hat n komplexe (oder höchstens n reelle) Nullstellen; auch im Galois-Feld

Idee

Konstruktion des Informationswortes als Polynom $A(x)$ mit Grad $k-1$ (damit höchstens $k-1$ Nullstellen)

Im $GF(p)$ mit Ordnung $n = p-1$ kann man $A(x)$ an n Stellen auswerten, danach wiederholen sich die Werte

→ Auswertung des Polynoms für verschiedene x (bzw. α^i) ergeben die Koeffizienten a_i des Polynoms $a(x)$

$$a_i = A(\alpha^i) \quad \text{IDFT}$$

von diesen sind höchstens $k-1$ Null (weil $\text{grad}(A(x)) = k-1$)

von diesen sind also mind. $n - (k-1)$ von Null verschieden → Mindestgewicht d

$$d = n - (k-1) = n - k + 1$$

4.2. Codierung

Verschiedene Möglichkeiten aus einem Informationswort ein Codewort zu generieren

4.2.1. IDFT (nicht systematisch)

$$a_i = A(\alpha^i)$$

$A(x)$: Informationswort

a_i : Koeff. des Codewortes

4.2.2. Generatorpolynom (nicht systematisch)

$$a_i = g(x) \cdot i(x)$$

mit Generatorpolynom

$$g(x) = \prod_{i=k}^{n-1} (x - \alpha^{-i})$$

$g(x)$: Generatorpolynom

$i(x)$: Informationspolynom

4.2.3. Polynomdivision (systematisch)

Informationswort ist Teil des Codewortes (an den hohen Potenzen)

$$a^*(x) = i_{k-1}x^{n-1} + i_{k-2}x^{n-2} + \dots + i_1x^{n-k+1} + i_0x^{n-k}$$

jedes Codewort muss durch Generatorpolynom teilbar sein
 \rightarrow ist für $a^*(x)$ i.A. nicht der Fall

$$\frac{a^*(x)}{g(x)} = b(x) + \frac{\text{rest}(a^*(x))}{g(x)}$$

$$\rightarrow \frac{a^*(x) - \text{rest}(a^*(x))}{g(x)} = b(x)$$

$$a(x) = a^*(x) - \text{rest}(a^*(x))$$

$\text{rest}(a^*(x))$: Divisionsrest

4.2.4. Über Prüfpolynom (systematisch)

Prüfpolynom:

$$h(x) = \prod_{i=0}^{k-1} (x - \alpha^{-i})$$

Produkt aus Generator- und Prüfpolynom ist 0

$$g(x) \cdot h(x) = 0$$

4.3. Decodierung

Idee:

Addition des Fehlerpolynoms $f(x)$ mit t Koeffizienten (d.h. t Fehler sind auf dem Kanal aufgetreten) zum gesendeten Codewort $a(x)$

im Zeitbereich:

$$r(x) = a(x) + f(x)$$

im Frequenzbereich:

$$R(x) = A(x) + F(x)$$

gedanklich wird ein Polynom $c(x)$ aufgestellt, welches t Nullen an den Fehlerstellen hat

Da die Koeffizienten von $c(x)$ die Auswertung ihrer Fourier-transformierten $C(x)$ ist, ist der Grad von $C(x)$ t

Da $c(x)$ gerade dort 0 ist, wo $f(x)$ ungleich 0, ist das Produkt $f_i \cdot c_i$ immer 0 (Achtung, keine Polynommultiplikation gemeint, sondern punktweise Multiplikation)

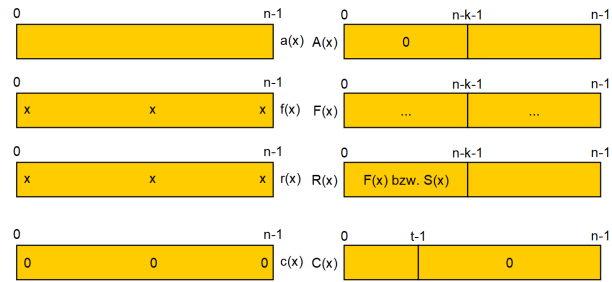
$$f_i \cdot c_i = 0$$

wenn Zeitbereich = 0 \rightarrow Frequenzbereich = 0

$$F(x) \cdot C(x) = 0$$

Achtung: hier Polynommultiplikation/ Faltung/ Filterung gemeint

\hookrightarrow Aufstellen der Schlüsselgleichungen



4.3.1. Schlüsselgleichungen

beschreiben, dass Faltung von $C(x)$ und $F(x)$ Null sind (Achtung: zyklische Faltung, siehe Abschnitt 3)

F_0 bis F_{n-k-1} (bzw. F_{d-2}) sind bekannt, da diese direkt an den Syndromstellen von $R(x)$ stehen

Alle C -Koeff. sind unbekannt, außer C_{t-1} , dieser wird zu 1 gesetzt

$$C_{t-1} = 1$$

da Anzahl der Fehler (t) unbekannt sind, muss ausprobiert werden, welche minimale Anzahl an Fehlern die Schlüsselgleichungen erfüllt

Berlekamp-Massey-Algorithmus

effizientes Verfahren zur Lösung der Schlüsselgleichungen

Euklidischer Algorithmus

Suche des ggT zweier Zahlen

Kann zur Lösung der Schlüsselgleichungen verwendet werden

4.4. Horner-Schema

5. Erweiterungskörper

Erweitern des Grundkörpers (z.B. 2) mit Exponent (z.B. 4)
 $\rightarrow GF(2^4)$

primitives Element wird zu primitivem Polynom, z.B.
 $p(x) = x^4 + x + 1$

6. BCH-Codes

A. Polynome

A.1. Polynommultiplikation

A.2. Polynomdivision