DHBW Karlsruhe TINF19B3

Digitaltechnik-Skript

1. & 2. Semester

Inhaltsverzeichnis 2

Inhaltsverzeichnis

U	Beg	riffe	J
1	Cod	ierung	3
	1.1	Arten von Codierungen	3
	1.2	Zeichencodierung	3
	1.3	Zahlencodierung	3
		1.3.1 Abzählsysteme	3
		1.3.2 Stellenwertsysteme (SWS)	4
	1.4	Darstellung negativer Zahlen	6
		1.4.1 Vorzeichen und Betrag	6
		1.4.2 1er-Komplement	6
		1.4.3 2er Komplement	7
	1.5	Darstellung nicht-ganzer (aber vorläufig nicht-negativer) Zahlen	7
		1.5.1 Bruch: Darstellung mit Zähler & Nenner	7
		1.5.2 Festkommazahlen	7
		1.5.3 Gleitkommazahlen (GKZ)[auch Fließkommazahlen]	8
	1.6	Beispiel für Zifferncodierung:	10
		1.6.1 Binary Coded Decimal (BCD)	11
		1.6.2 Einschrittiger Code (Gray Code)	11
	1.7		12
		1.7.1 mögliche Signalformen	12
		1.7.2 Umsetzung von Bitfolgen in Spannungspegelfolgen	13
			14
		1.7.4 3 Verfahren zur sicheren Taktrückgewinnung:	15
2	Boo	Ische Algebra	16
	2.1	-	16
		2.1.1 Huntingtonsche Axiome in der Schaltalgebra	16
		2.1.2 Darstellung mit Wertetabellen	17
			18
			18
	2.2		19
			19
			22
			22
3	Scha	altnetze	24
-	3.1		$\frac{1}{25}$
			$\frac{-5}{25}$
			$\frac{-5}{27}$

0 Begriffe

\Rightarrow zwischen zwei benachbarten gibt es <u>keine</u> zwischenwerte \Rightarrow endlich oder auch unendlich (aber abzählbar viele) \Rightarrow Imm zeitkont	ontinuierlich chen zwei beliebigen gibt es unendlich viele Zwischenwerte der unendlich (und sogar überabzählbar) viele Werte tinuierlich dere Welt "arbeitet" analog
---	--

1 Codierung

Definition 1

Codierung ist die Darstellung von Informationen mit einem "Alphabet".

Definition 2

Alphabet ist eine endliche Menge von Symbolen

Anmerkung: Codierung ist immer mit Digitalisierung verbunden.

1.1 Arten von Codierungen

- Zeichencodierung
- Zahlencodierung (Text-, Bildbearbeitung,...)
- Verschlüssellung (Achtung: Unterschied zu anderen Codierungen: Aus der codierten verschlüsselten Info sollen die meisten Menschen nicht auf die Ursprungsinfo schließen können)
- Signalcodierung

1.2 Zeichencodierung

- ASCII: Alphabet besteht aus (ganzen) Zahlen von 0 bis 127
- ISO8859-x: Alphabet besteht aus 0...255
 - -x: verschiedene Sprachräume
 - -1: westeuropäisch
 - -5: kyrillisch
 - -7: griechisch
 - -15: westeuropäisch inkl. €
- Unicode: Anspruch, alle (derzeitigen, künftigen, ehemaligen) Schriftsprachen abzudecken, auch Phantasiesprachen wie Klingonisch oder Elbisch

```
UTF-8: 256 Zahlenwerte
UTF-16: 65536 Zahlenwerte
```

 \rightarrow Zeichen werden als variabel lange Symbolfolgen dargestellt. Gesetztes MSB zeigt an, dass mindestens ein Folgesymbol folgt.

1.3 Zahlencodierung

1.3.1 Abzählsysteme

Fingerabzählsysteme

```
\begin{array}{ll} \text{Alphabet} & = \{\text{Finger}\} \\ \text{Symbolwert (Finger)} & =1 \end{array}
```

- $\ominus\,$ stark beschränkter Wertebereich von 0 bis 10
- ⊖ bis auf weiteres nur nicht-negative ganze Zahlen

- ⊕ extrem einfach und verständlich
- ⊕ extrem einfache Addition und Subtraktion
- ⊖ Multiplikation und Divisionmit erhöhtem Aufwand
- ⊕ Immer verfügbar/"zur Hand"

Strichliste (einfache)

```
Alphabet = \{I\}
Wert (I) = 1
```

- \oplus unbeschränkter Wertebereich
- Addition weiter einfach, Subtraktion braucht man eine Entfernungsmöglichkeit/Entwertungsmöglichkeit
- ⊖ Hilfsmittel (Schreibwerkzeug) notwendig
- Θ unübersichtlich darstellbarer Wertebereich bis etwa 10 (10 Symbole notiert)

Erweiterte Strichliste ("Lattenzaunsystem")

```
\begin{array}{ll} \text{Alphabet} &= \text{I, LHI} \\ \text{Wert (I)} &= 1 \\ \text{Wert (LHI)} &= 5 \end{array}
```

Regeln: Symbole müssen nach Wertigkeit sortiert notiert werden. Fünf einfache Striche müssen immer zu einem "Kombisymbol" zusammengefasst werden.

- ⊕/⊖ Addition etwas erschwert durch Sortieren und Zusammenfassen; Subtraktion zusätzlich erschwert durch Auflösen des Kombisymbols
- \oplus/\ominus etwas komplexer durch zweites Symbol und Sortierregel
- \oplus/\ominus übersichtlich darstellbarer Wert bis etwa 50 erweitert

Römisches Zahlensystem

```
\begin{array}{ll} \text{Alphabet} &= \{ \text{I, V, X, L, C, D, M} \} \\ \text{Wert} &= \{ 1, 5, 10, 50, 100, 500, 1000 \} \end{array}
```

Zusatzregel: Symbol kleinerer Wertigkeit darf vor einem Symbol größerer Wertigkeit notiert werden Sein Symbolwert wird dann subtrahiert, statt addiert. Mehr als drei gleiche Symbole sind nicht hintereinander erlaubt

- ⊕/⊖ übersichtlich darstellbarer Wertebereich bis etwa 10.000 (?)
 - ⊖ beschränkter Wertebereich bis ; 4000
 - ⊖ recht hohe Komplexität, relativ geringe Verständlichkeit
 - ⊖ extrem komplizierte Addition und Subtraktion

1.3.2 Stellenwertsysteme (SWS)

Dezimalsystem

Alphabet =
$$\{0, 1, 2, 3, 4, 5, 6, 7, 8, 9\}$$

Symbole werden auch Ziffern genannt

Zahl ist notiert als Folge von Ziffern: z.B. 4711

Ziffernwert = Symbolwert

Ziffernwert (4) = 4

Zahlenwert = Summe (Ziffernwert * Stellenwert)

Stellenwert (rechte Ziffer) = 1

Stellenwert wächst mit jeder Stelle nach links um Faktor 10

$$Wert(Z_{n-1}...Z_0) = \sum_{i=0}^{n-1} |Z_i| \cdot 10^i$$

Stellenwertsysteme zur Basis b

Alphabet enthält b Ziffern

Alphabet beginnt bei Ziffer "0" und endet bei Ziffer "b-1"

$$Wert(Z_{n-1}...Z_0) = \sum_{i=0}^{n-1} |Z_i| \cdot b^i$$

 b_{EIN} mit b > 1

Anmerkung: b = 1 nicht sinnvoll, da im SWS zur Basis nur die 0 dargestelt werden könnte.

- ⊕/⊖ gewisses "Erstverständnis"Lernaufwand ist nötig
- ⊕/⊖ es gibt für jede Grundrechenart ein Verfahren mit etwas erhöhter Komplexität, welches aber nach erstmaligem Lernaufwand doch relativ problem frei realisierbar ist
- ⊕/⊖ unbeschränkter Wertebereich
- \oplus/\ominus Wertebereich bis etwa b^10 ist übersichtlich darstelbar

Umrechnung

- Von Basis b nach Basis 10?
 - ⇒ Werteformel
- Von Basis 10 nach Basis b?
 - ⇒ Werteformel umgekehrt
 - \Rightarrow Ganzzahldivision

$$42_{10} = 101010$$

$$43: 2 = 21R0 = Z_0$$

$$21: 2 = 10R1 = Z_1$$

$$10: 2 = 5R0 = Z_2$$

$$5: 2 = 2R1 = Z_3$$

$$2: 2 = 1R0 = Z_4$$

$$1: 2 = 0R1 = Z_5$$

Hinweis: Führende "0" können bei Zahlen im SWS beliebig hinzugefügt oder weggelassen werden. allg: Umrechnung von Basis b_1 nach Basis b_2

- \bullet meist: von Basis b_1 nach $b_Z=10$ dann von b_Z nach b_2
- theoretisch: Ganzzahldivision durch Zielbasis b_2 , aber ausgeführt im SWS zur Ausgangsbasis \Rightarrow Nicht praktikabel

Direkte Umrechnung:

Falls $b_1 = b_2^n$, dann entsprechen n Ziffern zur Basis b_2 einer Ziffer zur Basis b_1 und es ist eine ziffern(block)weise Umrechnung.

Bsp.: $b_1 = 2$ und $b_2 = 16$

 $\rightarrow 4$ Ziffern zur Basis 2 entsprechen einer Ziffer zur Basis 16.

Gängige Basen im SWS

 $\overline{b} = 10$ "Dezimalsystem" \Rightarrow Mensch

b=2 "Binärsystem", "Dualsystem" \Rightarrow Digitalrechner

b = 16 "Hexadezimalsystem" \Rightarrow Computernahe Darstellung von Zahlen

- weniger Stellen
- einfache Umrechnung

b=8"Oktalsystem" \Rightarrow Computernahe Darstellung von Zahlen

b = 16 vs. b = 8 nur "normale" Zahlen notwendig

Abbildung 1: Richtiges Ergebnis mit 1er-Komplement

Hexadezimalsystem

Wert	Ziffer	Binär	
0	0	0000	
1	1	0001	BSP: $ABEF_{16}$
2	2	0010	
3	3	0011	1010 1011 1110 1111
4	4	0100	
5	5	0101	
6	6	0110	$0001 \mid 1001 \mid 0001 \mid 1100 \mid 0101_2 = 191C5_{16}$
7	7	0111	$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$
8	8	1000	
9	9	1001	
10	10	1010	
11	11	1011	
12	12	1100	
13	13	1101	
14	14	1110	
15	15	1111	

Falls $b_1^n = b_2^m$, dann entspricht ein Ziffernblock von n Ziffern zur Basis b_1 einem Ziffernblock von m Ziffern zur Basis b_2 .

$$2^{3n} = 2^{4m}$$
 \Rightarrow $n = 4 \& m = 3$
 \Rightarrow 4 Ziffern zur Basis 8 entrsprechen
3 Ziffern zur Basis 16 entrsprechen
Problem: Tabelle hat 2^{12} Zeilen

Einschränkungen aufheben

auch negative Zahlen!

1.4 Darstellung negativer Zahlen

1.4.1 Vorzeichen und Betrag

Siehe Titel von Abschnitt 1.4.1.

1.4.2 1er-Komplement

(ab jetzt immer zur Basis 2)

Alle Bits werden invertiert: $0 \rightarrow 1$; $1 \rightarrow 0$

Aber vorher: bei positiven Zahlen mindestens eine führende Null.

Außerdem: alle Zahlen auf gleiche Länge!

Abbildung 2: Falsches Ergebnis mit 1er-Komplement

Nachteile 1er-Komplement

- Manchmal (leicht) falsche Ergebnisse
- Zwei verschiedene Darstellungen der "0" +0 $\hat{=}00000 \xrightarrow{e.K.} 1111\hat{=}-0$

Wertebereich 8bit-1-Komplement-Zahlen:

$$011111111 = 127 - 127 = 100000000 \xrightarrow{eK} 011111111 = 127$$

 \Rightarrow nur 255 (statt 256 = 2^8) verschiedene Zahlenwerte mit 8 Bit darstellbar

1.4.3 2er Komplement

Bildung: Wie 1er-Komplement, also Stellenzahl festlegen, Ziffern invertieren $(0 \to 1; \; 1 \to 0)$

Zusätzlich: +1 addieren!

⊕ Ergebnis immer korrekt!

1.5 Darstellung nicht-ganzer (aber vorläufig nicht-negativer) Zahlen

1.5.1 Bruch: Darstellung mit Zähler & Nenner

$$\frac{1}{2} = \frac{2}{4} \frac{1}{4}$$

- ⊖ Es gibt unendlich viele Darstellungen jeder Zahl als Bruch. Lösungsmöglichkeit: nur gekürzte Darstellung.

 ⇒ Normalerweise keine Darstellung von Zahlen als Bruch im PC (Ausnahme: algebraisches Lösen von Gleichungssystemen)
- 1.5.2 Festkommazahlen

Alphabet mit Ziffern wird erweitert um "Komma"(",")

 \Rightarrow In der Symbolfolge ist maximal ein komma erlaubt.

Bsp: Zahl mit n Vor- und Nachkommastellen

$$Z_{n-1}Z_{n-2}\dots Z_2Z_1Z_0, Z_{-1}Z_{-2}\dots Z_{-m+1}Z_{-m+2}$$

$$\sum_{i=0}^{n-1}|z_i|\cdot b^i$$

$$z.B. \quad 110,011_2 = 0\cdot 2^0 + 1\cdot 2^1 + 1\cdot 2^2$$

$$= 0\cdot 2^{-1} + 1\cdot 2^{-2} + 1\cdot 2^{-3}$$

$$= 2+4+\frac{1}{4}+\frac{1}{8}=6+0,25+0,125=6,375$$

Umrechnung von Basis 10 nach Basis b?

 \rightarrow Werteformel

$$z.B.6, 375_{10} = ?, ?_2$$

Aufteilung in Vor- und Nachkommateil:

Vorkommateil über Ganzzahldivision

 $6_{10} = 110_2$

Nachkommateil: Multiplikation mit Zielbasis und Aufteilen in Vor- und Nachkommateil

Vorkommateil ist die erste bzw. nächste Nachkommastelle

$$\begin{array}{ccccc} 0,375 & \cdot 2 & = & 0,75 \\ 0,75 & \cdot 2 & = & 1,5 \\ 0,5 & \cdot 2 & = & 1,0 \\ 0,0 & \cdot 2 & = & 0,0 \end{array}$$

$$0,375_{10} = 0,01100_2$$

1.5.3 Gleitkommazahlen (GKZ)[auch Fließkommazahlen]

 $Wert = Mantisse \cdot Basis^{Exponent}$

Mantisse Festkommazahl

Exponent ganze Zahl, steht für die Verschiebung des Kommas bei der Mantisse

Basis b beliebig (wie bei anderen Zahlen im SWS), aber b muss der für die Mantisse verwendeten Basis entsprechen

 $\underbrace{1,0}_{\text{Mantisse}} \cdot 10 \underbrace{0}_{0} = 10,0 * 10^{-1} = 100,0 \cdot 10^{-2} = 0,1 \cdot 10^{1} \dots$

Hinweis

Es gibt unendlich viele Darstellungen jedes Zahlenwertes als GKZ

Abhilfe: normalisierte Darstellung

- a) genau eine Vorkommastelle (Vkst), diese muss ≠ 0 sein!
- b) keine Vkst, erste Nkst $\neq 0$

Variante a) ist gängiger. In der Vorlesung wird diese üblicherweise verwendet.

negative GKZ \Rightarrow negative Mantisse

Darstellung der Mantisse

Per Vorzeichen und Betrag (nicht Zweier-Komplement), um die Fallunterscheidungen beim Größenvergleich zwischen Vorzeichenund normaler Stelle zu ersparen¹ und vor allem bei der Kommaverschiebung die Fallunterscheidung mit "0"(bei positiven) oder "1"(bei negativen) aufzufüllen zu ersparen.

Vorzeichen des Exponenten gibt die Richtung der Kommaverschiebung an.

Größenvergleich

1. Vorzeichen Mantisse

unterschiedlich, dann gehört das positive Vorzeichen zur größeren gleich, dann Vergleich der Beträge und spätere Fallunterscheidung

2. Vergleich Betrag

größerer Exponent gehört zum größeren Betrag

⇒ per Bias-Darstellung einfacher bitweiser Vergleich ohne Fallunterscheidung bei gleichem Exponent: Größenvergleich der Mantisse (bitweise)

3. Fallunterscheidung abhängig vom Vorzeichen

positiv: größerer Betrag \rightarrow größere Zahl negativ: größerer Betrag \rightarrow kleinere Zahl

Darstellung des Exponenten

Exponent wird "künstlich" nicht-negativ gemacht, indem ein Bias aufaddiert wird.

$$\text{Exp}_{\text{gespeichert}} = \text{Exp}_{\text{real}} + \text{Bias}$$

Bias wird forher festgelegt, z.B. bei 8-bit-Exp: Bias=127.

¹Ist dann trotzdem insgesamt für die Zahl notwendig, nicht aber für die einzelnen Stellen.

Im Computer: GKZ zur Basis 2

normalisierte Darstellung \Rightarrow Vkst ist immer "1".

- \Rightarrow diese "1"muss nicht explizit gespeichert werden
- ⇒ "Hidden Bit"⇒ dieses eine Bit wird genutzt, um eine Nkst mehr speichern zu können

Problem: Darstellung der "0"

- → für die "0"gibt es keine normalisierte Darstellung
- \rightarrow mit "Hidden Bit"lässt sich der Zahlenwert "0"nie darstellen.

Abhilfe: kleinster Exponent (Bitmuster "0...0) steht für denormalisierte GKZ ohne Hidden Bit. Falls dann auch alle Mantissenbits "0"sind, handelt es sich um die Darstellung der "0".

größter Exponent (Bitmuster "1...1") steht für eine Zahl, welche nicht im Wertebereich der gewählten GKZ darstellbar ist. falls Mantisse "0...0" \Rightarrow Zahl ist $\pm \infty$ (abhöngig von Mantissen-Vorzeichen)

falls Mantisse \neq "0...0" \Rightarrow Zahl ist nicht als reele Zahl darstellbar (z.B. $\sqrt{-2}$) \Rightarrow NaN "Not a Number".

Genauigkeit	Speicher (bit)	Vz (bit)	Mantisse (bit)	Exponent (bit)	Bias
Single	32	1	23	8	127
Double	64	1	52	11	1023
Half	16	1	10	5	15

Tabelle 1: Gleitkommazahl gemäß IEEE 754

Wertebereich für Zahlen mit 16 Bit:

• nicht negative ganze Zahlen: 0...65535

• 2er-Komplement (ganze Zahlen): -32768...+32767

• GKZ half precision

Größte darstellbare Zahl:

positiv
$$\underbrace{0}_{\text{VZ}} \underbrace{11110}_{\text{Exponent}} \underbrace{11111111111}_{\text{Mantisse}}$$

$$\begin{split} Exp_{gesp} &= 2 + 4 + 8 + 16 \\ &= 30 \\ Exp_{real} &= Exp_{gesp} - Bias \quad 2 - \frac{1}{2^{10}} = 2 - 2^{-10} \\ &= 30 - 15 \\ &= 15 \end{split}$$

Wert =
$$(2 - 2^{-10}) \cdot 2^{15} = 2^{16} - 2^5 = 65536 - 32 = 65504$$

Kleinste darstellbare Zahl:

Kleinste Zahl >0: normalisierte Darstellung

$$Exp_{real} = 1 - 15 = -14$$

 $Wert = 1 \cdot 2^{-14}$

Half-precision:

Vz Exp Mantisse Bias = 15 15bit 5bitr 10bit

 $\begin{array}{lll} \mbox{gr\"{o}Bte Zahl:} & 0 \ 11110 \ 1111111111 \\ \mbox{kleinste Zahl:} & 0 \ 11110 \ 1111111111 \end{array}$

Kleinster Betrag einer Zahl > 0:

normalisierte: 0 00001 0000000000 denormalisierte 0 00000 0000000000

$$Exp_{gesp} = 0$$

 $Exp_{real} = -14$

(Um Darstellungslücke zwischen normalisierten und denormalisierten Zahlen zu verwenden)

$${\rm Zahl} = 2^{-10} \cdot 2^{-14} = 2^{-24} \approx \frac{1}{1600000} = 0100000015$$

Umrechnung einer Zahl (zur Basis 10) in eine GKZ zur Basis im Computer. Bsp: $-4, 2\cdot 10^{-1}$

- 1. Vorzeichen Merken, weiter mit Betrag
- 2. Darstellen als Festkommazahl (FKZ)
- 3. Umrechnen der FKZ in die Zielbasis
- 4. Exp_{real} durch Stellenverschiebung der FKZ zur BAsis 2 bestimmen
- 5. Exp_{qesp} durch Aufaddieren des Bias auf Exp_{real} berechnen
- 6. Exp_{qesp} in Binärsystem umrechnen und passende Stellenzahl verwenden
- 7. Bitmuster in entsprechender Reihenfolge notieren

$$4, 2 \cdot 10^{-1}$$
 $0, 42$
 $0, 42 \cdot 2 = \overline{0}, 84$
 $0, 84 \cdot 2 = 1, 68$
 $0, 68 \cdot 2 = 1, 36$
 $0, 36 \cdot 2 = 0, 72$
 $0, 72 \cdot 2 = 1, 44$
 $0, 44 \cdot 2 = 0, 88$
 $0, 88 \cdot 2 = 1, 76$
 $0, 76 \cdot 2 = 1, 52$
 $0, 52 \cdot 2 = 1, 04$
 $0, 04 \cdot 2 = 0, 08$

Wertecodierung: Darstellung des Wertes in einem bestimmten Zahlensystem bzw. Umrechnung des Wertes von einem in ein anderes Zahlensysem.

Zifferncodierung: Umrechnung der Darstellung einer Zahl in einem SWS Ziffer für Ziffer in eine andere Darstellung

1.6 Beispiel für Zifferncodierung:

- Darstellung f
 ür Zahlen in Fließtext
- \bullet Umrechnung von z.B. b=16 zub=2über Umrechnungstabelle

Nachteil: deutlich erhöhter Speicherplatzbedarf.

1.6.1 Binary Coded Decimal (BCD)

⇒ Jede Dezimalziffer wird als 4bit-Wert dargestellt

#	Bitfolge	Dezimalziffer
0	0000	0
1	0001	1
2	0010	2
3	0011	3
4	0100	4
5	0101	5
6	0110	6
7	0111	7
8	1000	8
9	1001	9
10	1010)
11	1011	
12	1100	nicht definiert in BCD
13	1101	ment denniert in BCD
14	1110	
15	1111	J

Realisierung math. Operatoren mit BCD-Zahlen:

- 1. per Software: Bibliotheksroutinen (z.B. Programmiersprache ABAP)
- 2. per Hardware: z.B. im MOS6502 (Apple II, C64, VC20, ...) oder auch in früheren Intel CPUs (8088, 8086, ...80486)

1.6.2 Einschrittiger Code (Gray Code)

Definition 3

Ein einstelliger Zahlencode ist einZahlencode bei dem sich zwei aufeinanderfolgende Zahlen um nur eine Stelle ändert.

#	Binär	Graycode
0	0000	0000
1	0001	0001
2	0010	0011
3	0011	0010
4	0100	0110
5	0101	0111
6	0110	0101
7	0111	0100
8	1000	1100
9	1001	1101
10	1010	1111
11	1011	1110
12	1100	1010
13	1101	1011
14	1110	1001
15	1111	1000

Bildungsregel

- von rechts nach links wird genau eine Ziffer verändert:
 - falls das neue Bitmuster bereits verwendet wird, probieren wir die nächste Ziffer.
 - Falls ein neues Bitmuster entsteht, ist das der nächste Zahlenwert.
- 2. Erweiterte Schreibweise: Die bisherigen Bitmuster werden in umgekehrter Reihenfolge notiert; bei dem alten Bitmuster wird eine "0", beim anderen eine "1" vorangestellt.

Bewertung

- ⊕ einschrittig
- \oplus mit n Stellen sind 2^n Zahlenwerte darstellbar
- \ominus schwierige Wertebestimmung
- \ominus quasi unmöglich damit zu rechnen
- ⇒ Verwendung nicht grundsätzlich zur Zahlendarstellung im Computer, sondern nur zur Zahlenübertragung von fortlaufenden Zahlenwerten über parallele Schnittstellen.

Graycode ist weder Abzähl- noch Stellenwertsystem. Es ist eine ganz andere Wertecodierung.6

1.7 Signalcodierung

Definition 4

Darstellung von abstrakten Informationen als Signalfolge.

Signal: physisch messbare Größe.

1.7.1 mögliche Signalformen

elektrisch
 Spannung, Stromstärke, elektromagnetische Wellen, Ladung

optischHelligkeit, Farbe

- akustisch Lautstärke, Tonhöhe

- Druck hydraulisch, pneumatisch

in der Computertechnik relevant:

optisch \Rightarrow für netzwerkschnittstellen

ekeltrisch ⇒ insbesondere in der Digitaltechnik

vor allem: Spannung (evtl. auch Stromstärke) ⇒ eher kleinere Spannungspegel in der Digitaltechnik

Strom Vs. Spannung

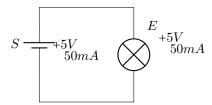


Abbildung 3: Schaltplan mit Spannungsquelle und Glühbirne

Spannung: Verringert sich beim E durch Spannungsfall auf der Leitung, wird verändert durch Störungen von außen

("Übersprechen" elektromagnetische Einstrahlungen)

Strom: Kaum davon betroffen; Stromstärke verändert sich im geschlossenen Stromkreis nicht.

Nachteil Strom: hoher Energieaufwand, große Wärmeentwicklung

 \Rightarrow deshalb Spannung statt Strom bei den meisten Computerschnittstellen verwandt.

typische Spannungspegel:

$$\begin{array}{ccc} 0 & \hat{=} & 0V \\ 1 & \hat{=} & 5V \end{array} \right\} \text{ TTL-Pegel}$$

"Transistor-Transistor-Logic"

 \Rightarrow "erfunden"um 1960 von TI (**T**exas**I**nstruments)

große vs. kleine Spannungspegel

- Θ größere sind stromanfällig bei kleineren Spannungen
- ⊕ viel weniger Energieaufwand bei kleinen Spannungen, also auch weniger Wärmeentwicklung
- ⊕ weniger Störauswrkungen bei kleineren Spannungen
- ⊕ schnelleres Spannungswechseln bei kleinen Spannungshüben möglich

1.7.2 Umsetzung von Bitfolgen in Spannungspegelfolgen

meist getaktet, d.h. festes Zeitraster für die Bitfolge, d.h. jedes Bit braucht eine konstante, gleichlange zeitdauer

4 Verfahren (1-4) und 4 Eigenschaften(a-d)

a) Taktrückgewinnung (TRG)

Möglichkeit, nur aus dem übertragenen Datensignal eine Resynchronisierung biem Empfänger auf den Takt des Senders zu machen

b) Gleichspannungs-/stromfreiheit (GSF)

Motivation: Einsparung der Masseleitung. Im zeitlichen Mittel liegen auf der Signalleitung 0V an.

Ziel: Anhand des mittleren Signalpegels soll der Massepegel "errechnet" werden.

- -Vermeidung einer Potentialverschiebung beim E.
- -Pseudoargument: keine Energieübertragung beim vom S zum E.

Grundvoraussetzung: symmetrische Pegel statt single-ended.

z.B. 1V = +5v und 0 = -5V

dann: GSF bei Non-Return-to-zero (NRZ): falls #,0" = #,1" (bzw. "1" und "0" im Datenstrom gleichverteilt)

Bei den meisten Anwendungs-, Zeichen- und Zahlencodierungen kann keine Gleichverteilung angenommen werden. Ausnahme: Verschlüsselung und Kompression.

c) Störsicherheit (SSH)

(Un-)Anfälligkeit eines Verfahrens ggü. Störungen, welche durch Spannungsschwankungen auf der Leitung verursacht werden.

⇒ direkt abhängig von der Anzahl der verwendeten Pegel, welche auf einen vorgegebenen Potentialbereich verteilt werden müssen (und so natürlich auch beim Empfänger voneinander unterschieden werden müssen)

SSH bei Alternate Mark Inversion (AMI): schlecht, da 3 Pegel

SSH bei NRZ und Return-to-Zero (RZ): gut, da "nur" 2 Pegel (und weniger Pegel geht nicht ©)

1. Non-Return-to-zero (NRZ)

Während der gesamten Schrittdauer wird der Pegel angegegt, welcher dem zu übertragenen Bitwert entspricht

2. Return-to-Zero (RZ)

Jeder Schritt wird in zwei Schrittzeithälften eingeteilt. Während der ersten Hälfte wird der Pegel eingenommen, welcher den zu übertragenden Bitwert entspricht und während der zweiten Hälfte immer der "0"Pegel.

TRG bei RZ: Bei jeder "1" möglich, dann bei einer "1" zu Beginn und in der Mitte der Schrittzeit ein Pegelwechsel stattfindet

3. Alternate Mark Inversion (AMI)

Ähnlich NRZ mit single-ended Pegeln, d.h. "0" wird immer mit 0V (während der gesamten Schrittzeit) übertragen, aber "1" abwechselnd mit z.B. +5V und -5V (während der gesamten Schrittzeit)

GSF bei AMI: nachjeder 2. "1": In der Praxis ist der GS-Anteil nach der ungeraden "1" vernachlässigbar (bei langer Übertragungszeit und vielen übertragenen "1"), also praktisch immer GSF.

TRG bei AMI: bei jeder "1" nur bei langer Folge von "0" keine TRG möglich

4. Manchester

Bitwert wird über Spannungswechsel in der Mitte der Schrittzeit dargestellt, z.B. steigende Flanke $\hat{=}$ "1"und fallende Flanke $\hat{=}$ "0".

ggf. ist ein weiterer Spannungswechsel zu Beginn der Schrittzeit notwendig, um den nachfogenden (inhaltsführenden) Spannungswechsel durchführen zu können.

TRG bei Manchester: bei jedem Schritt möglich, da immer Regelwechsel in der Mitte der Schrittzeit.

GSF bei Manchester: immer, da sich die Pegel in erster und zweiter Schrittzeithälfte gegenseitig ausgleichen

SSH bei Manchester: optimal, da "nur"2 Pegel

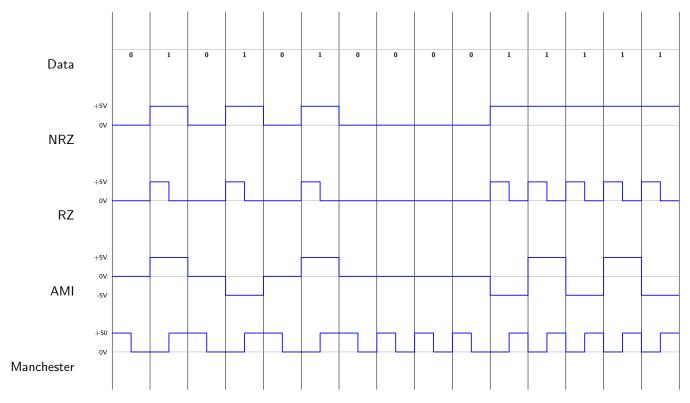


Abbildung 4: Pegelgraphen der einzelnen Verfahren

1.7.3 Bandbreitenbedarf, bandbreitenbegrenzte Übertragungskanäle

Definition 5: Nyquist-Theorem

Über einen Übertragungskanal mit beschränkter Bandbreite kann maximal mit der Schrittrate übertragen werden, welche der doppelten Bandbreite entspricht.

Bandbreitenbedarf (BBB): notwendige Bandbreite für ein bestimmtes Signalcodierungsverfahren bei einer bestimmten vorgegebenen Schrittrate

BBB bei Non-Return-to-zero: halbe Schrittrate, d.h. optimal H. Nyquist (max Frequenz bei "010101...")

BBB bei Return-to-Zero: Schrittrate, d.h. doppelt so viel wie nötig. (max Frequenz bei "000000...", oder "111111...")

BBB bei Alternate Mark Inversion: halbe Schrittrate (max Frequenz bei "111111...")

BBB bei Manchester: Schrittrate (max Frequenz bei "000000..."oder "111111")

	TRG	GSF symm. Pegel als Grundvoraussetzung	SSH abhängig von Anzahl Pegel	BBB abhängig von Schrittrate
NRZ	bei "01"und "10" (=)	#,1"= # ,0" (1 und 0 gleichverteilt)	2 (+)	halbe (+)
RZ	bei jeder "1"	symm. Pegel & nur $,1$ ", single ended & nur $,0$ ", $\#1 = \#0$ und umgekehrt	2 (+)	ganze —
AMI	bei jeder "1"	nach jeder zweiten "1", in der Praxis "immer" +	3 (halbe (+)
Manch.	immer +	immer (++)	2	ganze

Einsatz:

- NRZ für interne Schnittstellen, bei denen der Verzicht auf Takt- oder Masseleitung nicht relevant ist
- Manchester gerne für Netzwerkschnittstellen (z.B. Ethernet) um auf Takt- und Masseleitung verzichten zu können

1.7.4 3 Verfahren zur sicheren Taktrückgewinnung:

1. Startbitsequenz

Vor n Nutzdatenbit wird eine Startbitsequenz gestellt, welche sichere TRG ermöglicht. z.B. bei NRZ: "01"oder "10". n ist abhängig von der Genauigkeit der Uhren.

Nachteil: relativ großer Overhead, effektive Nutzdatenrate deutlich kleiner als die Schrittrate.

Im Beispiel: Nutzdatenrate = $\frac{n}{n+2} \cdot Schrittweite$ bei RZ oder AMI reicht

Bsp: bei RZ oder AMI reicht ein einfaches "1"-Startbit. (Keine "Sequenz", weniger Overhead)

Anwendung: z.B.serielle Schnittstelle RS232

2. Bitstuffing ("Bitstopfen")

Nach jeweils n gleichen direkt aufeinanderfolgenden Bitwerten wird ein Bit mit dem eingesetzten Bitwert eingefügt. z.B. n=3:

Hinweis: Der Empfänger schaut nach n gleichen Bitwerten den nächsten Bitwert an. Bei entgegengesetztem Bitwert wird dieses "Stopfbit"entfernt. Bei gleichem Bitwert wird ein Fehler nach oben gemeldet.

Vor-/Nachteile: Overhead bei NRZ im schlimmsten fall nur halb so groß wie bei der Startbitsequenz (nur eine statt zwei Schrittzeiten pro n Nutzdatenbit) und im besten Fall gar kein Overhead!

Bei RZ: nur nach n "0"wird eine "1"eingefügt, d.h. weniger Overhead als bei NRZ und Bitstuffing. Verfahren ist komplex und deshalb"teuer"und "fehleranfällig". Nutzdatenrate ist nicht konstant abhängig von Schrittrate, sondern sie variiert abhängig von den zu übermittelnden Nutzdaten (Overhead ist variabel) \Rightarrow schlecht für Anwendungen mit konstanter Nutzdatenrate (z.B. PCM-kodiertes Audio)

Anwendung: Ethernet (um Bitmuster des Frame-Delimiters "01111110"auszuschließen \Rightarrow nach fünf "1"wird eine Stopf-"0"eingeschoben)

3. Blockcodierung

Ein Block von n Nutzdatenbit wird als Block von (n+i) zu übertragende Datenbit codiert, wobei nur solche Blöcke verwendet werden, welche sichere TRG ermöglichen.

Nachteil: konstant großer Overhead

Vorteil: ggf. sind weitere positive Eigenschaften erzielbar durch geeignete Auswahl der zu verwendenden Datenblöcke bei der Übertragung (vgl. 8B10B-Codierung und GSF!)

Anwendung: z.B. ISDN und viele andere

Ganggenauigkeit der Uhren und Anzahl der Schritte ohne Resynchronisierung:



Der Pegel wird beim Empfang in der Mitte der angenommenen Schrittzeit abgetastet.

 \Rightarrow Die erlaubte Abweichung der Uhr bei E von der uhr bei S ist (weniger als) eine halbe Schrittzeit. Da sowohl S- als auch E-Uhr eine Ganggenauigkeit aufweisen können, darf jede Uhr um maximal 25% einer Schrittzeit abweichen.

Bsp: Bei 5% spezifischer Ganggenauigkeit wären 5 Schirrte "zu viel"

2 Boolsche Algebra

(angelehnt an das Skript von Burkhard Stiller an der Uni Zürich "Info3 Modul Schaltnetze")

Benannt nach irischem (?) Mathematiker George Boole (1815-1864) Rechensystem mit bestimmten Regeln:

- $\bullet\,$ endliche Wertemenge W
- zwei zweistellige Operatoren ⊗, ⊕
- Abgeschlossenheit: $\forall a, b \in W : a \otimes b \in W, a \oplus b \in W$

Es gelten die 4 huntington'schen Axiome: $\forall a, b, c \in W$

- (H2) **Distributivgesetz** $a \oplus (b \otimes c) = (a \oplus b) \otimes (a \oplus c)$ $a \otimes (b \oplus c) = (a \otimes b) \oplus (a \otimes c)$

Spezialfall: Schaltalgebra

```
Wertemenge besteht aus zwei Werten: IV = \{0, 1\} = \{false, true\} = \{falsch, wahr\} = \{off, on\} = \{aus, an\}

Operatoren: statt \oplus: \lor, ODER, OR (, +)

statt \otimes: \land, UND, AND

(statt a \land b geht auch ab)

\Rightarrow zweistellige Operatoren
```

Durch $\underbrace{\text{H4}}$ wird ein einstelliger Operator definiert: $\overline{a} = \neg a \ NICHT, NOT$

2.1 Schaltalgebra

2.1.1 Huntingtonsche Axiome in der Schaltalgebra

- $(H1) \ a \lor b = b \lor a, \ a \land b = b \land a$
- $\underbrace{\text{H2}}_{a \vee (b \wedge c) = (a \vee b) \wedge (a \vee c)}_{a \wedge (b \vee c) = (a \wedge b) \vee (a \wedge c)}$
- $(H3) \ a \lor 0 = a, \ a \land 1 = a$
- $(H4) \ a \lor \overline{a} = 1, \ a \land \overline{a} = 0$ $(oder: \ a \lor \neg a = 1, \ a \land \neg a = 0)$

Warum Schaltalgebra?

⇒ Darstellung der zweistelligen Operatoren mit Schalttasten, wobei die Werte durch Schalter dargestellt wurden.

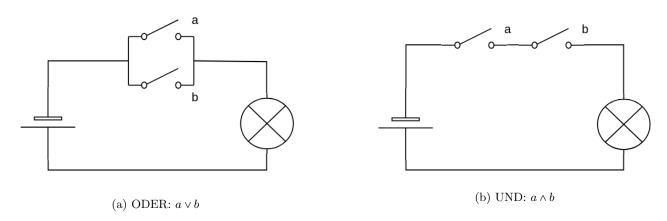


Abbildung 5: Darstellung zweistelliger Operatoren mit Schaltnetzen

2.1.2 Darstellung mit Wertetabellen

b	\mathbf{a}	$a \lor b$	$a \wedge b$			
0	0	0	0	a		\overline{a}
0	1		0	0		1
1	0	1	0	1		0
1	1	1	1		ľ	

Tabelle 2: Wahrheitstabellen für UND/ODER und Negierung

Ausdrücke der Schaltalgebra ("boolsche Ausdrücke") bestehen aus:

- ein- und zweistelligen Operatoren
- Variable (als Platzhalter für einen Wert)
- Wert
- Klammern

Definition 6: Eingangsbelegung

Jeder Variable wird ein konkreter Wert zugeordnet

Definition 7: Ausgangsbelegung

Der Wert, welcher sich bei einem boolschen Ausdruck bei einer konkreten E-Belegung ergibt, wenn man den boolschen Ausdruck "auswertet".

Auswertung eines boolschen Ausdrucks: $(a \land \neg c) \lor 1 \land (b \land c) \lor (0 \land d)$ (Siehe Tabelle 3)

- Festlegung der E-Belegung
- Ersetzen der Variablen durch die entsprechenden Werte
- Auswerten "von innen nach außen"

Zunächst den Teilausdruck mit der stärksten Bindungskraft, zuletzt der Teilausdruck mit der schwächsten Bindungskraft: am stärksten... NOT, Klammer, AND, OR ...am schwächsten

• bei gleicher Bindungskraft Auswertug von links nach rechts

#	d	c	b	a	$\neg c$	$a \land \neg c$	$1 \wedge (b \wedge c)$	$0 \wedge d$	$x \lor y$	f
0	0	0	0	0	1	0	0	0	0	0
1	0	0	0	1	1	1	0	0	1	1
2	0	0	1	0	1	0	0	0	0	0
3	0	0	1	1	1	1	0	0	1	1
4	0	1	0	0	0	0	0	0	0	0
5	0	1	0	1	0	0	0	0	0	0
6	0	1	1	0	0	0	1	0	1	1
7	0	1	1	1	0	0	1	0	1	1
8	1	0	0	0	1	0	0	0	0	0
9	1	0	0	1	1	1	0	0	1	1
10	1	0	1	0	1	0	0	0	0	0
11	1	0	1	1	1	1	0	0	1	1
12	1	1	0	0	0	0	0	0	0	0
13	1	1	0	1	0	0	0	0	0	0
14	1	1	1	0	0	0	1	0	1	1
15	1	1	1	1	0	0	1	0	1	1

Tabelle 3: Wahrheitstabelle für $f = (a \land \neg c) \lor 1 \land (b \land c) \lor (0 \land d)$

2.1.3 Aus den Huntingtonschen axiomen abgeleitete (beweisbare Gesetze)

Assoziativgesetz
$$(a \wedge b) \wedge c = a \wedge (b \wedge c)$$

$$(a \vee b) \vee c = a \vee (b \vee c)$$
 Idempotenzgesetz
$$a \wedge a = a$$

$$a \vee a = a$$
 Absorptionsgesetz
$$a \wedge (a \vee b) = a$$

$$a \vee (a \wedge b) = a$$

$$a \vee (a \wedge b) = \overline{a} \vee \overline{b}$$

$$\overline{(a \vee b)} = \overline{a} \wedge \overline{b}$$

2.1.4 Beweismethoden

• algebraische Umformungen mit Hilfe der Axiome und bereits bewiesener Gesetze: $a \stackrel{!}{=} a \wedge a$ (Idempotenzgesetz) $a \stackrel{H3}{=} a \wedge 1 \stackrel{H4}{=} a \wedge (a \vee \overline{a}) \stackrel{H2}{=} (a \wedge a) \vee (a \wedge \overline{a}) \stackrel{H4}{=} (a \wedge a) \vee 0 \stackrel{H3}{=} a \wedge a$

- Wahrheitstabelle: Terme auf linker und rechter Seite müssen für alle Eingangsbelegugen dieselbe Ausgagsbelegung haben (Tabelle ??)
- spezielle Interpretation von H4: falls $a \lor \overline{b} = 1$ und $a \land \overline{b} = 0$, dann a = b $a \lor (b \lor c) \stackrel{!}{=} (a \lor b) \lor c$ (Assoziativgesetz)

Tabelle 4: Beweis anhand einer Wahrheitstabelle

$$\overline{a \wedge b} \stackrel{!}{=} \overline{a} \vee \overline{b}$$

Beweis:

$$\frac{\overline{a \lor b} \land (\overline{a} \lor \overline{b}) \stackrel{!}{=} 0}{\overline{a \land b} \lor (\overline{a} \lor \overline{b}) \stackrel{!}{=} 1}$$

$$\overline{\overline{a \land b}} \land (\overline{a} \lor \overline{b}) \stackrel{\text{dopp. Neg.}}{=} (a \land b) \land (\overline{a} \lor \overline{b}) \stackrel{H2}{=} (a \land b) \land \overline{a} \lor (a \land b) \land \overline{b}$$

$$^{H1} \stackrel{\text{&-AssG.}}{=} b \land (a \land \overline{a}) \lor a \land (b \land \overline{b}) \stackrel{H4}{=} (b \land 0) \lor (a \land 0) \stackrel{0-Abs.}{=} 0 \lor 0 \stackrel{H3 \text{ oder Id.pot.}}{=} 0$$
1. Halfte

$$\overline{\overline{a \wedge b}} \vee (\overline{a} \vee \overline{b}) \stackrel{\text{lopp. Neg.}}{=} (a \wedge b) \vee (\overline{a} \vee \overline{b}) \stackrel{H2}{=} (a \vee (\overline{a} \vee \overline{b})) \wedge (b \vee (\overline{a} \vee \overline{b}))$$

$$\stackrel{H1 \& \text{AssG.}}{=} ((a \vee \overline{a}) \vee \overline{b}) \wedge ((b \vee \overline{b}) \vee \overline{a})$$

$$\stackrel{H4}{=} (1 \vee \overline{b}) \wedge (1 \vee \overline{a})$$

$$\stackrel{1-\text{Absorp.}}{=} 1 \wedge 1$$

$$\stackrel{H3 \text{ oder Id.pot.}}{=} 1$$
2. Hälfte

doppelte Negation: $\overline{\overline{x}} \stackrel{!}{=} x$

Beweis über: $\overline{x} \wedge \overline{x} \stackrel{!}{=} 0$ und $\overline{x} \vee \overline{x} \stackrel{!}{=} 1$

$$\begin{array}{c|cccc} \overline{(\overline{x})} \wedge (\overline{x}) \stackrel{H4}{=} 0 & \overset{\text{1. Hälfte}}{\blacksquare} \\ \hline \overline{(\overline{x})} \vee (\overline{x}) \stackrel{H4}{=} 0 & \overset{\text{2. Hälfte}}{\blacksquare} \end{array} \right\} \blacksquare$$

0-Absorption: $x \wedge 0 \stackrel{!}{=} 0$

Beweis: $x \wedge 0 \stackrel{H4}{=} x \wedge (x \wedge \overline{x}) \stackrel{\text{AssG.}}{=} (x \wedge x) \wedge \overline{x} \stackrel{\text{Id.pot.}}{=} x \wedge \overline{x} \stackrel{H4}{=} 0$

1-Absorption: $x \vee 1 \stackrel{!}{=}$

Beweis:

Definition 8

Boolsche Funktionen abhängig von n Eingangsvariablen: Jeder Eingangsbelegung (der n Eingangsvariablen) wird genau eine Ausgangsbelegung zugeordnet.

2.2 Darstellung von Funktionen:

- 1. algebraischer Funktionsterm
- 2. Wahrheitstabelle

Definition 9

Zwei Funktionen sind äquivalent, wenn sie dieselbe Wahrheitstabelle aufweisen

Hinweis

Zwei äquivalente Funktionen können durch sehr unterschiedliche Funktionsterme dargestellt werden. (algebraische Umformungen mit Hilfe der Axiome und abgeleiteten Gesetze sind immer möglich)

2.2.1 Funktionen abhängig von Ausgangsvariablen

n = 0	$f_0() = 0$	"Nullfunktion"							
$n = 0$ $f_0() = 0$ "Nullfunktion" "Einsfunktion"									
⇒ (nu	⇒ (nur) 2 verschiedene Funktionen abhängig von 0 Variablen!								
n = 1	$n = 1 \mid f_0(a) = 0 \mid$ "Nullfunktion"								
		"Negation"							
	$f_2(a) = a$	"Identität"							
$f_3(a) = 1$ "Einsfunktion"									
⇒ gen	⇒ genau 4 verschiedene Funktionen abhängig vn 1 Variablen!								

Tabelle 5: Funktionen abhängig von Ausgangsvariablen (n = 0...1)

Anzahl verschiedener Funktionen?

Anzahl Zeilen in der Wertetabelle: 2^n

Anzahl verschiedener Wertetabellen: $2^{2^n} \Rightarrow$ Anzahl der Funktionen abhängig von Eingangsvariablen.

\mathbf{n}	2^n	2^{2^n}				
0	1	2				
1	2	4		210		10
2	4	16				10
4	16	65536			≈	10
5	32	$\approx 4~\mathrm{Mrd}$				
6	64	\approx 16 Trio	$\approx 1.000.000.000.000.000.000$			

b		a	f_0	f_1	f_2	f_3	f_4	f_5	f_6	f_7	f_8	f_9	f_{10}	f_{11}	f_{12}	f_{13}	f_{14}	f_{15}
$\frac{\tilde{0}}{0}$		0	0	1	0	$\frac{-j_3}{1}$	0	$\frac{J_3}{1}$	0	1	0	$\frac{J^{g}}{1}$	0	1	0	1	0	$\frac{-J_{13}}{1}$
0		1	0	0	1	1	0	0	1	1	0	0	1	1	0	0	1	1
1		0	0	0	0	0	1	1	1	1	0	0	0	0	1	1	1	1
1		1	0	0	0	0	0	0	0	0	1	1	1	1	1	1	1	1
\overline{f}	$\overline{(a,}$	b) =	0	$\overline{a \vee b}$	$\overline{a \Rightarrow b}$	\overline{b}	$\overline{b \Rightarrow a}$	\overline{a}	$\overline{a \Leftrightarrow b}$	$\overline{a \wedge b}$	$a \wedge b$	$a \Leftrightarrow b$	a	$b \Rightarrow b$	b	$a \Rightarrow b$	$a \lor b$	1
			Nullfunktion	NOR	Inhibition	Negation von b	Inhibition	Negation von a	m XOR/Antivalenz	NAND	UND/AND	Äquivalenz	Identität von a	Implikation; aus b folgt a	Identität von b	Implikation: aus a folgt b	ODER/OR	Einsfunktion

Tabelle 6: Wahrheitstabelle boolscher Operationen

Implikation: $a \Rightarrow b$ ("aus a folgt b")

Aussage a: "An der DHBW KA gibt es einen Corona-Fall."

Aussabe b: "An der DHBW KA finden keine Präsenzvorlesungen statt."

#	b	a	$a \Rightarrow b$
0	0	0	1
1	0	1	0
2	1	0	1
3	1	1	1

Definition 10

Ein vollständiges Operatorensystem (der Boolschen Algebra/Schaltalgebra) ist eine Menge von Operatoren, mit denen jede (Boolsche) Funktion (der Schaltalgebra) dargestellt werden kann.

```
\{\land,\lor,\lnot\} ist ein vollständiges Operatorensystem.
 Satz:
                   Definition der Boolschen/Schaltalgebra.
Bew.:
                   \{\land, \neg\} ist ein volständiges Operatorensystem.
 Satz:
                   a \lor b \stackrel{\text{dopp.Neg.}}{=} \overline{a \lor b} \stackrel{\text{De Morgan}}{=} \overline{\overline{a} \land \overline{b}} \blacksquare
Bew.:
                  \begin{array}{l} \{\vee,\neg\} \text{ ist ein vollständiges Operatorensystem.} \\ a \wedge b \stackrel{\text{dopp.Neg.}}{=} \overline{\overline{a \wedge b}} \stackrel{\text{De Morgan}}{=} \overline{\overline{a} \vee \overline{b}} \; \blacksquare \end{array}
 Satz:
Bew.:
 Satz:
                   ⊼ ("NAND") ist ein vollständiges Operatorensystem.
Bew.:
                  anhand des vollständigen Operatorensystems \{\lor, \neg\}\dots
                  \neg a = \overline{a} \stackrel{Id.pot.}{=} \overline{(a \land a)} \stackrel{\text{1. H\"{a}lfte}}{\blacksquare}
                   a \lor b \stackrel{\text{dopp.Neg.}}{=} \stackrel{\overline{a} \lor \overline{b}}{=} \stackrel{\text{De Morgan}}{=} \overline{\overline{a} \land \overline{b}} = \overline{\overline{a \land \overline{a} \land \overline{b} \land \overline{b}}} \stackrel{\text{2. Hälfte}}{=}
                   {∇} ("NOR") ist ein vollständiges Operatorensystem.
 Satz:
Bew.:
```

Tabelle 7: Sätze/Beweise über vollständige Operatorensysteme

Bsp: Speicherbausteine in "NAND"-Technologie.

Hinweis

Funktionen können eindeutig durch die Wahrheitstabelle dargestellt werden. Die Darstellung als Funktionsterm ist dagegen nicht eindeutig.

⇒ für jede Funktion gibt es unendlich viele äquivalente Terme!

Wir suchen einen standardisierten Funktionsterm!

Ausgangspunkt: Wertetabelle

#	c	b	a	f(a,b,c)	Minterm
0	0	0	0	1	$\overline{c}\overline{b}\overline{a} = (\overline{c} \wedge \overline{b}) \wedge \overline{a} $
1	0	0	1	1	$\bar{c}\bar{b}a \longrightarrow \bar{c}b$
2	0	1	0	0	$> \bar{c}a$
3	0	1	1	1	$\overline{c}ba$
4	1	0	0	0	
5	1	0	1	0	$\rightarrow ba$
6	1	1	0	0	
7	1	1	1	1	cba /

$$f(a,b,c) = \overline{c}\overline{b}\overline{a} \vee \overline{c}ba \vee \overline{c}ba \vee cba \qquad \text{Disjunktive Normalform (DNF)}$$

$$g(a,b,c) = (a \wedge b) \vee (\overline{b} \wedge \overline{c}) \qquad \text{Disjunktivie Minimalform (DMF)}$$

$$\overline{c}\overline{b}\overline{a} \vee \sqrt{c}\overline{b}a \stackrel{H2}{=} (\overline{c}\overline{b}) \wedge (\overline{a} \ veea) \stackrel{H4}{=} \overline{c}\overline{b} \wedge 1 \stackrel{H3}{=} \overline{c}\overline{b}$$

- Ein Literal ist eine Variable in negierter oder nicht-negierter Form
- \bullet Ein Implikant ist eine Konkunktion von Literalen, für den gilt $i \Longrightarrow f$
- Ein Minterm ist ein Implikant, bei dem es für jede E-Variable ein Literal gibt. (Auch Viollkonjunktion genannt)

Definition 11

Die Disjunktion aller Minterme der Funktion f heißt DNF.

Satz: Ein Minterm hat nur bei einer einzigen E-Belegung "1"als A-Belegung, in allen anderen Fällen der

E-Belegung ergibt sich "0"als A-Belegung.

Bew.: geschenkt (Verständnis)

Satz: Die Disjunktive Normalform (DNF) der Funktion f ist ein äquivalent zur Funktion f.

Bew.: Verständnis/Bildungsregel

Satz: DieDNF ist (ausgenommen die Reihenfolge der Minterme, sowie die Reihenfolge der Literale in

den Mintermen) für eine gegebene Funktion eindeutig.

Bew.: Bildungsregel & Wertetabelle ist eindeutig.

Satz: Zwei Implikanten einer Funktion lassen sich zu einem Implikanten zusammenfassen, falls:

• sie ausgenommen ein Literal identisch sind

• das sich unterscheidende Literal dieselbe Variable einmal in negierter und einmal in nichtnegierter Form sein muss

Der Zusammengefasste Implikant ist dann der, welcher durch weglassen des unterschiedlichen Literals entsteht

Bew.: $x \wedge a \vee x \wedge a \stackrel{H2}{=} x(a \vee \overline{a}) \stackrel{H4}{=} x1 \stackrel{H3}{=} x \blacksquare$

Satz: Eine Disjunktivie Minimalform (DMF) enthält ausschließlich Primimplikant (PI).

Bew.: Siehe Definition 13

Satz: Eine DMF enthält mindestens alle Kernprimzahlen

Definition 12

Ein PI ist ein Implikant, der mit keinem anderen Implikanten zusammengefasst werden kann

Definition 13

Ein Kernprimimplikant (KPI) ist ein PI, welcher mindestens eine der Ausgangsbelegung exklusiv abdeckt (bzw. bei dem mindestens ein Minterm beim Zusammenfassen ausschließlich für diesen PI verwendet wurde.)

2.2.2 Schaltnetze

Siehe Abschnitt 3.

2.2.3 KV-Diagramm

Graphische Darstellung der Ausgangsbelegung

Tabelle 8: KV-Diagramm mit 1 Variable

#	b	a	f(a,b)			
0	0	0	f(0,0)		\overline{a}	a
1	0	1	f(0,1) $f(1,0)$	\overline{b}	$f(0,0)_0$	$f(1,0)_1$
2	1	0	f(1,0)	\overline{b}	$f(0,1)_2$	$f(1,1)_3$
3	1	1	f(1,1)			

Tabelle 9: KV-Diagramm mit 2 Variablen

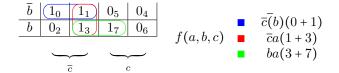


Tabelle 10: KV-Diagramm mit 3 Variablen

	\overline{a}	a	a	\overline{a}		3:	$ab\overline{c}\overline{d}$
1.	a	a	a	a	,	1:	$a\overline{b}\overline{c}\overline{d}$
b	0	1	5	4	$\left\{ \overline{d}\right\}$	2:	$\overline{a}b\overline{c}\overline{d}$
<u>b</u>	2	3	7	6		7:	$abc\overline{\overline{d}}$
$\frac{b}{a}$	10	11	15	14	$\mid \cdot \mid_d$	11:	$ab\overline{c}d$
b	8	9	13	12			
					•	3+7	$ab\overline{d}$
	_		_			11 + 15	abd
	ē	ē	•	C		3+7+11+15	ab

Tabelle 11: KV-Diagramm mit 4 Variablen

PI können im KV-Diagramm gefunden werden, indem wir Bereiche von Feldern mit "1"-Belegung suchen, welche:

- maximal groß sind
- rechteckige Form haben
- eine 2er-Potenz an Feldern umfassen

Kernprimipimplikanten (KPI) erkennt man daran, dass mindestens ein Feld von keinen anderen PI abgedeckt wird.

Hinweis

Zwei benachbarte Felder unterscheiden sich immer in der Belegung genau einer Variable. Nachbarfelder von Randfeldern finden sich am gegenüberliegenden Rand.

	\overline{a}	a	a	\overline{a}				KPI			
\overline{b}	0	1	5	4]] -	2+6:	$\overline{a}b\overline{d}$	6			
b	12	3	7	16	$\begin{cases} a \end{cases}$	2+10:	$\overline{a}b\overline{c}$	_	2+3+6+7:	$b\overline{d}$	$6+7/\mathrm{KPI}$
b	1 ₁₀	1_{11}	15	14] (,	11+10:	$b\overline{c}d$	11	2+3+10+11:	$b\overline{c}$	10+11/KPI
\overline{b}	8	9	13	1_{12}	$\int a$	12:	$\overline{a}\overline{b}cd$	12	DMF: $b\overline{d} \vee b\overline{c} \vee$	$\sqrt{a} \overline{b} c$	d
					- /	DMF: \overline{a}	$b\overline{d} \lor b\overline{c}d$	$\vee \overline{a}\overline{b}cd$			
				c c		6+7:	$bc\overline{d}$	7			

DMF: $b\overline{c}d \vee \overline{a}\overline{b}cd \vee bc\overline{d} \vee \overline{a}b\overline{d} = b\overline{c}d \vee \overline{a}\overline{b}cd \vee bc\overline{d} \vee \overline{a}b\overline{d}$

 \Rightarrow Es gibt 2 DMFs für diese Funktion \Rightarrow DMF nicht eindeutig!

Anmerkung:

- Eine DMF, welche nur aus KPI besteht, ist immer eindeutig.
- Wenn die KPI nicht alle "1"-Felder abdecken, benötigt man auch einfache PI für eine DMF.
- Für jedes nicht von einem KPI abgedeckte "1"-Feld gibt es immer mindestens 2 PI, welche dieses Feld abdecken. (Wenn es nur einen PI gäbe, wäre dieser PI ein KPI!)
- Falls ein PI für die DMF gebraucht wird, kann die DMF nicht eindeutig sein; sie kann aber auch eindeutig sein, falls z.B. die beiden fas fehlende Feld abdeckender PI unterschiedliche Größe haben.

		\overline{a}	a	a	\overline{a}	\overline{a}	a	a	\overline{a}				
	\bar{b}	0	1	5	4	20	21	17	16] -			
	b	2	3	7	6	22	23	19	18	$\begin{vmatrix} a \end{vmatrix}$			
	b	10	11	15	14	30	31	27	26		0	1 — 1—	
_	\bar{b}	8	9	13	12	28	29	25	24	$\bigg] \bigg]^d$	3:	$ab\overline{c}d\overline{e}$	\Rightarrow KV-Diagramm im 2-dimensionalen
			,		,		,			,	19:	$ab\overline{c}de$ (Nachbar von 3?)	•
			 =		:				:				
							-						
				~									

bis 4 E-Variablen, im 3-dimensionalen bis 6 E-Variablen, ...

3 Schaltnetze

Schaltnetze bestehen aus Gattern und Leitungsverbindungen. Sie sind die Darstellung von Funktionen als Graph, genauer als gerichteter Graph ("Reihenfolge"!)

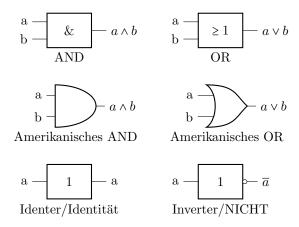


Abbildung 6: Symbole für die Operatoren ("Gatter") nach DIN/IEC

Konvetionen:

- Jeder Ein- oder Ausgang eines Gatters kann durch einen nicht-ausgefüllten Kreis invertiert werden.
- Eingänge bei Gattern werden meist links (oder alternativ oben) und die Ausgänge meist rechts (oder unten) notiert. Nur in Ausnahmefällen sind Eingänge rechts oder unten bzw. Ausgänge links oder oben!
- UND- und ODER-Gatter sind auch mit mehr als zwei (mit beliebig vielen) Eingängen möglich (Abb. 7)
- "Verzweigen"von Leistungen auf mehrere nachfolgende Gattereingänge ist möglich, in dem an der Verzweigungsstelle ein ausgefüllter Kreis gezeichnet wird
- Kreuzungen von Leitungen, die nicht miteinander verbunden sind, sind möglich. An der Kreuzungsstelle darf auch kein ausgefüllter Kreis notiert werden

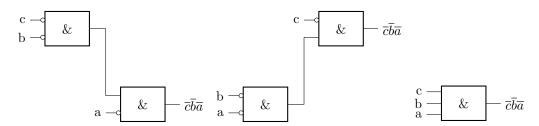
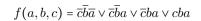


Abbildung 7: Unterschiedliche Darstellungen einer UND-Verschaltung

Die Realisierung der DNF als Schaltnetz (Abb. 8) ist meist ungünstig, da es meist "günstigere"(weniger Hardware-aufwändige) Schaltnetze für dieselbe Funktion gibt.



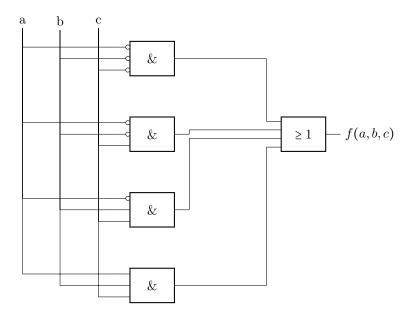


Abbildung 8: Realisierung der DNF als Schaltnetz

3.1 Aufwand

- Hardware-Aufwand
- Zeitaufwand (nicht näher behandelt)

3.1.1 Hardware-Aufwand

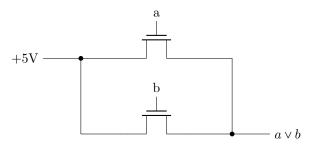


Abbildung 9: ODER



Abbildung 10: UND

 \Rightarrow wir "messen"den Hardware-Aufwand in Anzahl Transistoren.

Bei UND (Abb. 10) und ODER (Abb. 9) brauchen wir so viele Transistoren, wie das Gatter Eingänge hat (bei nicht negierten Ein- und Ausgängen).

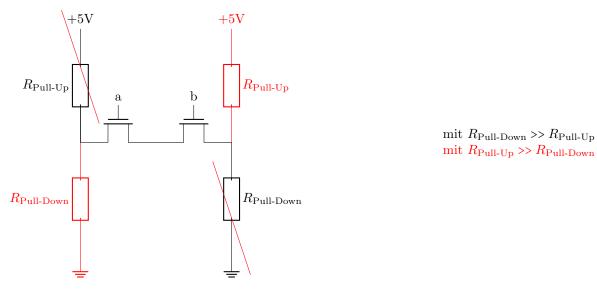


Abbildung 11: UND negierter Ausgang



Abbildung 12: NPN und PNP-Transistor

- ⇒ negierte Eingänge durch Ersetzen der üblichen npn-Transistoen durch pnp-Transistoren
- ⇒ auch bei negierten Eingängen reicht ein Transistor je Eingang

nMOS: Realisierung nur mit npn-Transistoren pMOS: Realisierung nur mit pnp-Transistoren

⇒ früher gängige Realisierungstechnologien

heute: CMOS: (Complimentary Metal Oxide Smiconductor)

Realisierung jedes Eingang durch 2 Transistoren (ein npn- und ein pnp-Transistor)

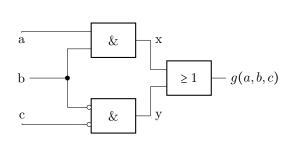
jeweils ein Transistor zeiht wechselweise nach oben oder nach unten

⇒ der Einfachheit halber trotzdem:

bei UND und ODER ("Elementargatter") entspricht die Anzahl der Eingänge der Anzahl dafür notwendiger Transistoren (nur zu Vergleichszwecken eingesetzt)

3.1.2 Schaltnetzanalyse

$$g(a,b,c) = (a \wedge b) \vee (\overline{b} \vee \overline{c})$$



#	\mathbf{c}	b	a	X	у	$x \vee y = g(a, b, c)$
0	0	0	0	0	1	1
1	0	0	1	0	1	1
2	0	1	0	0	0	0
3	0	1	1	1	0	1
4	1	0	0	0	0	0
5	1	0	1	0	0	0
6	1	1	0	0	0	0
7	1	1	1	1	0	1

Abbildung 13

Im Schaltnetz (Abb. ??) ist g äquivalent zu f (Abb. 8)! Für die Realisierung von g sind aber nur 6 Transistoren nötig, d.h. 10 Transistoren weniger als für f.

Wie finden wir eine weniger aufwändige Realisierung als die DNF?

Definition 14

Eine DMF ist eine Disjunktion von Konjunktionen von Literalen, welche die Funktion darstellt und "minimal"ist. Minimal bedeutet, mit am wenigsten Hardware-Aufwand zu realisieren.

Abkürzungsverzeichnis

 ${\bf SWS}$ Stellenwertsysteme

FKZ Festkommazahl

 \mathbf{GKZ} Gleitkommazahl

 ${f BCD}$ Binary Coded Decimal

 ${f BBB}$ Bandbreitenbedarf

NRZ Non-Return-to-zero

RZ Return-to-Zero

AMI Alternate Mark Inversion

TRG Taktrückgewinnung

 ${\bf GSF} \quad {\bf Gleich spannungs-/strom freiheit}$

SSH Störsicherheit

DNF Disjunktive Normalform

 ${f DMF}$ Disjunktivie Minimalform

 \mathbf{KPI} Kernprimimplikant

PI Primimplikant