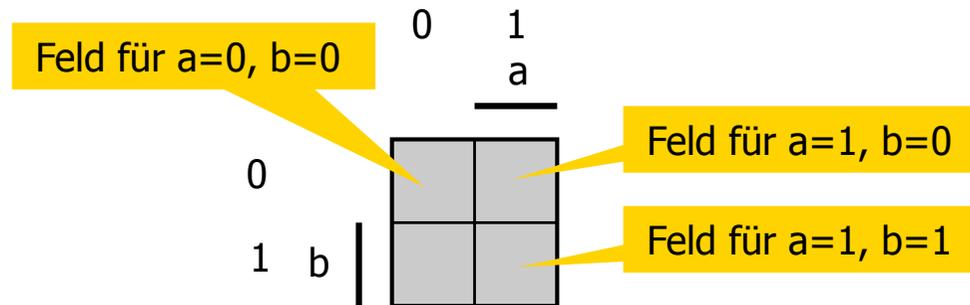
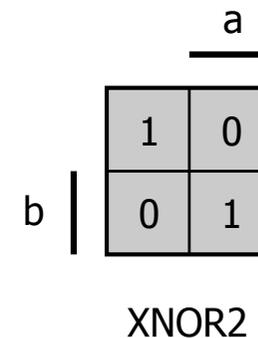
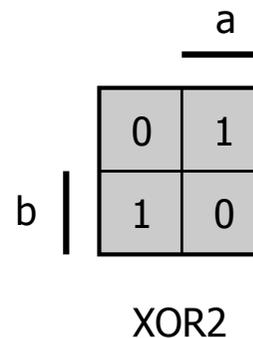
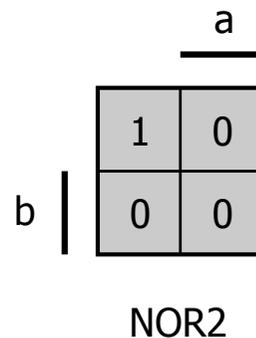
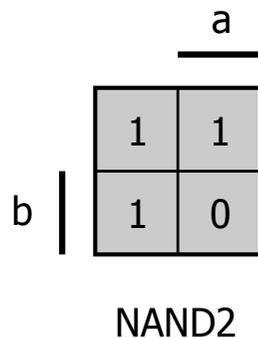

Karnaugh - Diagramme

Karnaugh - Diagramme

- Eine weitere Darstellungsform für Funktionen/Ausdrücke benutzt zweidimensionale **Tafeln**, die auch als **Karnaugh (-Veitch) - Diagramme (KMAPs)** bezeichnet werden
- Sie geben einen **grafischen Eindruck** der Funktion und können zur **Logikminimierung** benutzt werden
- Für eine Funktion von 2 Variablen (4 mögliche Eingangskombinationen) zeichnet man:



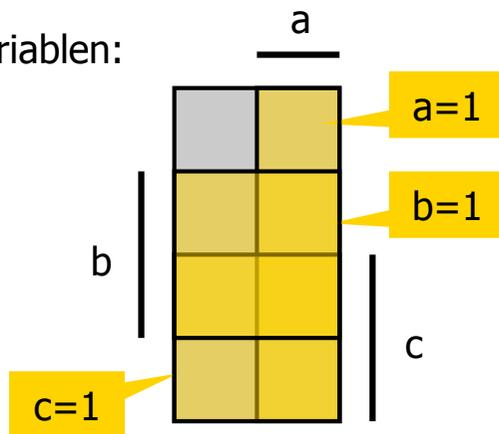
- Einfache Beispiele:



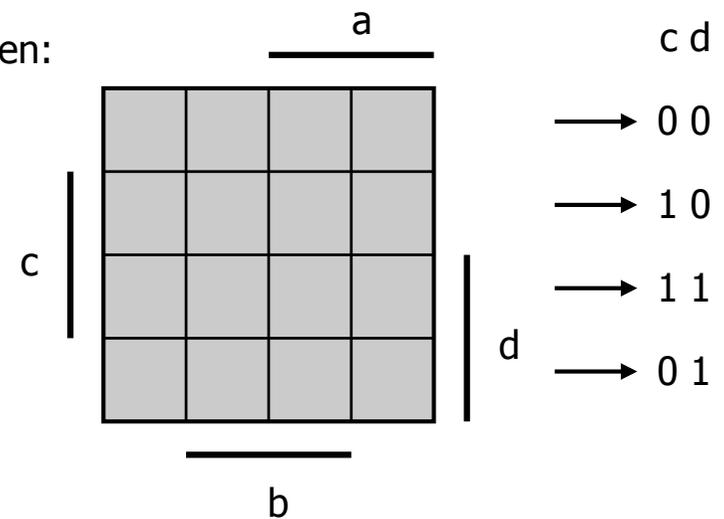
Größere KMAPs

- Für Funktionen mit >2 Variablen werden die Tafeln erweitert
- Sie sind besonders nützlich, wenn für jede Variable die Einsen in den Zeilen/Spalten **einen Block** bilden.
- Dies kann nur für je 2 Variablen pro Dimension erfüllt werden. Sie sind dann Gray-codiert.
- Für >4 Variablen muß (müsste) man in die dritte Dimension gehen, ab 7 Variablen wird's schwierig....

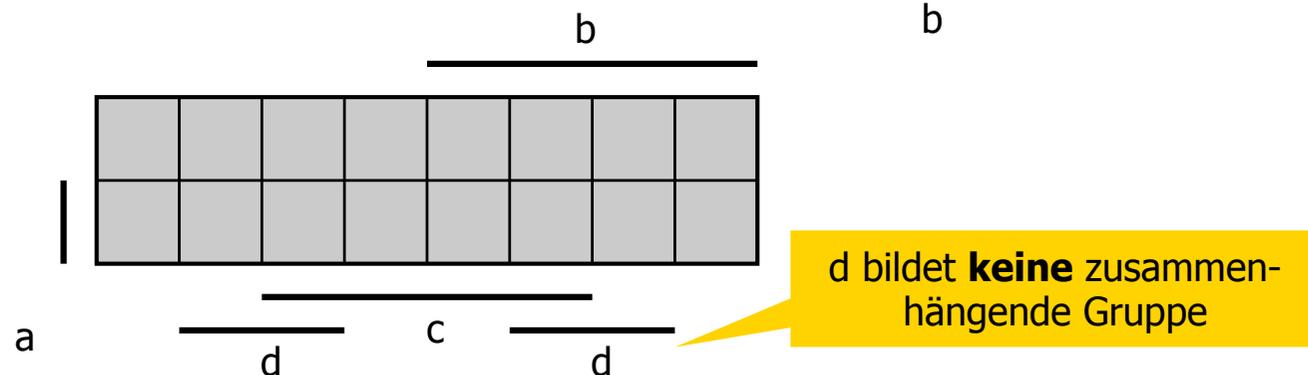
- 3 Variablen:



- 4 Variablen:



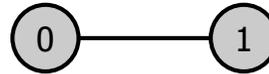
- 4 Variablen - Alternative:



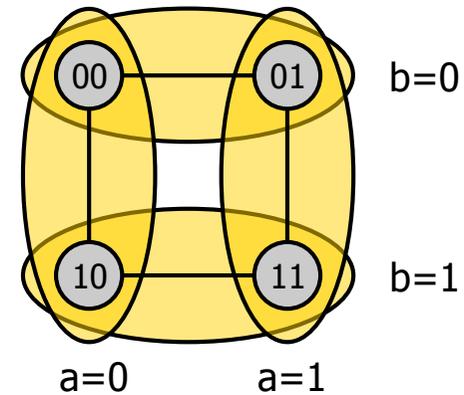
Visualisierung der Nachbarschaft

- Die Nachbarschaft in N-stelligen Codes mit Hamming-Distanz $H=1$ wird in einer N-dimensionalen Darstellung besser verständlich:

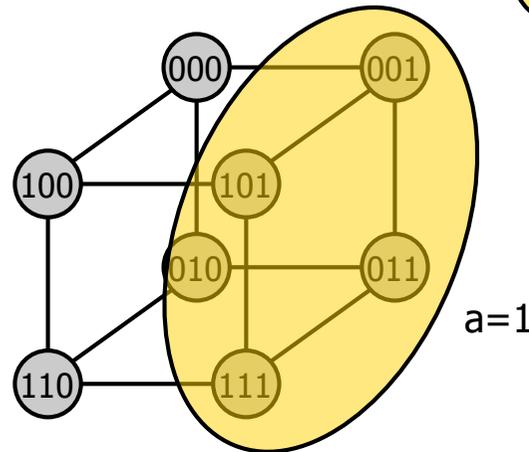
- N=1: Codewort $a = 0$ oder 1



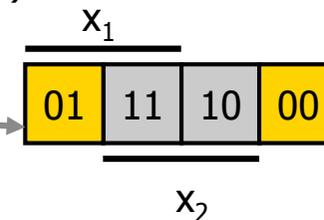
- N=2: Codewort $ba = 00, 01, 10, 11$



- N=3: Codewort $cba = 000, 001, \dots$



- Auf jeder Kante ändert sich genau *ein* Bit. Ein Code mit $H=1$ entsteht also beim 'Wandern auf Kanten'
- Auf jeder (N-1)-dimensionalen ‚Hyper‘-Ebene (senkrecht zu einer der Achsen) ist ein Bit konstant
- Das 'Aufklappen' des N-dimensionalen Würfels ergibt die KMAP.
- Gegenüberliegende Randfelder sind benachbart!**
- Die KMAP hat so viele Nachbarschaften, wie der Würfel Kanten hat.



Nummerierung

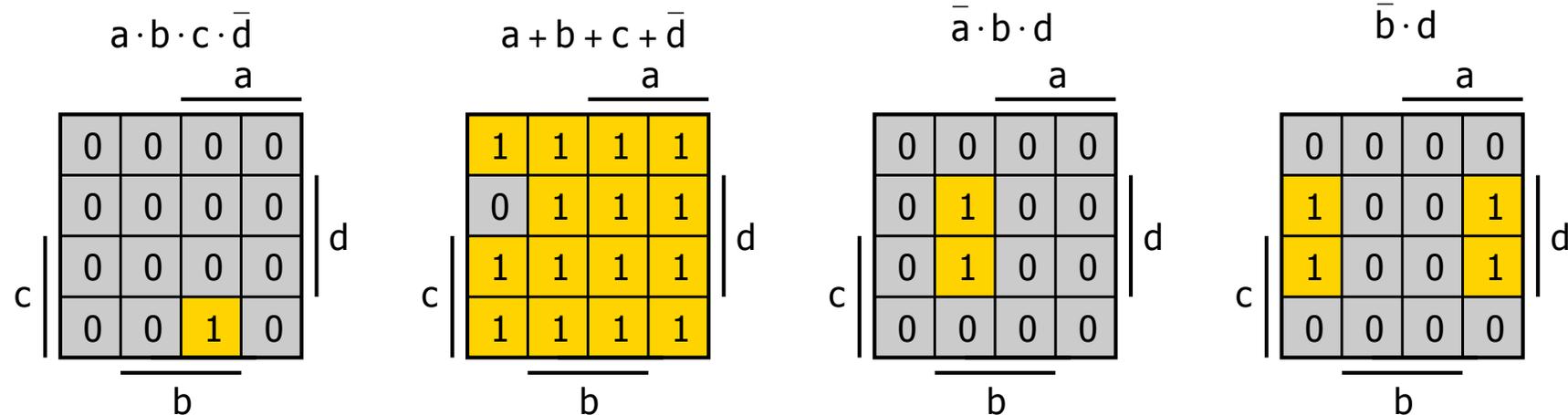
- Die Felder können nummeriert werden, wenn man die Eingangsvariable (hier $x_3x_2x_1x_0$) als Binärzahl auffaßt

| | | | | | |
|-------|-------|----|----|----|-------|
| | x_0 | | | | |
| | 0 | 2 | 3 | 1 | |
| x_3 | 8 | 10 | 11 | 9 | x_2 |
| | 12 | 14 | 15 | 13 | |
| | 4 | 6 | 7 | 5 | |
| | x_1 | | | | |

- Eine beliebige Funktion der N Variablen wird durch das 0/1 Muster in der Tafel festgelegt.
(Für $N=4$ gibt es $2^{2^4} = 2^{16} = 65536$ verschiedene Funktionen)
- In einer kompakten Schreibweise führt man die Eingangswerte auf, für die in der Tafel eine 1 steht und schreibt z.B. $F = \Sigma(0,1,3,5,6,7,8,9,10,11)$

| | | | | | |
|-------|-------|---|---|---|-------|
| | x_0 | | | | |
| | 1 | 0 | 1 | 1 | |
| x_3 | 1 | 1 | 1 | 1 | x_2 |
| | 0 | 0 | 0 | 0 | |
| | 0 | 1 | 1 | 1 | |
| | x_1 | | | | |

UND und ODER in K-MAPS



- Die UND-Verknüpfung aller **N Variablen** (direkt oder invertiert) selektiert **EIN Feld**. Man nennt diese 16 möglichen Ausdrücke **MINTERME**, weil sie in der Tafel die minimale Fläche einnehmen.
- Die ODER-Verknüpfung der N Variablen selektiert **ALLE AUSSER EINEM Feld**. Man nennt einen solchen Ausdruck **MAXTERM**, weil er in der Tafel die maximale Fläche einnimmt.
- Die UND-Verknüpfung von **N-1 Variablen** bilden einen **1x2 oder 2x1 Block**. (Dies gilt nur, wenn die Variablen Gray-codiert sind!). Im Beispiel oben ist $f = !a \cdot b \cdot c \cdot d + !a \cdot b \cdot !c \cdot d = !a \cdot b \cdot d \cdot (c + !c) = !a \cdot b \cdot d$.
- Die UND-Verknüpfung von **N-2 Variablen** bilden einen **Block aus 4 Zellen** (1x4, 4x1 oder 2x2), etc...
- Blöcke können auch periodisch über den Rand hinaus gehen (s. rechtes Beispiel)!
- Entsprechendes gilt für das ODER von weniger als N Variablen

EXOR in K-MAPS

$$a \oplus b = a \cdot \overline{b} + \overline{a} \cdot b$$

| | | |
|----------------|---|---|
| \overline{a} | | b |
| 1 | 0 | |
| 0 | 1 | |

| | | | |
|----------------|---|---|---|
| \overline{a} | | | |
| 1 | 0 | 1 | 0 |
| b | | | |

$$a \oplus b \oplus c = (a \oplus b) \cdot \overline{c} + \overline{(a \oplus b)} \cdot c$$

| | | | | |
|----------------|---|---|---|---|
| \overline{a} | | | | c |
| 1 | 0 | 1 | 0 | |
| 0 | 1 | 0 | 1 | |
| b | | | | |

$$a \oplus b \oplus c \oplus d$$

| | | | | |
|----------------|---|---|---|---|
| \overline{a} | | | | c |
| 1 | 0 | 1 | 0 | |
| 0 | 1 | 0 | 1 | |
| 1 | 0 | 1 | 0 | d |
| 0 | 1 | 0 | 1 | |
| b | | | | |

- EXOR und XNOR sind durch viele diagonale Einzelfelder gekennzeichnet.
- (NB: $a \oplus b \oplus c \oplus d$ ist 1 bei 1000, 0100, 0010 und 0001 aber **auch** bei 1011,...)
- Sie können daher nicht vereinfacht werden (s. später)

Kanonische Formen

Die **Disjunktive Normalform** (DN) eines Ausdrucks hat die Form (Disjunktion = ODER!)

$$K_0 + K_1 + K_2 + \dots$$

wobei die K_i Konjunktionen (UND-Verknüpfungen) aus einfachen oder negierten Variablen ('Literalen') sind.

Man nennt die K_i auch **Produktterme** oder Einsterme

Entsprechend hat die **Konjunktive Normalform** (KN) (das Duale Pendant) die Form

$$D_0 \cdot D_1 \cdot D_2 \cdot \dots$$

Mit den Disjunktionen D_i , die man auch Nullterme nennt.

- Diese **Kanonischen Formen** sind z.B. wichtig, weil in PALs die entsprechende Struktur in Hardware implementiert wird.
- Die Formen werden **eindeutig**, wenn man verlangt, daß in jedem Eins/Nullterm **jedes Literal genau einmal** vorkommt (**Minterm/Maxterm!**).
Man spricht dann von **ausgezeichneten Normalformen**.

Beispiel: $y = a \cdot b \cdot !c + !a \cdot c = a \cdot b \cdot !c + !a \cdot c \cdot (b + !b) = a \cdot b \cdot !c + !a \cdot b \cdot c + !a \cdot !b \cdot c$

Die **ausgezeichnete Disjunktive Normalform** ist die einfachste **Summe von Mintermen**.

Die **ausgezeichnete Konjunktive Normalform** ist das einfachste **Produkt von Maxtermen**.

- Welcher Ausdruck (KN/DN) einfacher ist (weniger Terme hat), hängt von der Funktion ab

Beispiel Konjunktive/Disjunktive Normalform

- Beispiel DN: $y = a \cdot b \cdot !c + !a \cdot c$
- Umwandlung zur KN durch Aus-ODER-n: $y = (a+!a) \cdot (b+!a) \cdot (!c+!a) \cdot (a+c) \cdot (b+c) \cdot (!c+c)$
 $= (b+!a) \cdot (!c+!a) \cdot (a+c) \cdot (b+c)$
- Test:

| a | b | c | ab!c | !ac | y | b+!a | !c+!a | a+c | b+c | y |
|---|---|---|------|-----|----------|------|-------|-----|-----|----------|
| 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 | 1 | 0 | 0 | 0 |
| 0 | 0 | 1 | 0 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 |
| 0 | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 | 1 | 0 | 1 | 0 |
| 0 | 1 | 1 | 0 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 |
| 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 | 1 | 0 | 0 |
| 1 | 0 | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 | 1 | 0 |
| 1 | 1 | 0 | 1 | 0 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 | 1 |
| 1 | 1 | 1 | 0 | 0 | 0 | 1 | 0 | 1 | 1 | 0 |

Auffinden des Komplements einer Funktion

- Gegeben sei die Funktion $F = a \cdot c + \bar{b} \cdot \bar{c}$.
Sie hat z.B. die KMAP

F:

| | | | |
|---|--|---|---|
| | | a | |
| | | 1 | 0 |
| c | | 0 | 1 |
| | | b | |

- Die KMAP der inversen Funktion \bar{F} findet man direkt durch Vertauschen von 0 und 1:

\bar{F} :

| | | | |
|---|--|---|---|
| | | a | |
| | | 0 | 1 |
| c | | 1 | 0 |
| | | b | |

- Man sieht sofort, daß diese die Darstellung $\bar{F} = \bar{a} \cdot c + b \cdot \bar{c}$ hat.
- Mit den Regeln der Schaltalgebra ist das deutlich umständlicher:

$$\begin{aligned}
 \bar{F} &= \overline{a \cdot c + \bar{b} \cdot \bar{c}} = \overline{a \cdot c} \cdot \overline{\bar{b} \cdot \bar{c}} = (\bar{a} + \bar{c}) \cdot (b + c) \\
 &= \bar{a}b + \bar{a}c + \bar{c}b + \bar{c}c = \bar{a}b + \bar{a}c + \bar{c}b \\
 &= \bar{a}b(c + \bar{c}) + \bar{a}c + \bar{c}b = \bar{a}bc + \bar{a}b\bar{c} + \bar{a}c + \bar{c}b \\
 &= \bar{a}bc + \bar{a}c + \bar{a}b\bar{c} + \bar{c}b = \bar{a}(bc + c) + (\bar{a}b + b)\bar{c} = \bar{a}c + \bar{c}b
 \end{aligned}$$

überflüssiger
Term

Auffinden des einfachsten Ausdruck für eine Funktion

| | | | | |
|---|---|---|---|---|
| | a | | | |
| | 1 | 0 | 1 | 1 |
| d | 1 | 1 | 1 | 1 |
| | 0 | 0 | 0 | 0 |
| | 0 | 1 | 1 | 1 |
| | b | | | |
| | | | | c |

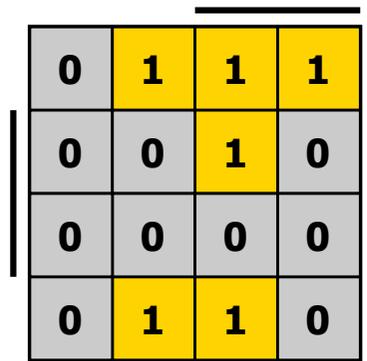
$$F = a \cdot \bar{c} + \bar{c} \cdot d + \bar{b} \cdot \bar{c} + a \cdot \bar{d} + b \cdot c \cdot \bar{d}$$

 Term ist redundant

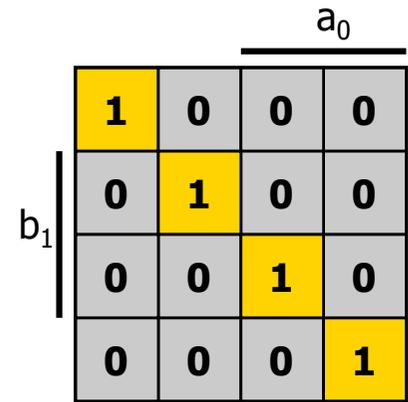
- Ist eine Funktion über ein Muster in der KMAP gegeben, so sucht man **eine vollständige Überdeckung** der Einsen mit **möglichst großen** rechteckigen Blöcken...
- Die Funktion ist dann die ODER-Verknüpfung all dieser sogenannten '**Primterme**' (Der Block eines Primterms kann nicht vergrößert werden)
- Es kann sein, daß eine Teilmenge der Primterme zur vollständigen Überdeckung ausreicht. Mit einer Tabelle kann man systematisch nach der kleinsten Teilmenge suchen.
- Im Beispiel sieht man, daß der erste Term **a·!c** bereits durch den zweiten (**!c·d**) und vierten (**a·!d**) abgedeckt wird. (Dies kann man beweisen, indem man **!c·d + a·!d = a·!c + !a·!c·d + a·c·!d** zeigt...)
- Das Ergebnis kann man auch (aufwändiger) durch Umformung von $F = \Sigma(0,1,3,5,6,7,8,9,10,11) = !a \cdot !b \cdot !c \cdot !d + !a \cdot !b \cdot !c \cdot d + !a \cdot !b \cdot c \cdot d + \dots$ finden.
- N.B.: Einen Ausdruck in UND-Form $(a+b) \cdot (!c+d) \cdot \dots$ Findet man durch Abdecken der Nullen in der KMAP

Beispiel: 2 + 2 Bit Vergleicher

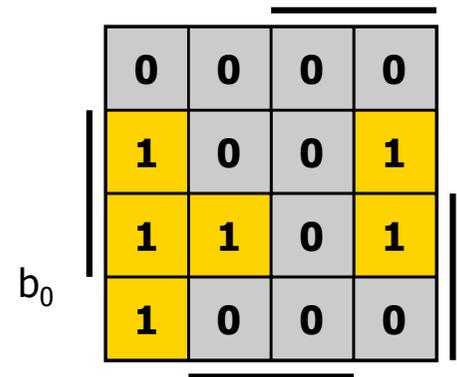
| b_1 | b_0 | a_1 | a_0 | $a=b$ | $a>b$ | $a<b$ |
|-------|-------|-------|-------|-------|-------|-------|
| 0 | 0 | 0 | 0 | 1 | 0 | 0 |
| | 0 | 1 | 0 | 0 | 1 | 0 |
| | 1 | 0 | 0 | 0 | 1 | 0 |
| | 1 | 1 | 0 | 0 | 1 | 0 |
| 0 | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 |
| | 0 | 1 | 1 | 1 | 0 | 0 |
| | 1 | 0 | 0 | 0 | 1 | 0 |
| | 1 | 1 | 0 | 0 | 1 | 0 |
| 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 |
| | 0 | 1 | 0 | 0 | 0 | 1 |
| | 1 | 0 | 1 | 1 | 0 | 0 |
| | 1 | 1 | 0 | 0 | 1 | 0 |
| 1 | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 |
| | 0 | 1 | 0 | 0 | 0 | 1 |
| | 1 | 0 | 0 | 0 | 0 | 1 |
| | 1 | 1 | 1 | 1 | 0 | 0 |



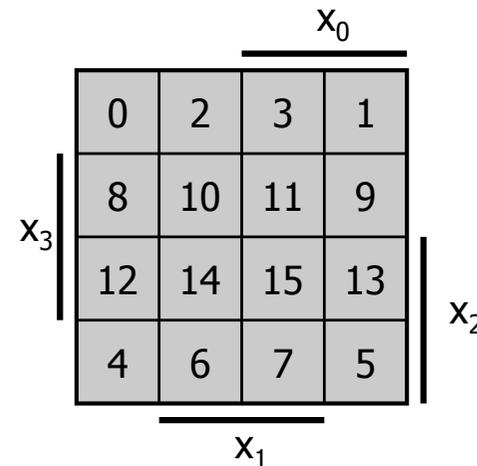
a > b



a = b



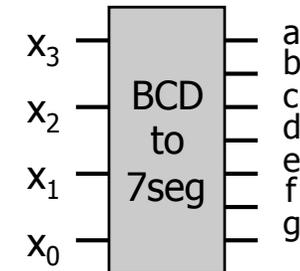
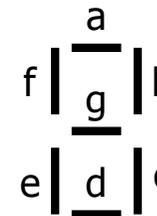
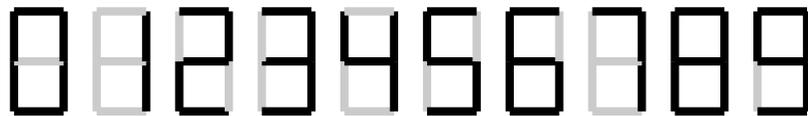
a < b



- Man erkennt sofort, dass $a=b$ 'schwieriger' ist als die anderen beiden – man benötigt offenbar EXORs...

KMAPs mit leeren Feldern (don't care)

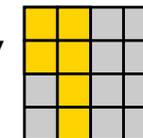
- Es kommt oft vor, daß nicht alle Eingangskombinationen vorkommen können. Dadurch bleiben Felder in der KMAP 'leer', sie werden meist mit 'x' markiert.
- Diese Felder können so mit 1 oder 0 belegt werden, daß die Funktion möglichst einfach wird, i.e. daß die Einsen mit möglichst wenigen, möglichst großen Blöcken überdeckt werden können.
- Beispiel: Ansteuerung einer Siebensegment-Anzeige mit eine BCD-Zahl:



- Man schreibt z.B. für **Segment e**:
 $e = \sum m(0,2,6,8) + \sum d(10,11,12,13,14,15)$.
 Dabei steht 'm' für Minterm und 'd' für don't care

| | | | | | |
|-------|---|-------|-------|---|-------|
| | | x_0 | | | |
| | | 1 | 1 | 0 | 0 |
| x_3 | 1 | 1 | X | X | 0 |
| | X | X | X | X | X |
| | 0 | 1 | 0 | 0 | 0 |
| | | | x_1 | | |
| | | | | | x_2 |

- Abdeckung nur der Einsen erfordert 2 Felder a 1x2, d.h. zwei Primterme mit 3 Termen:
- $e = !x_0 \cdot !x_1 \cdot !x_2 + !x_0 \cdot x_1 \cdot !x_3$
- Ersetzt man zwei der don't care Felder durch Einsen, so kann man die Terme vereinfachen:
- $e = !x_0 \cdot !x_2 + !x_0 \cdot x_1$



- Je mehr don't cares es gibt, desto stärkere Vereinfachungen sind möglich. Man sollte die Funktion also nicht unnötig einschränken.

Minimierung nach Quine-McCluskey

- Für mehr als 4 Eingangsvariable wird das grafische Verfahren der KMAPs unübersichtlich.
- Ein Algorithmus zum Auffinden der einfachsten Summendarstellung mit Primtermen ist das Quine-McCluskey Verfahren.
- Es unterteilt sich in 2 Schritte:
 - Auffinden aller Primterme
 - Bestimmung der minimalen Überdeckung (Verwerfen von redundanten Primtermen)

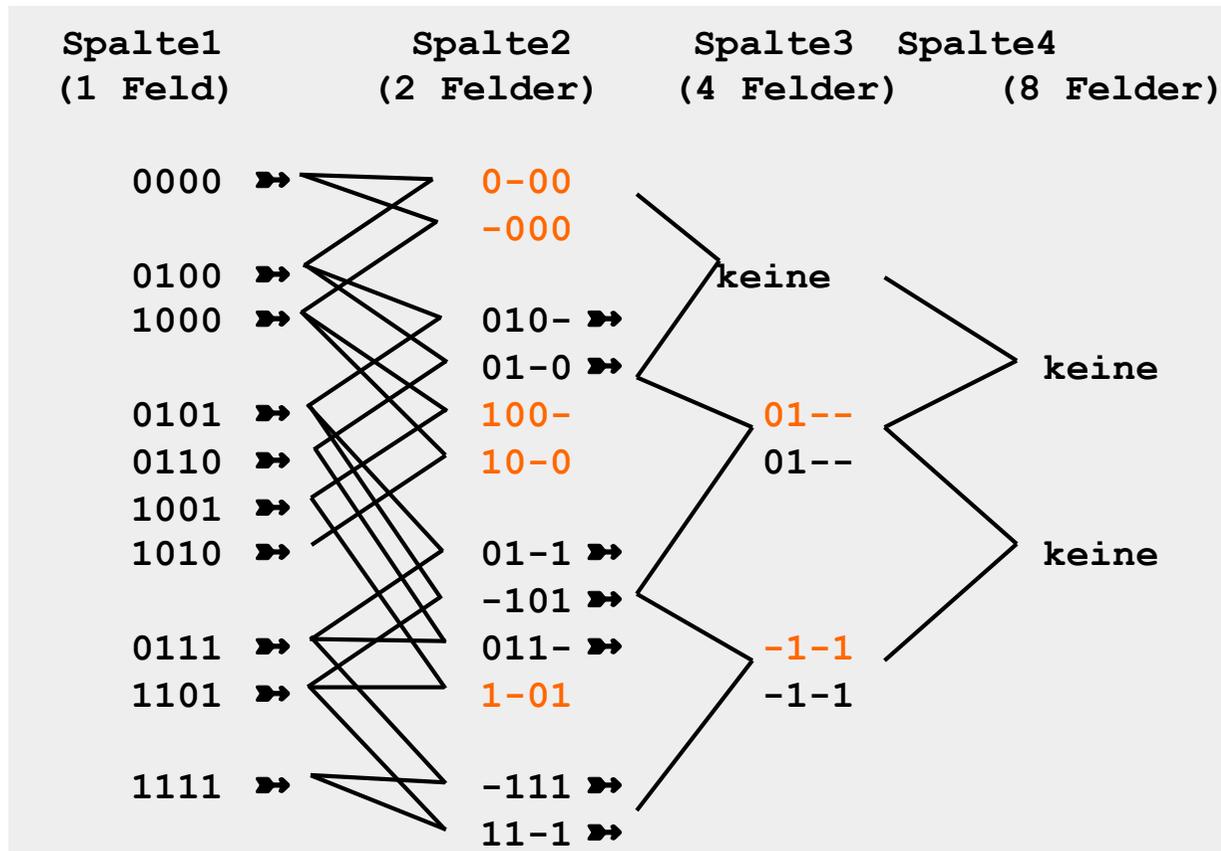
Auffinden aller Primterme:

- 1. Schritt:
 - Schreibe die Binärdarstellung aller Einsen in die erste Spalte einer Tabelle.
Don't cares werden zunächst **als Einsen** gewertet!
 - Dabei werden Gruppen von Termen mit keiner Eins, einer 1, zwei Einsen etc. gebildet.
(Benachbarte Gruppen enthalten also benachbarte Felder in der KMAP)
- 2. Schritt:
 - Für jeweils aufeinanderfolgenden Gruppenpaare werden alle Elemente paarweise verglichen. (\Rightarrow exp. Aufwand!)
 - Wenn ein Elementpaar sich nur in einer Stelle unterscheidet, existiert ein Term, der diese Stelle nicht enthält.
 - Alle solche Terme werden Gruppenweise in der Form 10-0 etc. in die nächste Spalte notiert.
 - Die Terme in der ersten Spalte, die eine Nachbarschaft aufweisen, werden mit einem Haken als nicht-prim markiert.

Der 2. Schritt wird spaltenweise wiederholt, bis sich keine Paare mehr finden. Die '-' Zeichen müssen dabei beim Vergleich an der gleichen Stelle sitzen.
- 3. Schritt:
 - Die Terme ohne Haken sind die Primterme.
 - In ihrer Menge werden mit einer Tabelle die zur Überdeckung *notwendigen* Primterme gesucht.

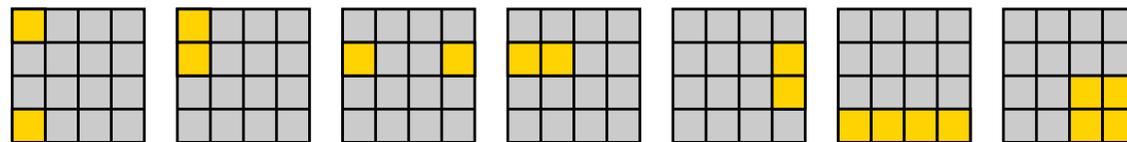
Quine – McCluskey Tabelle

- Beispiel $F = \Sigma m(4,5,6,8,9,10,13) + \Sigma d(0,7,15)$



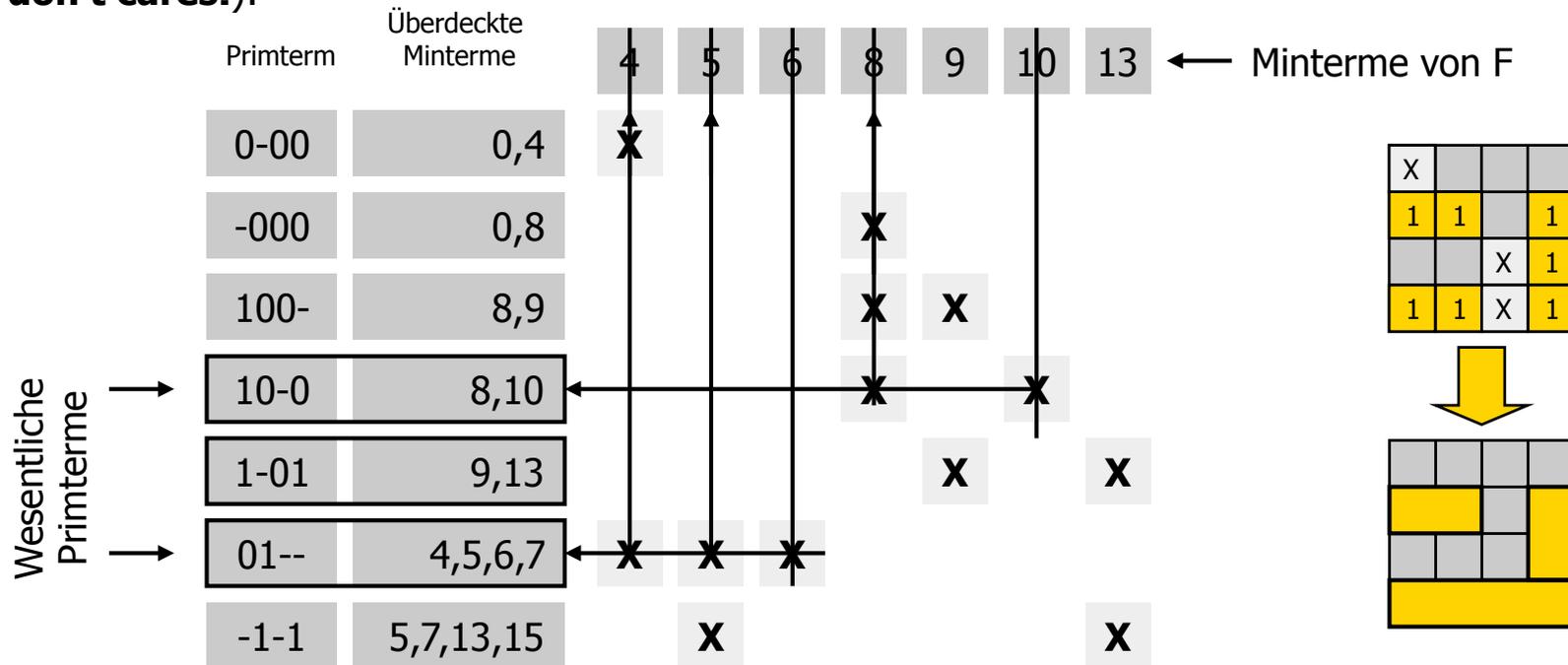
| | x_0 | | |
|-------|-------|---|-------|
| x_3 | X | 0 | 0 |
| | 1 | 1 | 0 |
| | 0 | 0 | X |
| | 1 | 1 | X |
| | x_1 | | x_2 |

- Ergebnis: Die 7 **Primterme** sind 0-00, -000, 100-, 10-0, 1-01, 01--, -1-1



Auffinden der Minimalen Überdeckung

- Für $F = \sum m(4,5,6,8,9,10,13) + \sum d(0,7,15)$ sind die Primterme: 0-00, -000, 100-, 10-0, 1-01, 01--, -1-1
- Trage in einer Tabelle ein, welche Primterme welche Einsen der Funktion (d.h. Minterme) abdecken (**keine don't cares!**):



- Die **Wesentlichen Primterme** sind diejenigen, die unbedingt notwendig sind, weil ein Minterm nur von ihnen überdeckt wird. Sie werden aufgesucht (hier für 6 und 10) und alle Minterme ausgestrichen, die damit abgedeckt sind.
- Die restlichen Minterme werden mit ‚möglichst wenigen‘ **redundanten** Primtermen überdeckt. Im Beispiel reicht 1-01.
- Ergebnis: $F = x_3 \cdot !x_2 \cdot !x_0 + x_3 \cdot !x_1 \cdot x_0 + !x_3 \cdot x_2$
- In diesem Beispiel wurde der ‚don't-care‘ Term 7 auf Eins, die anderen auf Null gesetzt.

Wie wichtig sind die kanonischen Formen / KMAPs?

Vorteile:

- Nützlich für eine Implementierung in PALs (s. später)
- Von theoretischen Interesse, da eindeutige Darstellung
- KMAPs geben sofort einen visuellen Eindruck der ‚Komplexität‘ eines Ausdrucks

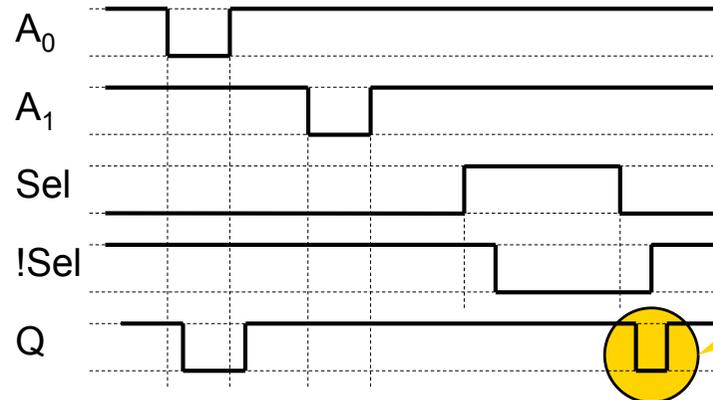
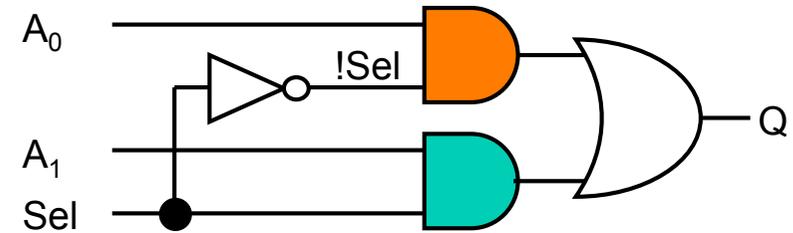
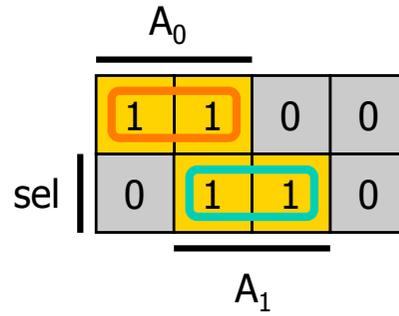
Nachteile:

- KMAPs sind nur für max. 4 Variablen nützlich – in der Praxis oft zu wenig
- Für FPGAs sind kanonische Formen weniger geeignet, da die Hardware anders aussieht
- Minimale kanonische Formen ergeben manchmal Glitches (s. nächste Seite)
- EXORs werden nicht direkt erkannt
- Ebenso werden keine (oft sehr effiziente!) gemischten Gatter implementiert

Nachteil der minimalen Implementation: Glitches

- Klassisches Beispiel: Multiplexer

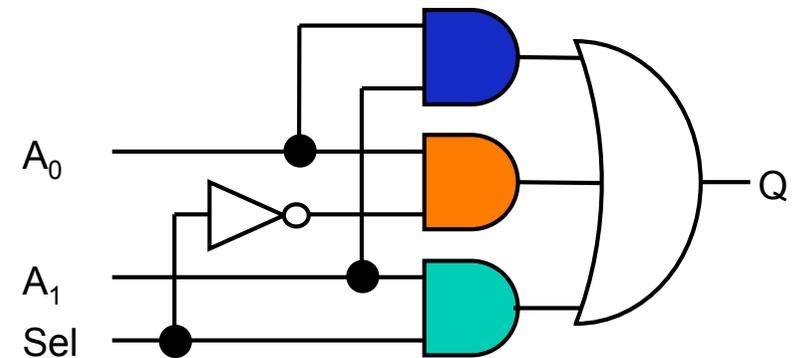
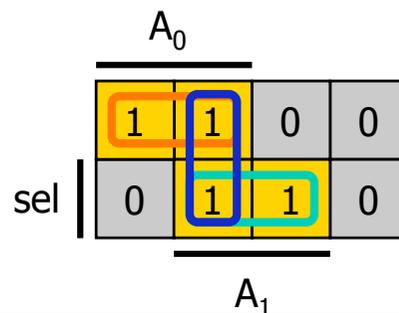
| sel | A_1 | A_0 | Q |
|-----|-------|-------|---|
| 0 | 0 | 0 | 0 |
| 0 | 0 | 1 | 1 |
| 0 | 1 | 0 | 0 |
| 0 | 1 | 1 | 1 |
| 1 | 0 | 0 | 0 |
| 1 | 0 | 1 | 0 |
| 1 | 1 | 0 | 1 |
| 1 | 1 | 1 | 1 |



Realer Signalverlauf mit Verzögerungen

Kurzes Signal (Glitch, Race, Spike) beim Schalten von 1→1 (!). Es entsteht durch die Laufzeit im Inverter

Lösung:
redundanten Term A_0A_1 hinzunehmen



Schlußbemerkungen

- Die vorgestellten Verfahren führen auf Kanonische Darstellungen, die z.B. für PALs interessant sind.
- Aus verschiedenen Gründen (z.B. wegen Glitches) nimmt man manchmal nicht die minimale Form.
- Für FPGAs, Standardzellen und Full-Custom Designs versucht man, die angebotenen Ressourcen (z.B. auch gemischte Gatter) möglichst optimal zu nutzen.
Man nennt diesen Vorgang '**Technology Mapping**'
- Es handelt sich um komplizierte **Optimierungsverfahren**, die die logische Funktion mit den zur Verfügung stehenden Ressourcen implementieren und dabei z.B. die Chipfläche oder die Verzögerung minimieren.
- Will man aus N Eingangsvariablen M Ausgangsvariable erzeugen, so kann man im Prinzip für jede der M Ausgänge das Verfahren wiederholen.
Man kann jedoch viele Ressourcen sparen, wenn man **Zwischenterme** bildet und diese weiterbenutzt.
Diese ‚Multiple Output Minimization‘ (**MOM**) ist in der Praxis sehr wichtig.
Triviales Beispiel: $N=6$, $M=2$, $y_1 = abcde$, $y_2 = abcdf$:

