

Technische Grundlagen der Informatik – Kapitel 1



TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

Prof. Dr. Andreas Koch
Fachbereich Informatik
TU Darmstadt



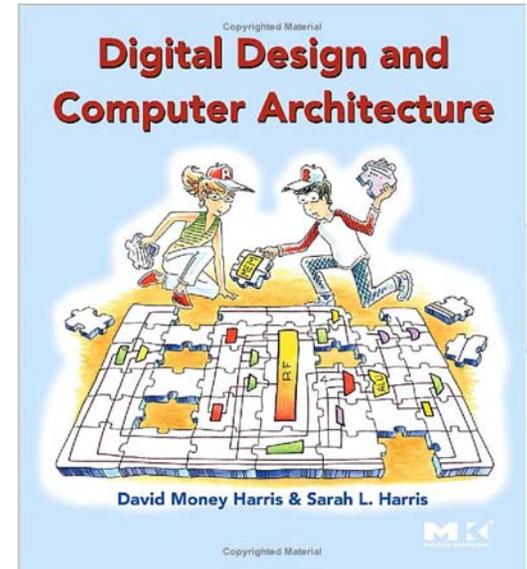
Lehr- und Anschauungsmaterial

- Aus dem Lehrbuch

Digital Design and Computer Architecture

von David M. Harris & Sarah L. Harris

- Diese Folien nach englischen Originalvorlagen erstellt
 - Originale sind © 2007 Elsevier
- Buch wird an Studierende **subventioniert** abgegeben
 - Organisiert durch Fachschaft Informatik
- Mehr **Hintergrundmaterial** auf Web-Seite zu Buch

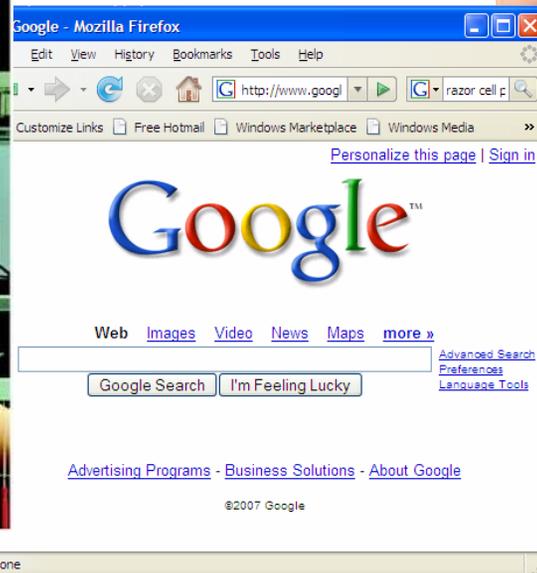
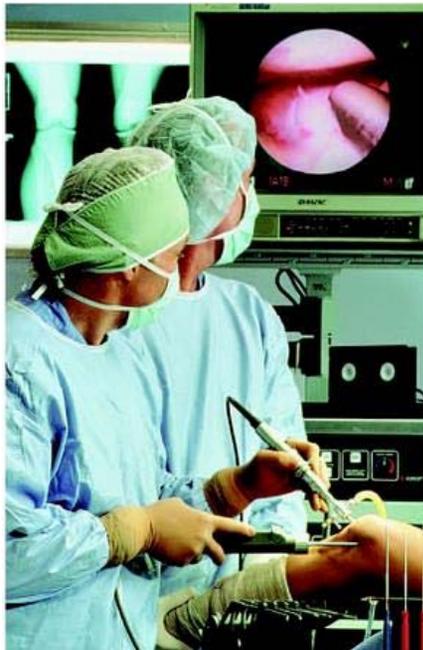


Kapitel 1: Von 0 nach 1



- **Hintergrund**
- **Vorgehensweise**
- **Beherrschen von Komplexität**
- **Die digitale Abstraktion**
- **Zahlensysteme**
- **Logikgatter**
- **Darstellung als elektrische Spannungen**
- **CMOS Transistoren**
- **Elektrische Leistungsaufnahme**

- Mikroprozessoren haben die Welt verändert
 - Handys, Internet, Medizintechnik, Unterhaltung, ...
- Umsatzwachstum in der Halbleiterindustrie von \$21 Milliarden in 1985 auf \$213 Milliarden in 2004



Themen dieser Veranstaltung



TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

- Interner Aufbau und Funktion eines Computers
- Entwurf digitaler Logikschaltungen
- Systematische Fehlersuche in digitalen Logikschaltungen
- Entwurf und Realisierung eines Mikroprozessors

Beherrschen von Komplexität



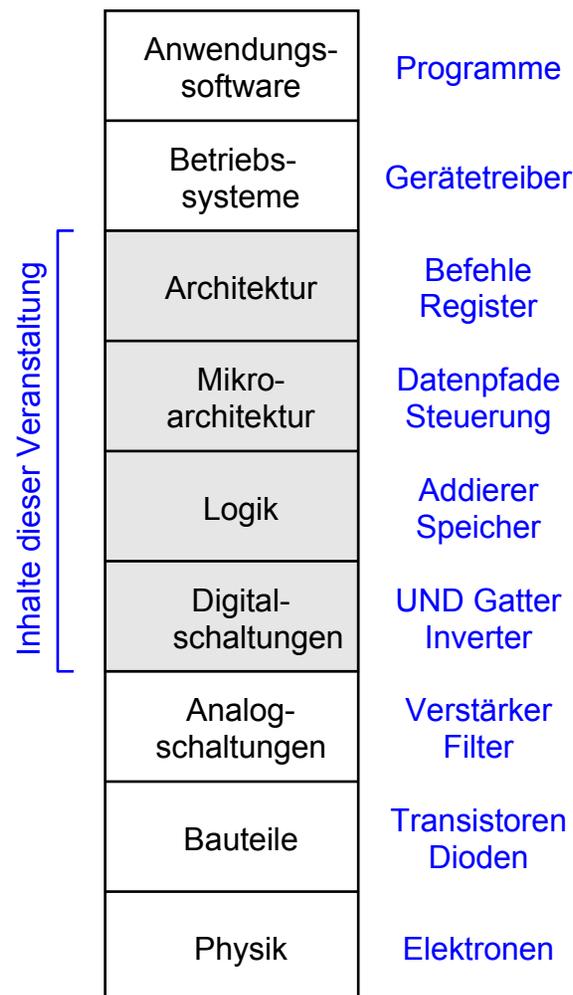
TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

- Abstraktion
- Disziplin
- Wesentliche Techniken (die drei Y's)
 - Hierarchie (*hierarchy*)
 - Modularität (*modularity*)
 - Regularität (*regularity*)

Abstraktion



- Verstecken unnötiger Details
- „unnötig“
 - Für *diese* spezielle Aufgabe unnötig!
- Für alle Aufgaben hilfreich
 - Verstehen der **anliegenden** Abstraktionsebenen



- **Wissentliche Beschränkung der Realisierungsmöglichkeiten**
 - Erlaubt produktivere Arbeit auf **höheren** Entwurfsebenen
- **Beispiel: Digitale Entwurfsdisziplin**
 - Arbeite mit **diskreten** statt mit stetigen Spannungspegeln
 - Digitalschaltungen sind **einfacher** zu entwerfen als analoge
 - Erlaubt den Entwurf komplexerer Schaltungen
 - Digitale Systeme **ersetzen** zunehmend analoge
 - Digitalkamera, digitales Fernsehen, moderne Handys, CD, DVD, ...

Wesentliche Techniken (Die Drei-Y's)



TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

- **Hierarchie**
 - Aufteilen eines Systems in Module und Untermodule
- **Modularität**
 - Wohldefinierte Schnittstellen und Funktionen
- **Regularität**
 - Bevorzuge einheitliche Lösungen für einfachere Wiederverwendbarkeit

Beispiel: Steinschlossgewehr



- Frühes Beispiel für Anwendungen der Drei-Y's
- **Komplexer** Gebrauchsgegenstand
- Entwicklung begann im 16. Jahrhundert
 - Aber noch sehr unzuverlässig
- Höhere Stückzahlen ab dem 17. Jahrhundert
 - Aber alles **Einzelanfertigungen** von Büchsenmachern
- Bis zum 19. Jahrhundert zunehmende Vereinheitlichung



Hierarchie: Zerlegung in Module



Hierarchie: Zerlegung in Untermodule

- Untermodule des Schlosses



Modularität: Schaft und Lauf

- Funktion des **Schafts**
 - Schloss und Lauf stabil zusammenfügen
- Funktion des **Laufes**
 - Projektil während Beschleunigung zu führen und mit Drall zu versehen
- Im Idealfall sind Funktionen **unabhängig** und beeinflussen sich nicht
- **Schnittstelle** zwischen Schaft und Lauf
 - Gemeinsame Haltevorrichtung



Regularität: Austauschbare Teile



- **Gleiche** Schlösser in **unterschiedlichen** Schäften
 - Passender Ausschnitt in Schaft
- **Unterschiedliche** Läufe in **gleichen** Schäften
 - Passende Länge und Haltemechanismus
- Voraussetzung für industrielle **Massenproduktion**

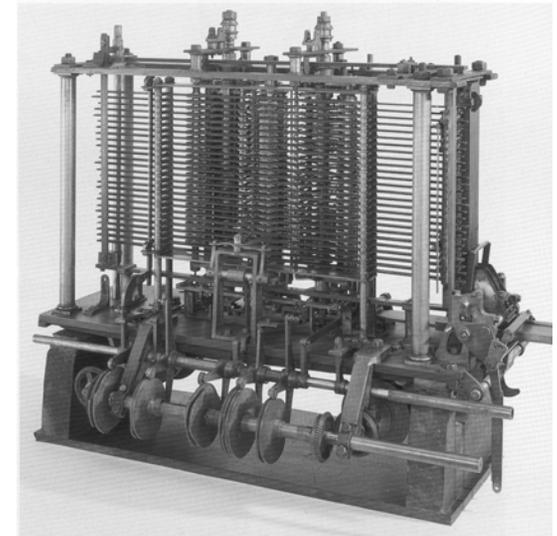


- Die meisten **physikalischen** Größen haben **stetige** Werte
 - Elektrische Spannung auf einem Leiter
 - Frequenz einer Schwingung
 - Position einer Masse
- Berücksichtigen alle Werte der Größe (**unendlich** viele)
- Digitale Abstraktion: Berücksichtigt nur **endlich** viele Werte
 - **Untermenge** aus einem stetigen Wertebereich

Analytische Maschine



- *Analytical engine*
- Entworfen durch **Charles Babbage** von 1834 – 1871
- Erster Digitalrechner
- Aufgebaut als **mechanischer** Rechner
 - Zahnstangen und –räder
 - Stellungen repräsentieren **Ziffern 0-9**
 - Genau 10 Stellungen je Zahnrad
- Babbage verstarb vor Fertigstellung
- Entwurf hätte aber **funktioniert**





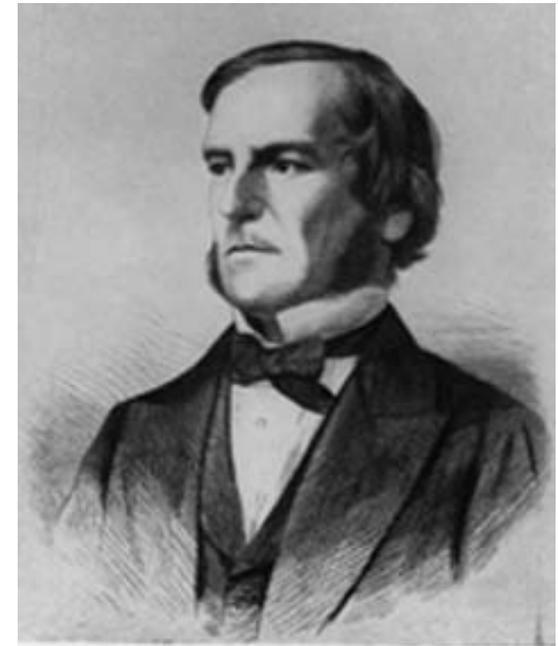
- Digitale Disziplin heute
 - In der Regel Beschränkung auf nur **zwei** unterschiedliche Werte
 - Binärsystem
 - Können unterschiedlich heißen
 - 1, WAHR, TRUE, HIGH, ...
 - 0, FALSCH, FALSE, LOW, ...
- Unterschiedlichste **Darstellungen** der beiden Werte möglich
 - Spannungspegel, Zahnradstellungen, Flüssigkeitsstände, Quantenzustände, ...
- Digitalschaltungen verwenden üblicherweise unterschiedliche **Spannungspegel**
- *Bit* (*Binary digit*): Maßeinheit für Information
 - 1 b = Eine Ja/Nein-Entscheidung

George Boole, 1815 - 1864



TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

- In einfachen Verhältnissen geboren
- Brachte sich **selbst** Mathematik bei
- Später **Professur** am Queen's College in Irland
- Verfasste *An Investigation of the Laws of Thought*
 - 1854
- Einführung **binärer** Variablen
- Einführung der drei grundlegenden **Logikoperationen**
 - UND (*AND*)
 - ODER (*OR*)
 - NICHT (*NOT*)
- Verknüpfen binäre Werte mit binärem Ergebnis



GEORGE BOOLE

Scanned at the American
Institute of Physics

▪ Dezimalzahlen

1's column
10's column
100's column
1000's column

$$5374_{10} =$$

▪ Binärzahlen

1's column
2's column
4's column
8's column

$$1101_2 =$$

▪ Dezimalzahlen

1's column
10's column
100's column
1000's column

$$5374_{10} = 5 \times 10^3 + 3 \times 10^2 + 7 \times 10^1 + 4 \times 10^0$$

five thousands three hundreds seven tens four ones

▪ Binärzahlen

1's column
2's column
4's column
8's column

$$1101_2 = 1 \times 2^3 + 1 \times 2^2 + 0 \times 2^1 + 1 \times 2^0 = 13_{10}$$

one eight one four no two one one

Zweierpotenzen



■ $2^0 =$

■ $2^1 =$

■ $2^2 =$

■ $2^3 =$

■ $2^4 =$

■ $2^5 =$

■ $2^6 =$

■ $2^7 =$

■ $2^8 =$

■ $2^9 =$

■ $2^{10} =$

■ $2^{11} =$

■ $2^{12} =$

■ $2^{13} =$

■ $2^{14} =$

■ $2^{15} =$

Zweierpotenzen



- $2^0 = 1$
 - $2^1 = 2$
 - $2^2 = 4$
 - $2^3 = 8$
 - $2^4 = 16$
 - $2^5 = 32$
 - $2^6 = 64$
 - $2^7 = 128$
 - $2^8 = 256$
 - $2^9 = 512$
 - $2^{10} = 1024$
 - $2^{11} = 2048$
 - $2^{12} = 4096$
 - $2^{13} = 8192$
 - $2^{14} = 16384$
 - $2^{15} = 32768$
- Sehr nützlich, wenigstens die ersten 10 im **Kopf** zu haben



- **Binär** nach **dezimal** umrechnen:
 - Wandele 10011_2 ins Dezimalsystem um

- **Dezimal** nach **binär** umrechnen
 - Wandele 47_{10} ins Binärsystem um



- **Binär nach dezimal** umrechnen:
 - Wandele 10011_2 ins Dezimalsystem um
 - **$16 \times 1 + 8 \times 0 + 4 \times 0 + 2 \times 1 + 1 \times 1 = 19_{10}$**
- **Dezimal nach binär** umrechnen
 - Wandele 47_{10} ins Binärsystem um
 - **$32 \times 1 + 16 \times 0 + 8 \times 1 + 4 \times 1 + 2 \times 1 + 1 \times 1 = 101111_2$**
 - Auf zwei Arten möglich
 - Jeweils nach größter noch passender Zweierpotenz suchen
 - Durch immer größer werdende Zweierpotenzen dividieren



Binärzahlen und Wertebereiche

- N -stellige Dezimalzahl
 - Wie viele verschiedene Werte? 10^N
 - Wertebereich? $[0, 10^N - 1]$
 - Beispiel: 3-stellige Dezimalzahl:
 - $10^3 = 1000$ mögliche Werte
 - Wertebereich: $[0, 999]$
- N -bit Binärzahl
 - Wie viele verschiedene Werte? 2^N
 - Wertebereich : $[0, 2^N - 1]$
 - Beispiel : 3-bit Binärzahl
 - $2^3 = 8$ mögliche Werte
 - Wertebereich : $[0, 7] = [000_2, 111_2]$

Hexadezimale Zahlen



Hex-Ziffer	Entspricht Dezimal	Entspricht Binär
0	0	
1	1	
2	2	
3	3	
4	4	
5	5	
6	6	
7	7	
8	8	
9	9	
A	10	
B	11	
C	12	
D	13	
E	14	
F	15	

Hexadezimale Zahlen



Hex-Ziffer	Entspricht Dezimal	Entspricht Binär
0	0	0000
1	1	0001
2	2	0010
3	3	0011
4	4	0100
5	5	0101
6	6	0110
7	7	0111
8	8	1000
9	9	1001
A	10	1010
B	11	1011
C	12	1100
D	13	1101
E	14	1110
F	15	1111

Hexadezimalzahlen



TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

- Schreibweise zur Basis 16
- Kürzere Darstellung für lange Binärzahlen

Umwandeln von Hexadezimaldarstellung



TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

- Umwandeln von **hexadezimal** nach **binär**:
 - Wandele $4AF_{16}$ (auch geschrieben als $0x4AF$) nach binär

- Umwandeln von **hexadezimal** nach **dezimal**:
 - Wandele $0x4AF$ nach dezimal

Umwandeln von Hexadezimaldarstellung



- Umwandeln von **hexadezimal** nach **binär**:
 - Wandele $4AF_{16}$ (auch geschrieben als $0x4AF$) nach binär
 - $0100\ 1010\ 1111_2$
- Umwandeln von **hexadezimal** nach **dezimal**:
 - Wandele $0x4AF$ nach dezimal
 - $16^2 \times 4 + 16^1 \times 10 + 16^0 \times 15 = 1199_{10}$

Bits, Bytes, Nibbles...



- Bits (Einheit b)
 - Höchstwertiges Bit (msb)
 - Niedrigstwertiges Bit (lsb)
- Bytes (Einheit B) & Nibbles
- Bytes
 - Höchstwertiges Byte (MSB)
 - Niedrigstwertiges Byte (LSB)

10010110
└─┬─┘ └─┬─┘
most least
significant significant
bit bit

byte
┌───────────┐
10010110
└─────────┘
nibble

CEBF9AD7
└─┬─┘ └─┬─┘
most least
significant significant
byte byte

Zweierpotenzen und Präfixe



- $2^{10} = 1$ Kilo (K) ≈ 1000 (1024)
- $2^{20} = 1$ Mega (M) ≈ 1 Million (1,048,576)
- $2^{30} = 1$ Giga (G) ≈ 1 Milliarde (1,073,741,824)

- Beispiele
 - 4 GB: Maximal adressierbare Speichergröße für 32b-Prozessoren
 - 16M x 32b: erste GDDR5-Speicherchips für Grafikkarten

- Vorsicht Falle:
 - Deutsch $10^9=1$ Milliarde
 - US English $10^9=1$ *billion*

Zweierpotenzen schnell schätzen



- Was ist der Wert von 2^{24} ?
- Wie viele verschiedene Werte kann eine 32b Variable annehmen?

Zweierpotenzen schnell schätzen



- Was ist der Wert von 2^{24} ?

$$2^4 \times 2^{20} \approx 16 \text{ Millionen}$$

- Wie viele verschiedene Werte kann eine 32b Variable annehmen?

$$2^2 \times 2^{30} \approx 4 \text{ Milliarden}$$

Addition



- Dezimal

$$\begin{array}{r} 11 \leftarrow \text{Überträge} \\ 3734 \\ + 5168 \\ \hline 8902 \end{array}$$

- Binär

$$\begin{array}{r} 11 \leftarrow \text{Überträge} \\ 1011 \\ + 0011 \\ \hline 1110 \end{array}$$

Beispiele für Addition von Binärzahlen



- Addiere die 4-bit Binärzahlen

$$\begin{array}{r} 1001 \\ + 0101 \\ \hline \end{array}$$

- Addiere die 4-bit Binärzahlen

$$\begin{array}{r} 1011 \\ + 0110 \\ \hline \end{array}$$

Beispiele für Addition von Binärzahlen



- Addiere die 4-bit Binärzahlen

$$\begin{array}{r} 1 \\ 1001 \\ + 0101 \\ \hline 1110 \end{array}$$

- Addiere die 4-bit Binärzahlen

$$\begin{array}{r} 111 \\ 1011 \\ + 0110 \\ \hline 10001 \end{array}$$

Überlauf!

- Digitale Systeme arbeiten mit einer **festen** Anzahl an Bits
 - In der Regel, es gibt aber durchaus Ausnahmen!
- Eine Addition **läuft über**, wenn ihr Ergebnis nicht mehr in die verfügbare Anzahl von Bits hineinpasst
- Beispiel: $11+6$, gerechnet mit 4b Breite

Vorzeichenbehaftete Binärzahlen



- Darstellung als Vorzeichen und Betrag
- Zweierkomplement

Darstellung als Vorzeichen und Betrag



- 1 **Vorzeichenbit**, $N-1$ Bits für **Betrag**

$$A : \{a_{N-1}, a_{N-2}, \dots, a_2, a_1, a_0\}$$

- Vorzeichenbit ist **höchstwertiges** Bit (msb)
 - Positive Zahl: Vorzeichenbit = 0
 - Negative Zahl: Vorzeichenbit = 1

$$A = (-1)^{a_{n-1}} \sum_{i=0}^{n-2} a_i 2^i$$

- Beispiel: 4-bit Vorzeichen/Betrag-Darstellung von ± 6 :

$$+6 =$$

$$-6 =$$

- Wertebereich einer Zahl in Vorzeichen/Betrag-Darstellung :

Darstellung als Vorzeichen und Betrag



- 1 Vorzeichenbit, $N-1$ Bits für Betrag

$$A : \{a_{N-1}, a_{N-2}, \dots, a_2, a_1, a_0\}$$

- Vorzeichenbit ist höchstwertiges Bit (msb)

$$A = (-1)^{a_{n-1}} \sum_{i=0}^{n-2} a_i 2^i$$

- Positive Zahl: Vorzeichenbit = 0
- Negative Zahl: Vorzeichenbit = 1

- Beispiel: 4-bit Vorzeichen/Betrag-Darstellung von ± 6 :

$$+6 = \mathbf{0110}$$

$$-6 = \mathbf{1110}$$

- Wertebereich einer Zahl in Vorzeichen/Betrag-Darstellung :

$$\mathbf{[-(2^{N-1}-1), 2^{N-1}-1]}$$

Darstellung als Vorzeichen/Betrag: Probleme



- Addition schlägt **fehl**
 - Beispiel: $-6 + 6$:

$$\begin{array}{r} 1110 \\ + 0110 \\ \hline 10100 \text{ (falsch!)} \end{array}$$

- **Zwei** Darstellungen für Null (± 0):

$$\begin{array}{ll} 1000 & (-0) \\ 0000 & (+0) \end{array}$$

Zahldarstellung im Zweierkomplement



TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

- **Behebt** Probleme der Vorzeichen/Betrag-Darstellung
 - Addition liefert wieder **korrekte** Ergebnisse
 - Nur **eine** Darstellung für Null

Zahldarstellung im Zweierkomplement



- Wie **vorzeichenlose** Binärdarstellung, aber ...
 - msb hat nun einen Wert von -2^{N-1}

$$A = a_{n-1} \left(-2^{n-1} \right) + \sum_{i=0}^{n-2} a_i 2^i$$

- **Größte** positive 4b Zahl :
- **Kleinste** negative 4b Zahl :
- msb gibt immer noch das **Vorzeichen** an
 - 1=negativ, 0=positiv
- **Wertebereich** einer N -bit Zweierkomplementzahl:

Zahldarstellung im Zweierkomplement



- Wie **vorzeichenlose** Binärdarstellung, aber ...
 - msb hat nun einen Wert von -2^{N-1}

$$A = a_{n-1} \left(-2^{n-1} \right) + \sum_{i=0}^{n-2} a_i 2^i$$

- **Größte** positive 4b Zahl : **0111** = $2^2 + 2^1 + 2^0 = 7$
- **Kleinste** negative 4b Zahl : **1000** = $-2^3 = -8$
- msb gibt immer noch das **Vorzeichen** an
 - 1=negativ, 0=positiv
- **Wertebereich** einer N -bit Zweierkomplementzahl:
 $[-(2^{N-1}), 2^{N-1}-1]$



Darstellung im Zweierkomplement

- Annahme: Umzuwandelnde Zahlen liegen im Wertebereich
 - N bit breites Zweierkomplement
 - Stelle Wert k im Zweierkomplement z dar
- Positive Zahlen $k \geq 0$
 - Normale Binärdarstellung, restliche Bits bis einschließlich **msb** mit 0 auffüllen
 - Beispiel: $N = 5b$, $k = 3_{10} \rightarrow z = 00011$
- Negative Zahlen $k < 0$
 - **msb** auf 1 setzen, Wert soweit ist nun -2^{N-1}
 - Nun muss aufaddiert werden, bis gewünschter Zielwert k erreicht
 - Differenz $d = 2^{N-1} + k$, diese binär in untere Bits eintragen (Beginn bei lsb)
 - Beispiel: $N = 5b$, $k = -3_{10} \rightarrow d = 2^4 - 3 = 16 - 3 = 13 \rightarrow z = 11101$

Zweierkomplement arithmetisch bilden



- In beide Richtungen anwendbar
 - Vorzeichenwechsel: $k \rightarrow -k$
- Algorithmus
 1. Alle Bits invertieren ($0 \rightarrow 1$, $1 \rightarrow 0$)
 2. Dann 1 addieren
- Beispiel: Vorzeichenwechsel von $3_{10} = 00011_2$
- Beispiel: Vorzeichenwechsel von $-3_{10} = 11101_2$

Zweierkomplement arithmetisch bilden



- In beide Richtungen anwendbar
 - Vorzeichenwechsel: $k \rightarrow -k$
- Algorithmus
 1. Alle Bits invertieren ($0 \rightarrow 1$, $1 \rightarrow 0$)
 2. Dann 1 addieren
- Beispiel: Vorzeichenwechsel von $3_{10} = 00011_2$
1. 11100_2 , 2. $11101_2 = -3_{10}$
- Beispiel: Vorzeichenwechsel von $-3_{10} = 11101_2$
1. 00010_2 , 2. $00011_2 = 3_{10}$

Weitere Beispiele Zweierkomplement



- Bestimme Zweierkomplement von $6_{10} = 0110_2$
- Was ist der Dezimalwert der Zweierkomplementzahl 1001_2 ?

Weitere Beispiele Zweierkomplement



- Bestimme Zweierkomplement von $6_{10} = 0110_2$

1. 1001
2. $+ 1$

$$1010_2 = -6_{10}$$

- Was ist der Dezimalwert der Zweierkomplementzahl 1001_2 ?

1. 0110
2. $+ 1$

$$0111_2 = 7_{10}, \text{ msb war vorher 1 also negativ: } 1001_2 = -7_{10}$$

Addition im Zweierkomplement



- Addiere $6 + (-6)$

$$\begin{array}{r} 0110 \\ + 1010 \\ \hline \end{array}$$

- Addiere $-2 + 3$

$$\begin{array}{r} 1110 \\ + 0011 \\ \hline \end{array}$$

Addition im Zweierkomplement



- Addiere $6 + (-6)$

$$\begin{array}{r} 111 \\ 0110 \\ + 1010 \\ \hline 10000 \end{array}$$

- Addiere $-2 + 3$

$$\begin{array}{r} 111 \\ 1110 \\ + 0011 \\ \hline 10001 \end{array}$$

Überlauf:

Ignorieren, wenn
Positive und negative
Zahlen gleicher
Bitbreite addiert
werden

Erweitern von Zahlen auf höhere Bitbreite



- Verknüpfen von Zahlen **unterschiedlicher** Bitbreite?
- Anzahl Bits N der **schmaleren** Zahl erhöhen auf Breite M der anderen Zahl
- Zwei Möglichkeiten
 - Auffüllen mit führenden **Nullen** (*zero extension*)
 - Auffüllen mit dem bisherigen **Vorzeichen** (*sign extension*)

Erweitern durch Auffüllen mit Vorzeichenbit



- Vorzeichenbit nach **links** kopieren bis gewünschte Breite erreicht
- Zahlenwert bleibt **unverändert**
 - Auch bei negativen Zahlen!
- **Beispiel 1:**
 - 4-bit Darstellung von 3 = 0011
 - 8-bit aufgefüllt durch Vorzeichen: 00000011
- **Beispiel 2:**
 - 4-bit Darstellung von -5 = 1011
 - 8-bit aufgefüllt durch Vorzeichen : 11111011

Erweitern durch Auffüllen mit Nullbits



- Nullen nach **links** anhängen bis gewünschte Breite erreicht
- **Zerstört** Wert von negativen Zahlen
 - Positive Zahlen bleiben **unverändert**
- **Beispiel 1:**
 - 4-bit Wert = $0011_2 = 3_{10}$
 - 8-bit durch Auffüllen mit Nullbits: $00000011 = 3_{10}$
- **Beispiel 2:**
 - 4-bit Wert = $1011 = -5_{10}$
 - 8-bit durch Auffüllen mit Nullbits : $00001011 = 11_{10}$, falsch!

Vergleich der Zahlensysteme



Zahlensystem	Wertebereich
Vorzeichenlos	$[0, 2^N-1]$
Vorzeichen/Betrag	$[-(2^{N-1}-1), 2^{N-1}-1]$
Zweierkomplement	$[-2^{N-1}, 2^{N-1}-1]$

Beispiel 4-bit breite Darstellung:



Vorzeichenlos

0000 0001 0010 0011 0100 0101 0110 0111 1000 1001 1010 1011 1100 1101 1110 1111

1000 1001 1010 1011 1100 1101 1110 1111 0000 0001 0010 0011 0100 0101 0110 0111

Zweierkomplement

1111 1110 1101 1100 1011 1010 1001 $\begin{matrix} 0000 \\ 1000 \end{matrix}$ 0001 0010 0011 0100 0101 0110 0111

Vorzeichen/Betrag

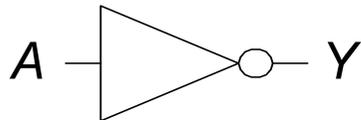


- Berechnen **logische** Funktionen:
 - Inversion (NICHT), UND, ODER, ...
 - NOT, AND, OR, NAND, NOR, ...
- **Ein** Eingang:
 - NOT Gatter, Puffer (*buffer*)
- **Zwei** Eingänge:
 - AND, OR, XOR, NAND, NOR, XNOR
- **Viele** Eingänge

Logikgatter mit einem Eingang



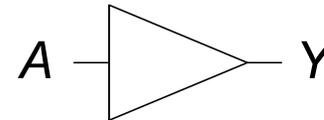
NOT



$$Y = \overline{A}$$

A	Y
0	1
1	0

BUF



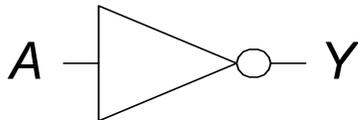
$$Y = A$$

A	Y
0	0
1	1

Logikgatter mit einem Eingang



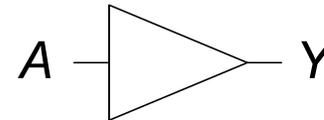
NOT



$$Y = \overline{A}$$

A	Y
0	1
1	0

BUF



$$Y = A$$

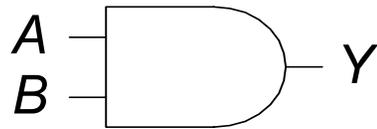
A	Y
0	0
1	1

Alternative Schreibweisen

$Y = !A$, $Y = \sim A$, $Y = \neg A$, $Y = A'$

Logikgatter mit zwei Eingängen

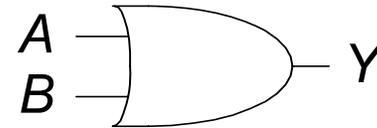
AND



$$Y = AB$$

A	B	Y
0	0	
0	1	
1	0	
1	1	

OR

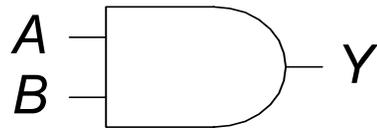


$$Y = A + B$$

A	B	Y
0	0	
0	1	
1	0	
1	1	

Logikgatter mit zwei Eingängen

AND



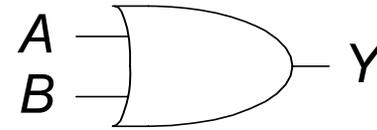
$$Y = AB$$

A	B	Y
0	0	0
0	1	0
1	0	0
1	1	1

Alternative Schreibweisen

$$Y = A \& B, Y = A * B, Y = A \cap B$$

OR



$$Y = A + B$$

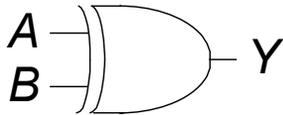
A	B	Y
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	1

Alternative Schreibweisen

$$Y = A | B, Y = A \cup B$$

Weitere Logikgatter mit zwei Eingängen

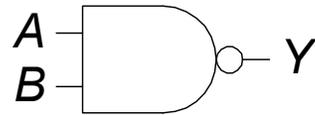
XOR



$$Y = A \oplus B$$

A	B	Y
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	0

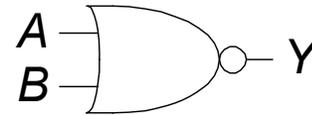
NAND



$$Y = \overline{AB}$$

A	B	Y
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0

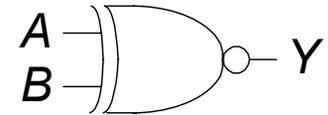
NOR



$$Y = \overline{A + B}$$

A	B	Y
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

XNOR

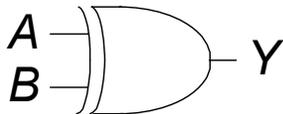


$$Y = \overline{A \oplus B}$$

A	B	Y
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	1

Weitere Logikgatter mit zwei Eingängen

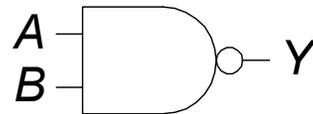
XOR



$$Y = A \oplus B$$

A	B	Y
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	0

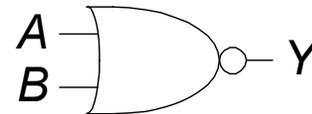
NAND



$$Y = \overline{AB}$$

A	B	Y
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0

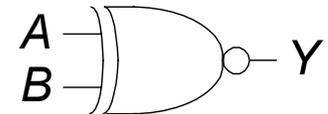
NOR



$$Y = \overline{A + B}$$

A	B	Y
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

XNOR



$$Y = \overline{A \oplus B}$$

A	B	Y
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	1

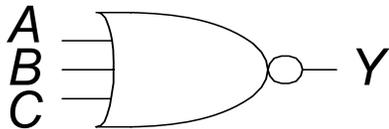
Alternative
Schreibweise

$$Y = A \wedge B$$

Logikgatter mit mehr als zwei Eingängen



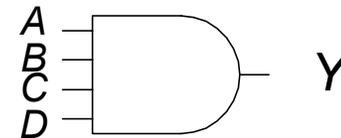
NOR3



$$Y = \overline{A+B+C}$$

A	B	C	Y
0	0	0	
0	0	1	
0	1	0	
0	1	1	
1	0	0	
1	0	1	
1	1	0	
1	1	1	

AND4

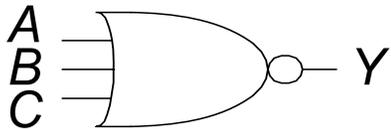


$$Y = ABCD$$

A	B	C	Y
0	0	0	
0	0	1	
0	1	0	
0	1	1	
1	0	0	
1	0	1	
1	1	0	
1	1	1	

Logikgatter mit mehr als zwei Eingängen

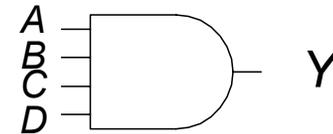
NOR3



$$Y = \overline{A+B+C}$$

A	B	C	Y
0	0	0	1
0	0	1	0
0	1	0	0
0	1	1	0
1	0	0	0
1	0	1	0
1	1	0	0
1	1	1	0

AND4



$$Y = ABCD$$

A	B	C	Y
0	0	0	0
0	0	1	0
0	1	0	0
0	1	1	0
1	0	0	0
1	0	1	0
1	1	0	0
1	1	1	1

XOR mit mehreren Eingängen



- Paritätsfunktion
 - Erkennt **gerade** oder **ungerade** Anzahl von Eingängen mit Wert 1
- XOR
 - **Ungerade** Paritätsfunktion
 - Liefert 1 am Ausgang, wenn **ungerade** Anzahl von Eingängen den Wert 1 haben



- Definiere **Spannungspegel** für die Werte 0 und 1
 - Logikpegel (*logic levels*)
- Beispiel:
 - 0 Volt (Erde, **ground**) entspricht Binärwert 0
 - 5 Volt (Versorgungsspannung, V_{DD}) entspricht Binärwert 1
- Probleme
 - Wofür steht **4,99 V**? Den Wert 0 oder 1?
 - Wofür steht **3,2V**?
- Reale Schaltungen haben **keine** ganz exakten Spannungspegel
 - Teils sogar Umgebungsabhängig (Temperatur, Einstreuen, ...)
 - Solche Spannungsschwankungen werden **Rauschen** genannt



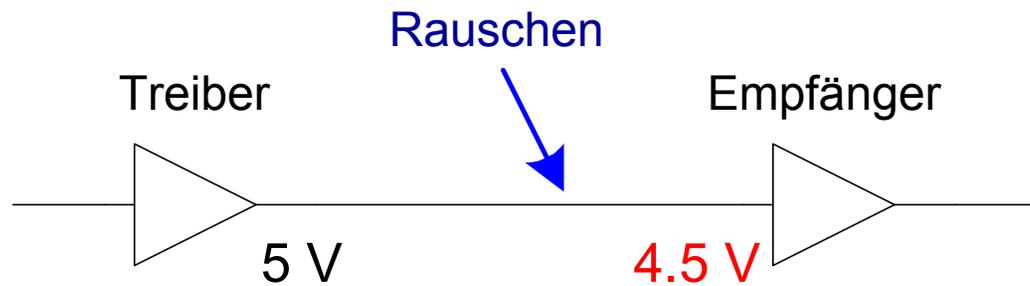
Was ist Rauschen?

▪ Jede Störung der Nutzsignale

- Unerwünschte Widerstände, Kapazitäten und Induktivitäten
- Instabile Betriebsspannung
- Übersprechen von benachbarten Leitungen
- ...

▪ Beispiel

- Gatter gibt 5V aus (Treiber, *driver*)
- Lange Leitung hat hohen Widerstand (Spannungsabfall 0,5V)
- Am Empfänger (*receiver*) kommen nur 4,5V an





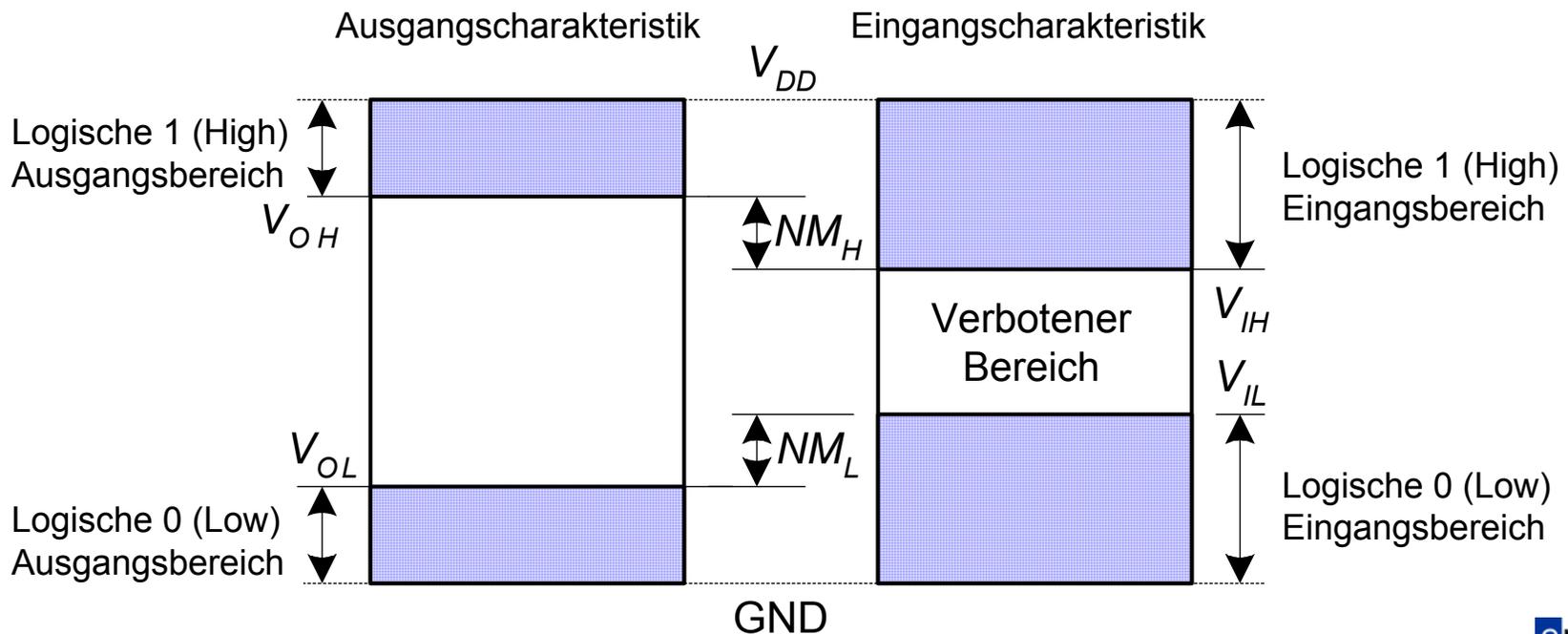
- Lösung
 - Statt **einzelner Spannungspegel** für 0 und 1 ...
 - ... verwende **Bereiche** von Spannungspegeln für 0 und 1

- Steigere Robustheit durch **unterschiedliche** Bereiche für
 - Eingänge
 - Ausgänge

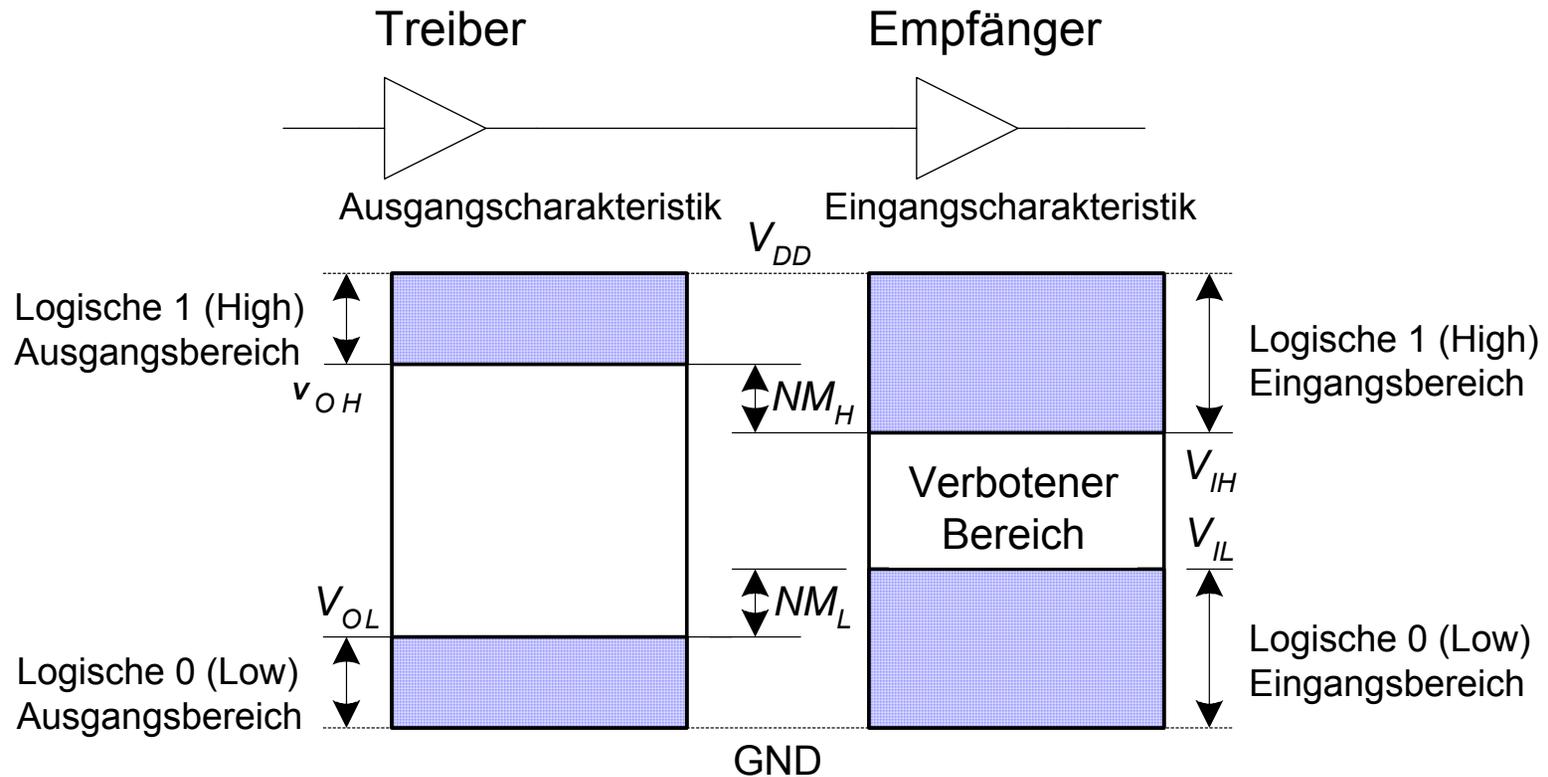


- Jedes Schaltungselement muss bei **Eingabe** gültiger Logikpegel auch am **Ausgang** einen gültigen Logikpegel liefern
- Verwende nur **einen Satz** Spannungsbereiche für Logikpegel in gesamter Schaltung
 - Wird manchmal bewusst missachtet
 - Optimierung von Platz, Geschwindigkeit, Energiebedarf, Kosten, ...
 - ... bedarf aber großer **Vorsicht**

Logikpegel



Störabstand (*noise margin*)

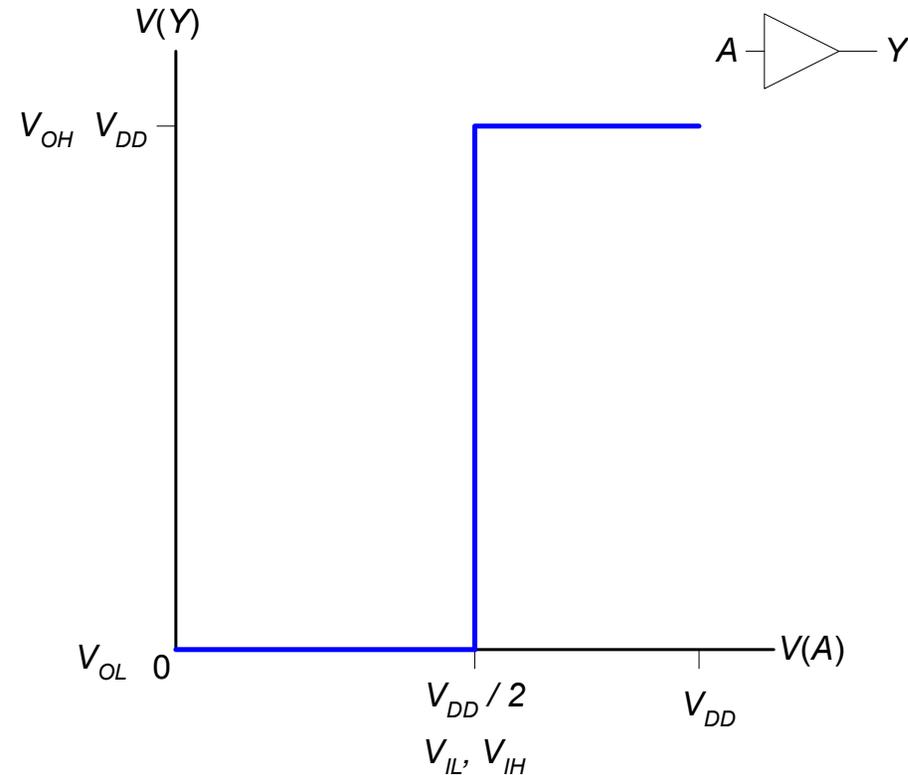


$$NM_H = V_{OH} - V_{IH}$$

$$NM_L = V_{IL} - V_{OL}$$

Gleichstrom-Transferkurve (*DC transfer characteristics*)

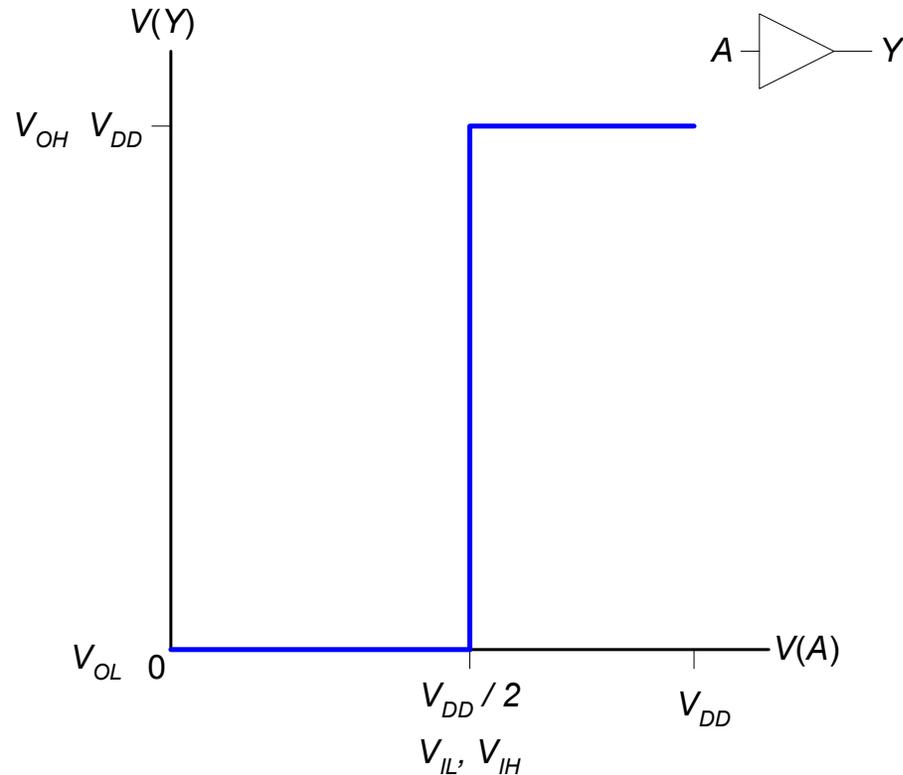
Idealer Buffer:



$$NM_H = NM_L = V_{DD}/2$$

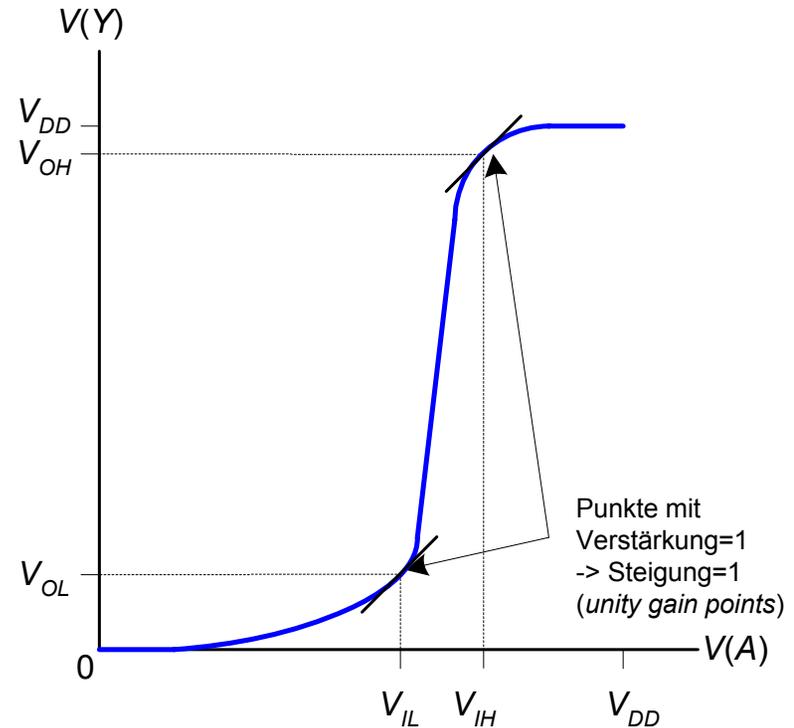
Gleichstrom-Transferkurve (DC transfer characteristics)

Idealer Buffer:



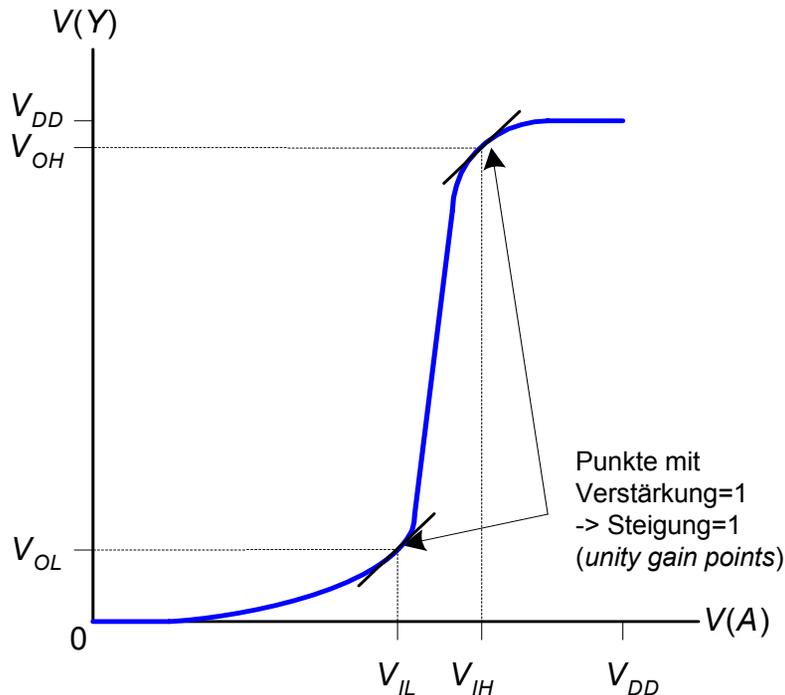
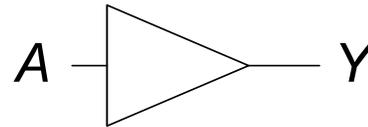
$$NM_H = NM_L = V_{DD}/2$$

Realer Buffer:

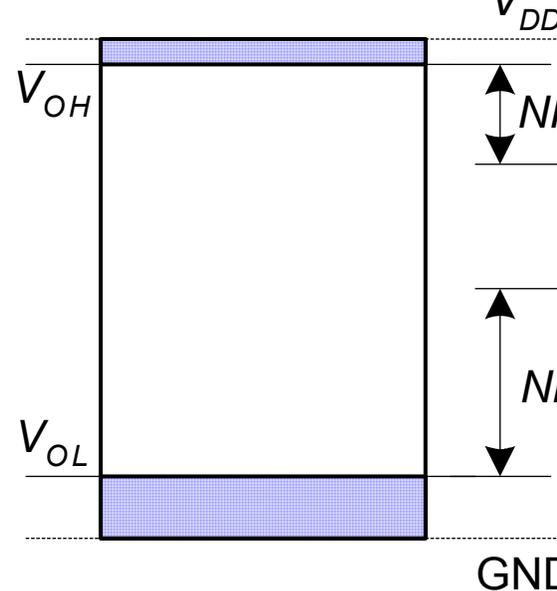


$$NM_H, NM_L < V_{DD}/2$$

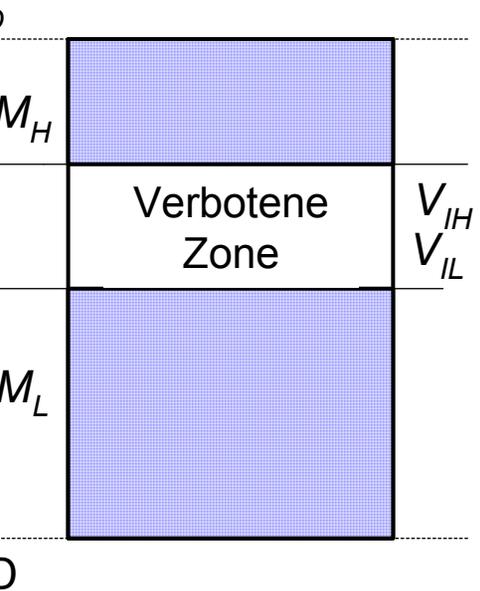
Gleichstrom-Transferkurve



Ausgangscharakteristik



Eingangscharakteristik



Absenken der Versorgungsspannung V_{DD}

- **Versorgungsspannung** in den 70er-80er Jahren: $V_{DD} = 5\text{ V}$
- Verbesserte Chip-Fertigungstechnologie erforderten **Absenkung** von V_{DD}
 - Hohe Spannungen würden nun sehr kleine Transistoren **beschädigen**
 - **Energiebedarf** reduzieren
- 3.3 V, 2.5 V, 1.8 V, 1.5 V, 1.2 V, 1.0 V, ...
- Vorsicht beim Verbinden von Chips mit **unterschiedlichen** Versorgungsspannungen!



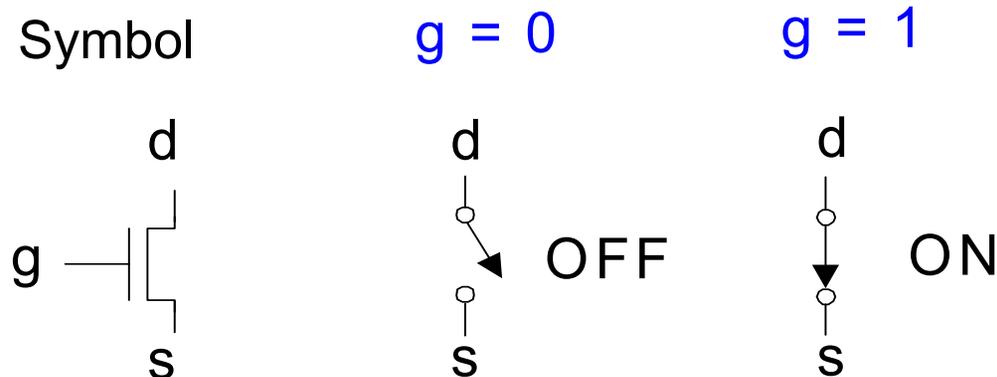
Beispiele für Logikfamilien



- Bausteine mit **kompatiblen** Spannungspegeln

Logikfamilie	V_{DD}	V_{IL}	V_{IH}	V_{OL}	V_{OH}
TTL	5 (4.75 - 5.25)	0.8	2.0	0.4	2.4
CMOS	5 (4.5 - 6)	1.35	3.15	0.33	3.84
LVTTL	3.3 (3 - 3.6)	0.8	2.0	0.4	2.4
LVC MOS	3.3 (3 - 3.6)	0.9	1.8	0.36	2.7

- Logikgatter werden üblicherweise aus **Transistoren** aufgebaut
 - Heute überwiegend **Feldeffekttransistoren** (FET)
 - Weiteres bezieht sich implizit auf **FETs**, nicht Bipolartransistoren
- Transistoren sind spannungsgesteuerter **Schalter**
 - Zwei Anschlüsse werden abhängig von Spannung an einem dritten **geschaltet**
 - Verbunden oder getrennt
 - **Beispiel**: Verbindung zwischen d,s verbunden wenn $g=1$, getrennt wenn $g=0$

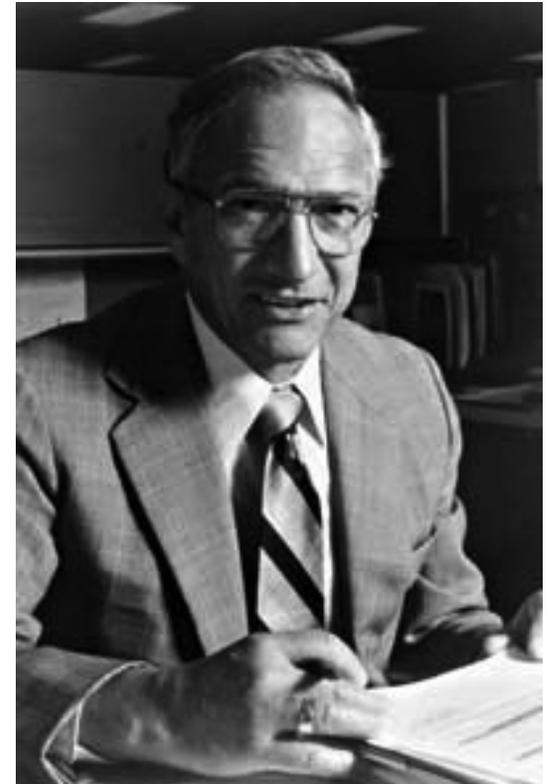


Robert Noyce, 1927 - 1990

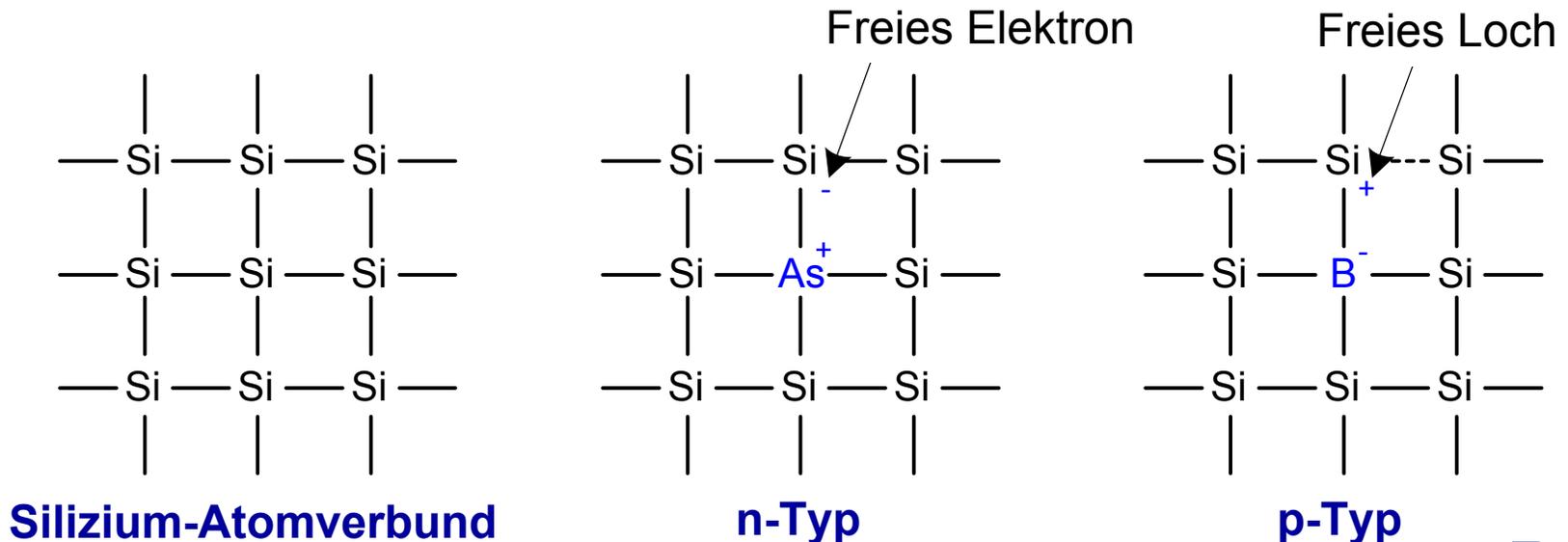


TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

- Spitzname “Bürgermeister von Silicon Valley”
- Mitgründer von Fairchild Semiconductor in 1957
- Mitgründer von Intel in 1968
- Miterfinder der integrierten Schaltung



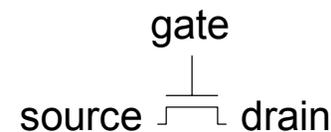
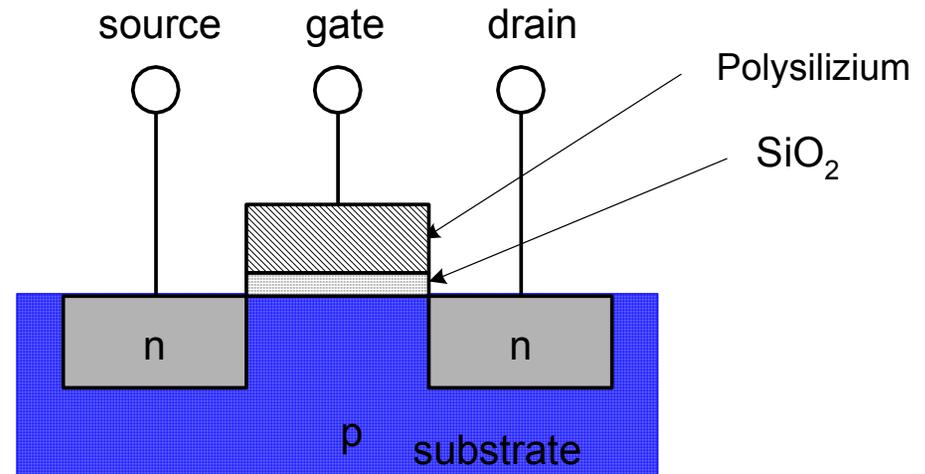
- Transistoren werden üblicherweise aus **Silizium** (Si, Gruppe IV) gefertigt
- Reines Silizium ist ein **schlechter** Leiter (keine freien Ladungsträger)
- Dotiertes Silizium ist ein **guter** Leiter (freie Ladungsträger)
 - n-Typ (freie **negative** Ladungsträger, Elektronen, dotiert mit Arsen, Gruppe V)
 - p-Typ (freie **positive** Ladungsträger, Löcher, dotiert mit Bor, Gruppe III)



MOS Feldeffekttransistoren (MOSFETs)



- Metalloxid-Silizium (MOS) Transistoren
 - Polysilizium (früher **Metallschicht**) Gate
 - **Oxid** (Siliziumdioxid = Glas) als Isolator
 - Dotiertes Silizium

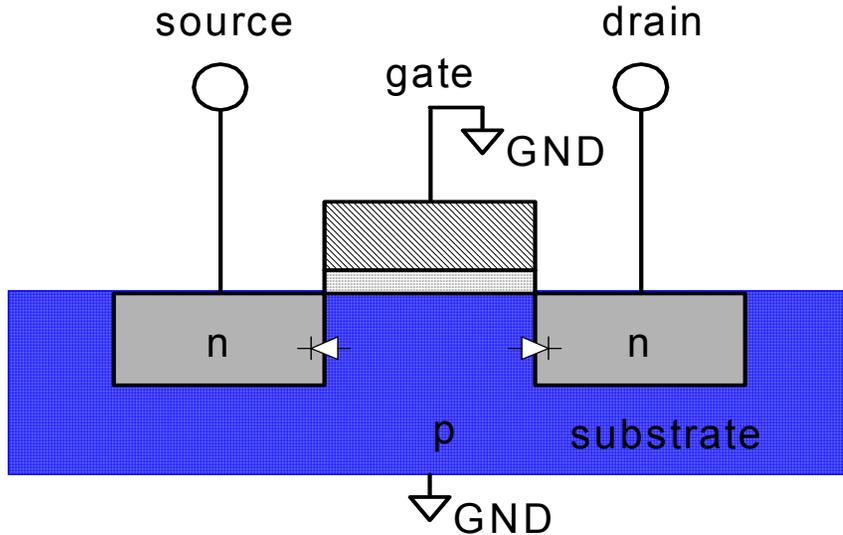


nMOS

Transistor: nMOS

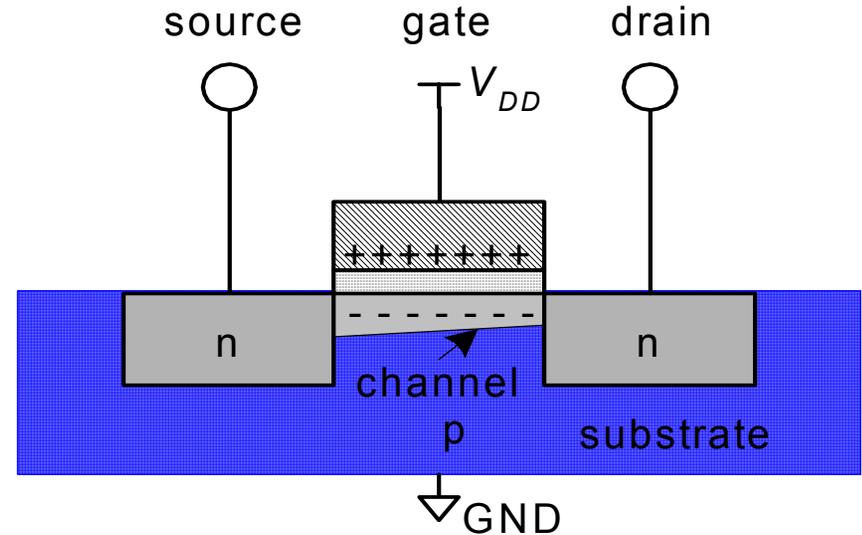
Gate = 0, ausgeschaltet

- keine Verbindung zwischen Source und Drain



Gate = 1, eingeschaltet

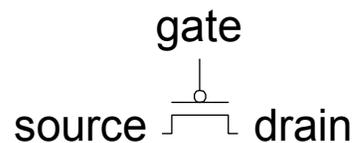
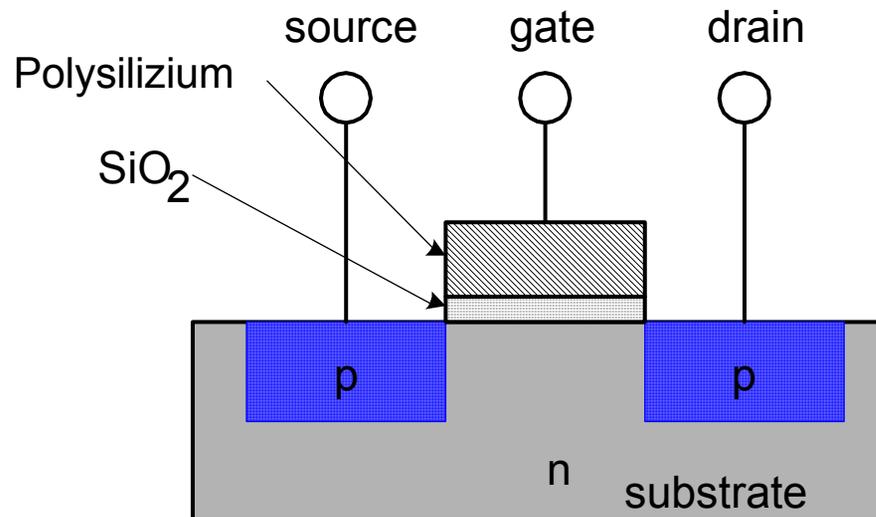
- leitfähiger Kanal zwischen Source und Drain)



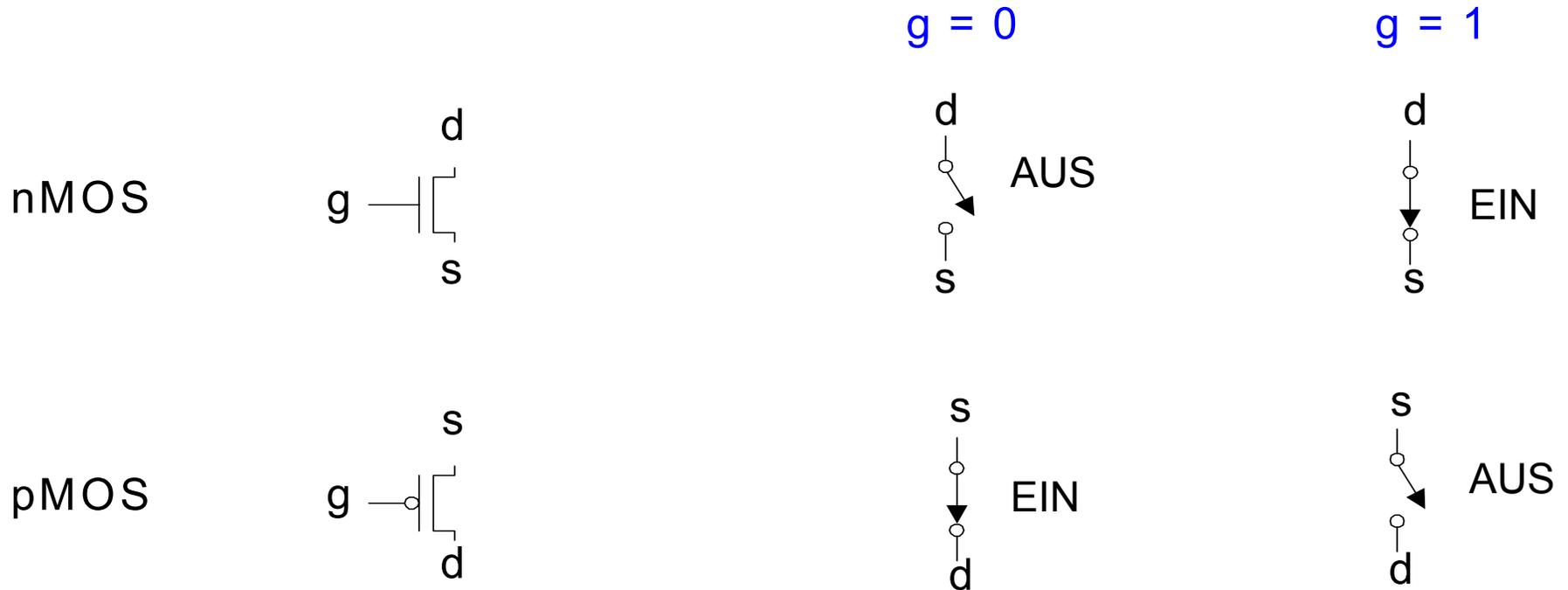
Transistor: pMOS



- Verhalten von pMOS Transistor ist genau umgekehrt
 - EIN wenn Gate = 0
 - AUS wenn Gate = 1



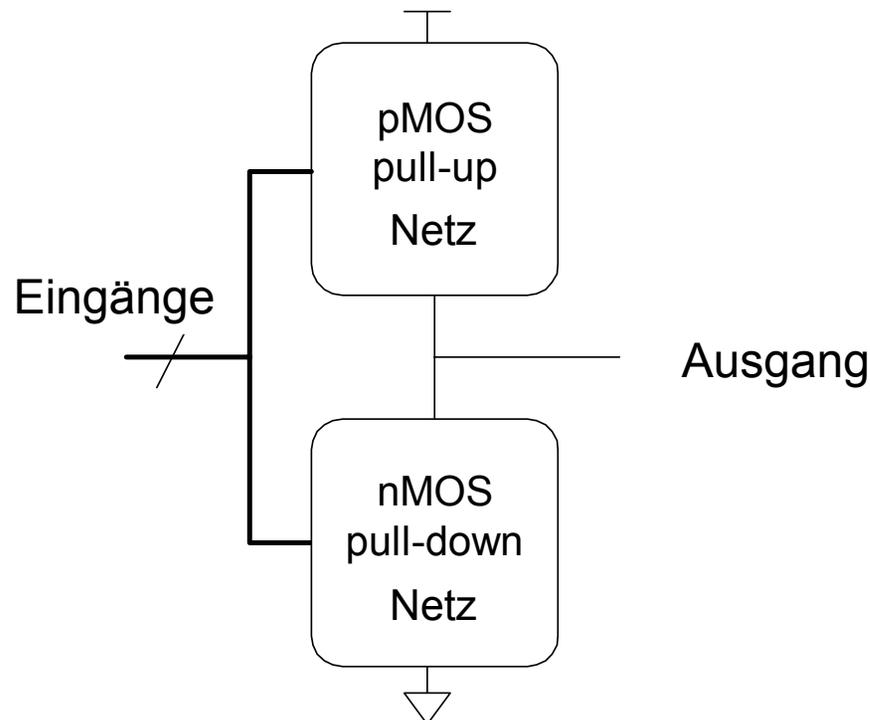
Übersicht über Funktion von Transistoren



Kombinieren von Transistoren



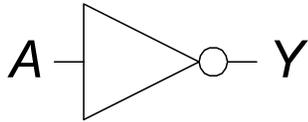
- nMOS Transistoren leiten 0'en **gut** zwischen S und D weiter
 - 1'en werden **abgeschwächt** → S an **GND** anschließen
- pMOS Transistoren leiten 1'en **gut** zwischen S und D weiter
 - 0'en werden **abgeschwächt** → S an V_{DD} anschließen



CMOS Gatter: NOT

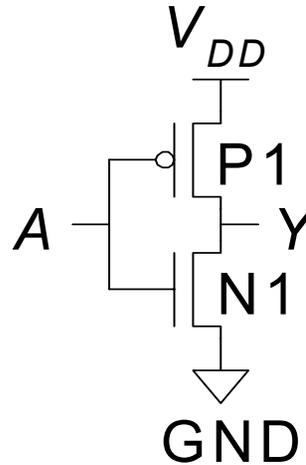


NOT



$$Y = \overline{A}$$

A	Y
0	1
1	0

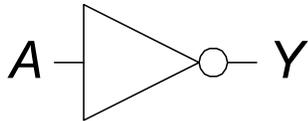


A	P1	N1	Y
0			
1			

CMOS Gatter: NOT

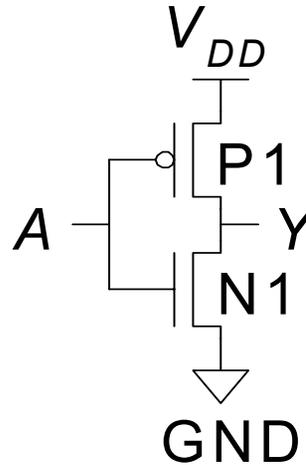


NOT



$$Y = \overline{A}$$

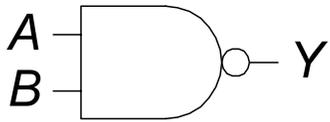
A	Y
0	1
1	0



A	P1	N1	Y
0	EIN	AUS	1
1	AUS	EIN	0

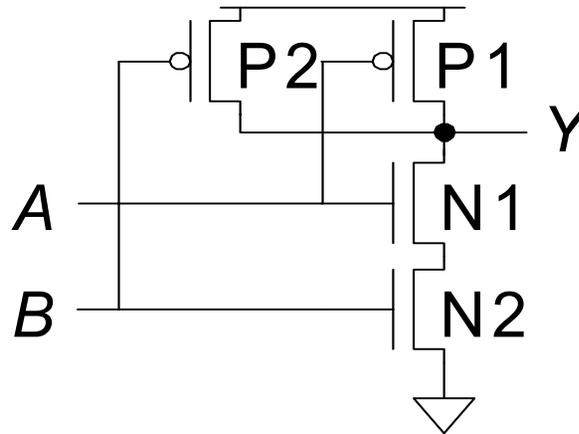
CMOS Gatter: NAND

NAND



$$Y = \overline{AB}$$

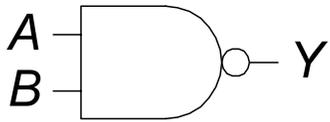
A	B	Y
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0



A	B	P1	P2	N1	N2	Y
0	0					
0	1					
1	0					
1	1					

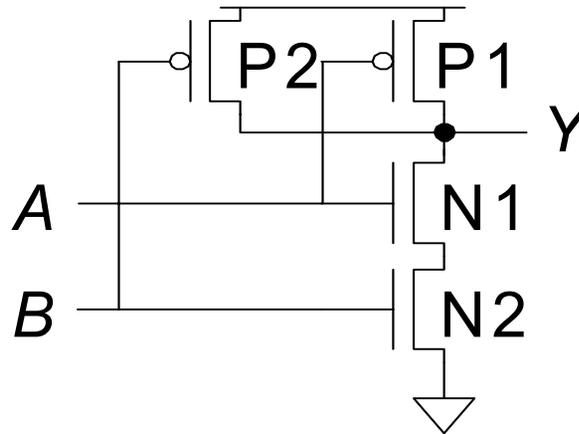
CMOS Gates: NAND Gate

NAND



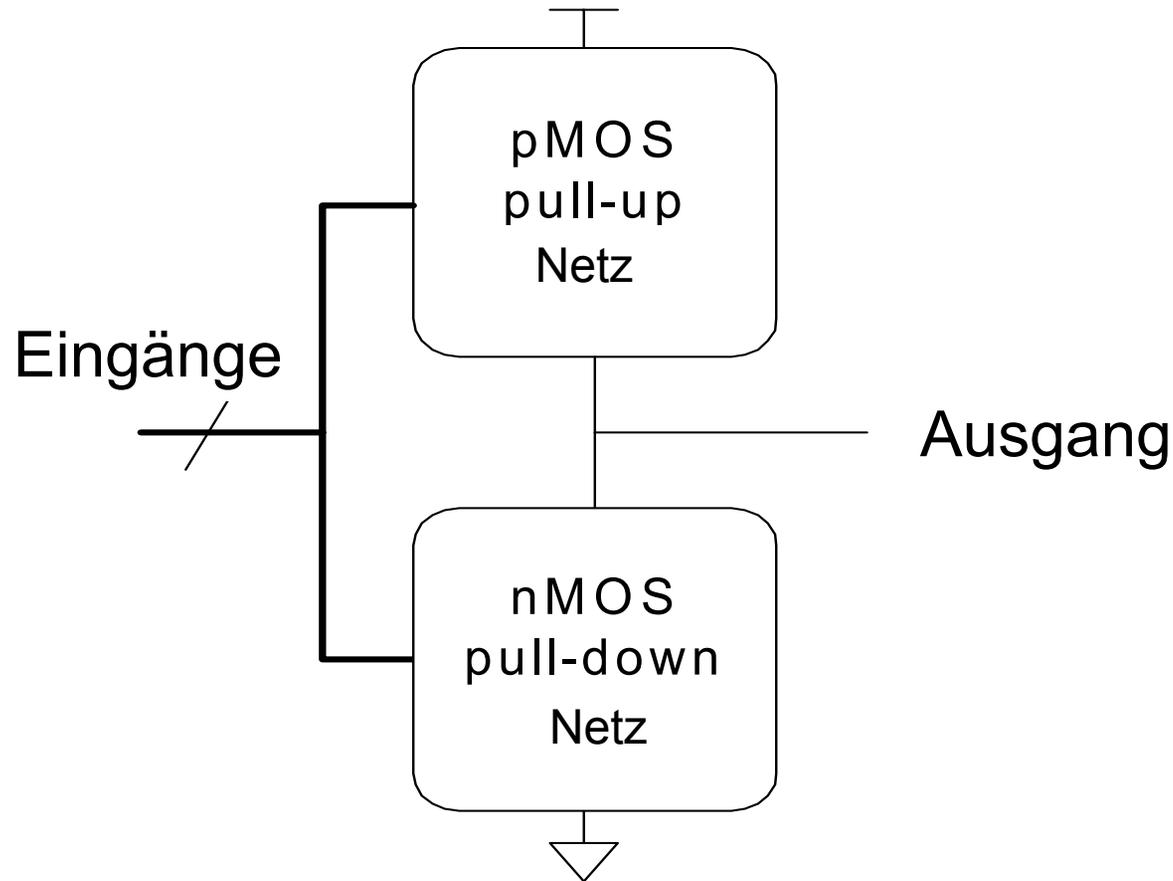
$$Y = \overline{AB}$$

A	B	Y
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0



A	B	P1	P2	N1	N2	Y
0	0	EIN	EIN	AUS	AUS	1
0	1	EIN	AUS	AUS	EIN	1
1	0	AUS	EIN	EIN	OFF	1
1	1	AUS	AUS	EIN	EIN	0

Struktur eines CMOS Gatters



Aufbau eines NOR-Gatters mit drei Eingängen

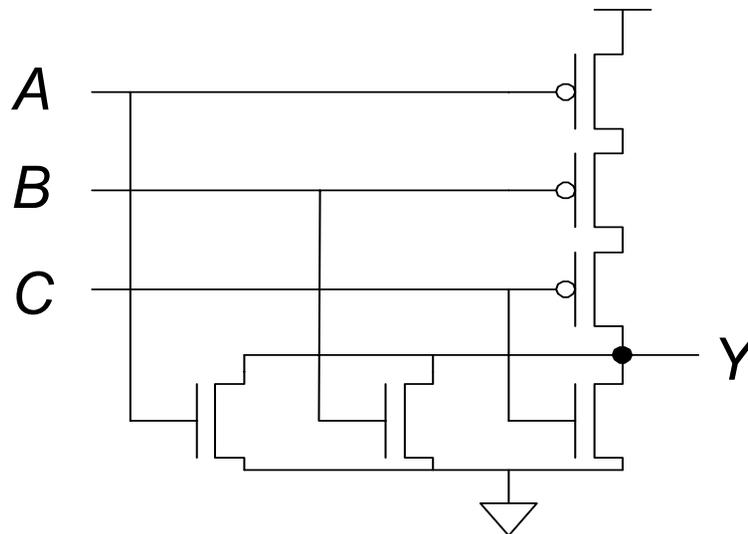


TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

Aufbau eines NOR-Gatters mit drei Eingängen



NOR Gatter mit drei Eingängen



Aufbau eines AND-Gatters mit zwei Eingängen

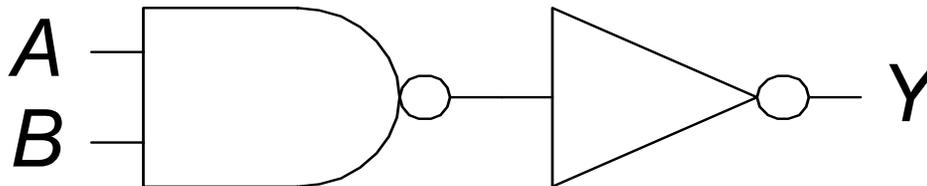


TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

Aufbau eines AND-Gatters mit zwei Eingängen



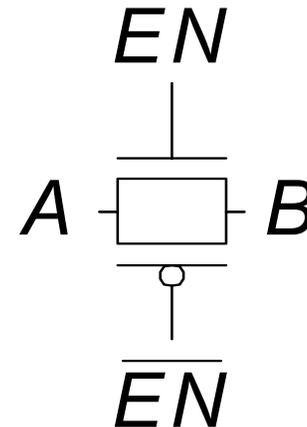
AND Gatter mit zwei Eingängen



Transmissionsgatter (*transmission gates*)

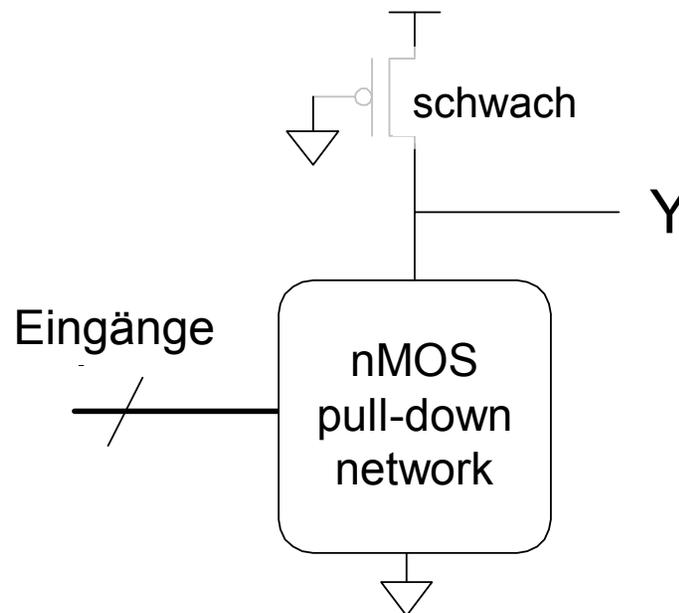


- nMOS leiten 1'en **schlecht** weiter
- pMOS leiten 0'en **schlecht** weiter
- **Transmissionsgatter** ist ein besserer Schalter
 - Leitet 0 und 1 gut weiter
- Wenn $EN = 1$, Schalter ist EIN:
 - $\overline{EN} = 0$
 - A ist verbunden mit B
- Wenn $EN = 0$, Schalter ist AUS:
 - $\overline{EN} = 1$
 - A ist nicht verbunden mit B



Tricks: Pseudo-nMOS Gatter

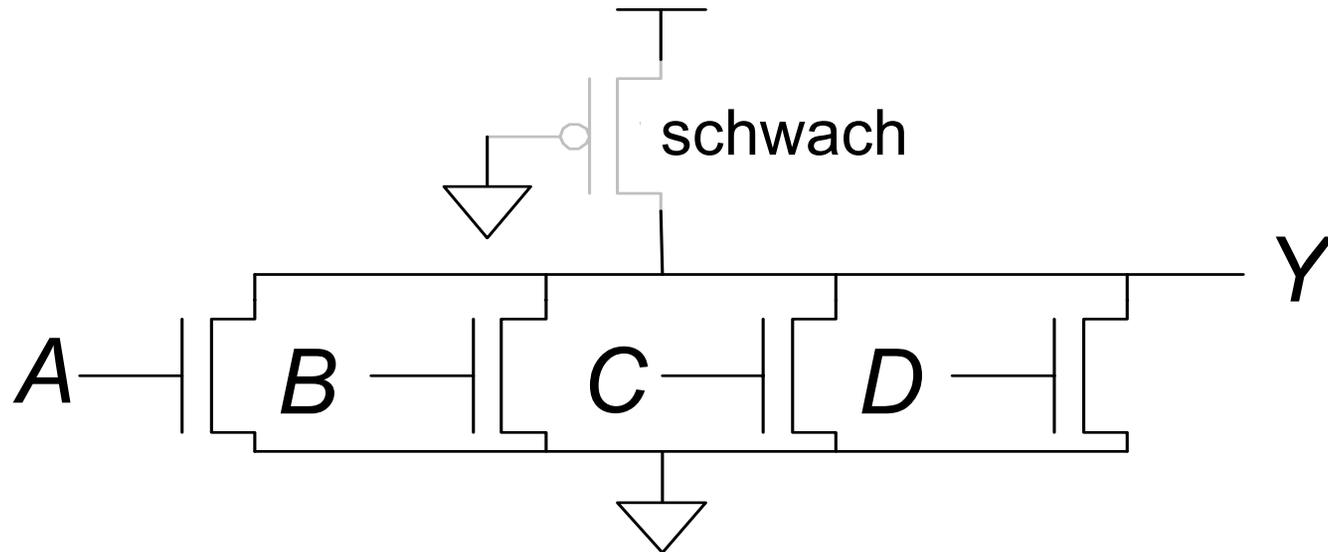
- Pseudo-nMOS Gatter **ersetzen** das Pull-Up Netz
- Durch **schwachen immer eingeschalteten** pMOS Transistor
 - Schwach heißt: Seine 1 kann durch das Pull-Down Netz neutralisiert werden
- Nützlich um lange Reihen von Transistoren zu vermeiden: breite NORs



Beispiel für Pseudo-nMOS Gatter



Pseudo-nMOS NOR4

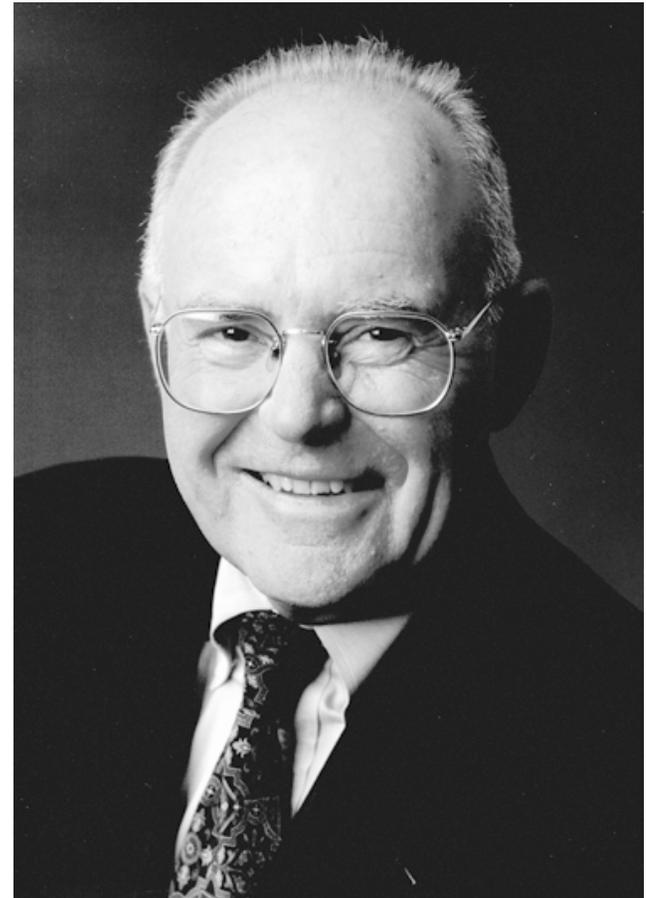


Verbraucht aber mehr Energie: Schwacher Dauerkurzschluss bei $Y=0$

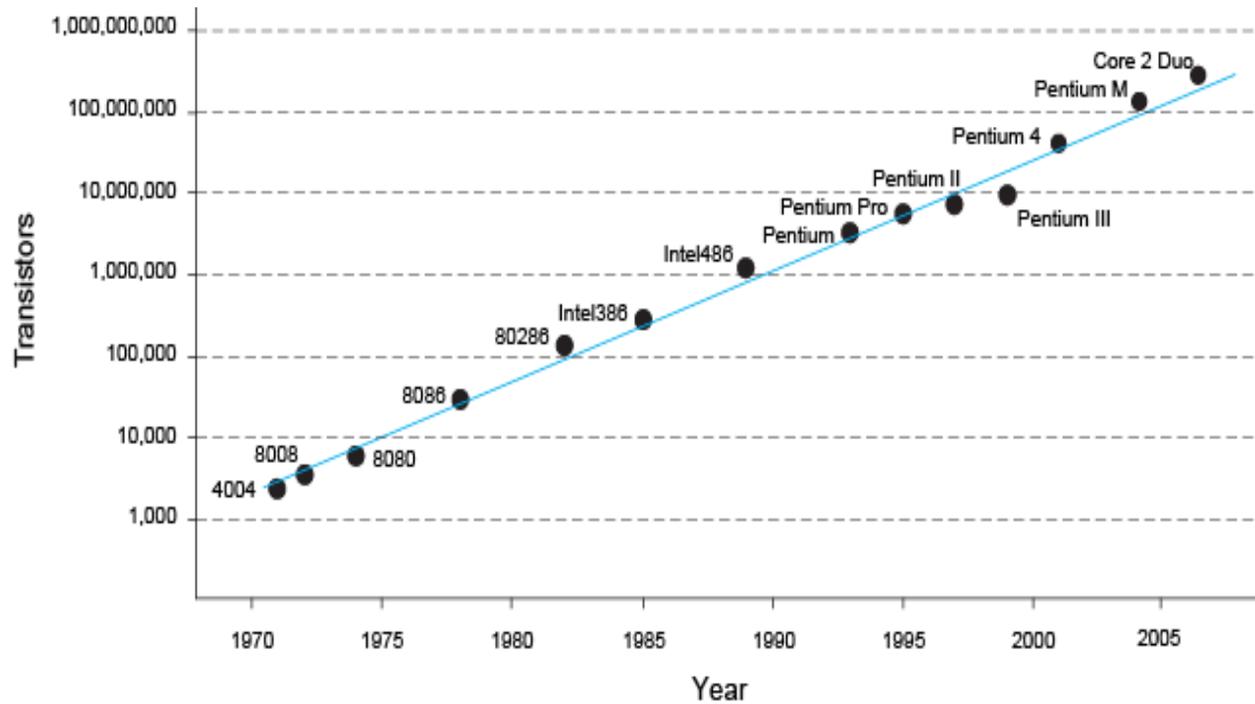
Gordon Moore, 1929 -



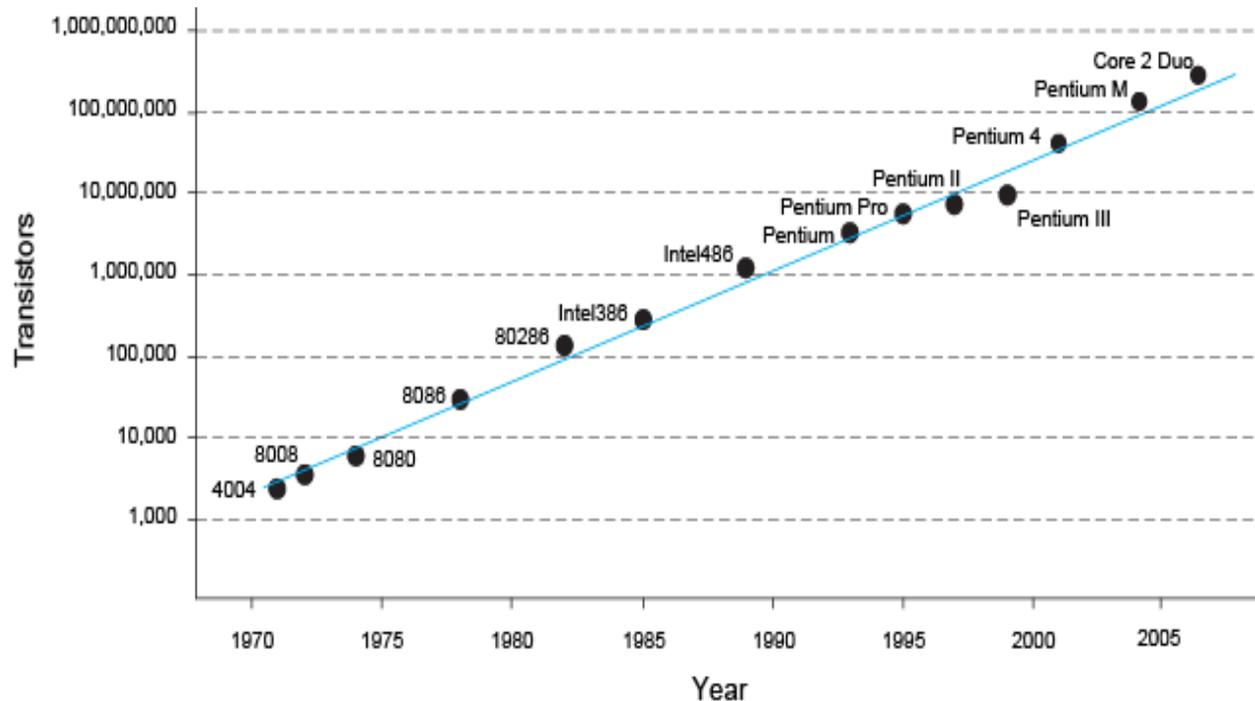
- Gründete Intel in 1968 zusammen mit Robert Noyce
- **Moore's Gesetz:** Die Anzahl von Transistoren auf Chips verdoppelt sich
 - Jedes Jahr (1965)
 - Alle zwei Jahre (angepasst 1975)



Moore's Law



Moore's Law



- *“Wenn sich das Auto wie die Computer entwickelt hätte, würde ein Rolls-Royce heute \$100 kosten, 250 µl Benzin auf 100 km verbrauchen und einmal im Jahr explodieren ...”*

– Robert X. Cringely (Infoworld)

Leistungsaufnahme



TECHNISCHE
UNIVERSITÄT
DARMSTADT

- **Leistung** = Energieverbrauch pro Zeiteinheit
- Zwei **Arten** der Leistungsaufnahme:
 - **Dynamische** Leistungsaufnahme
 - **Statische** Leistungsaufnahme

- Leistung um Gates der Transistoren **umzuladen**
 - Wirken als **Kondensator**
- **Energie** um einen Kondensator der Kapazität C auf V_{DD} zu laden:
 - $E = \frac{1}{2} Q V_{DD} = \frac{1}{2} (C V_{DD}) V_{DD} = \frac{1}{2} C V_{DD}^2$
 - Ebenso beim **Entladen** → **Gesamtenergie**: $C V_{DD}^2$
- Schaltung wird mit **Frequenz** f betrieben
 - Transistoren schalten f -mal pro **Sekunde**
 - Aber **nicht alle** Transistoren schalten jeden Takt um 0-1-0 um
 - Annahme: Jeden Takt nur Laden **oder** Entladen
 - **Halbe** Energieaufnahme (realistischer wäre 0,1)
- Die **dynamische** Leistungsaufnahme ist also:

$$P_{dynamic} = \frac{1}{2} C V_{DD}^2 f$$

Statische Leistungsaufnahme



- Leistungsbedarf wenn **kein** Gatter schaltet
- Wird verursacht durch den **Leckstrom** I_{DD}
 - Immer **kleinere** Transistoren schalten nicht mehr **vollständig** ab
 - Pseudo-nMOS, ...
- **Statische** Leistungsaufnahme ist also

$$P_{static} = I_{DD} V_{DD}$$

Beispielrechnung Leistungsaufnahme



- Abschätzen der Leistungsaufnahme für modernen PDA
- Parameter
 - Versorgungsspannung $V_{DD} = 1.2 \text{ V}$
 - Transistorkapazität $C = 20 \text{ nF}$
 - Taktfrequenz $f = 1 \text{ GHz}$
 - Leckstrom $I_{DD} = 20 \text{ mA}$

Beispielrechnung Leistungsaufnahme



- Abschätzen der Leistungsaufnahme für ein Netbook
- Parameter
 - Versorgungsspannung $V_{DD} = 1.2 \text{ V}$
 - Transistorkapazität $C = 20 \text{ nF}$
 - Taktfrequenz $f = 1 \text{ GHz}$
 - Leckstrom $I_{DD} = 20 \text{ mA}$

$$\begin{aligned} P &= \frac{1}{2} C V_{DD}^2 f + I_{DD} V_{DD} \\ &= \frac{1}{2} (20 \text{ nF}) (1.2 \text{ V})^2 (1 \text{ GHz}) + (20 \text{ mA})(1.2 \text{ V}) \\ &= \mathbf{14,4 \text{ W}} \end{aligned}$$