

# Technische Grundlagen der Informatik – Kapitel 1



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

Prof. Dr. Andreas Koch  
Fachbereich Informatik  
TU Darmstadt



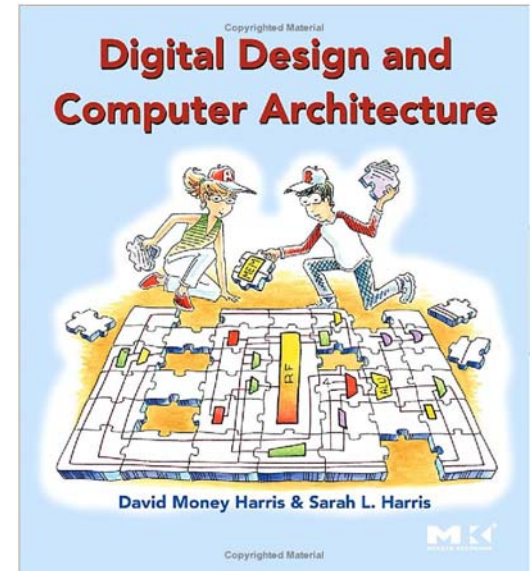
# Lehr- und Anschauungsmaterial

- 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



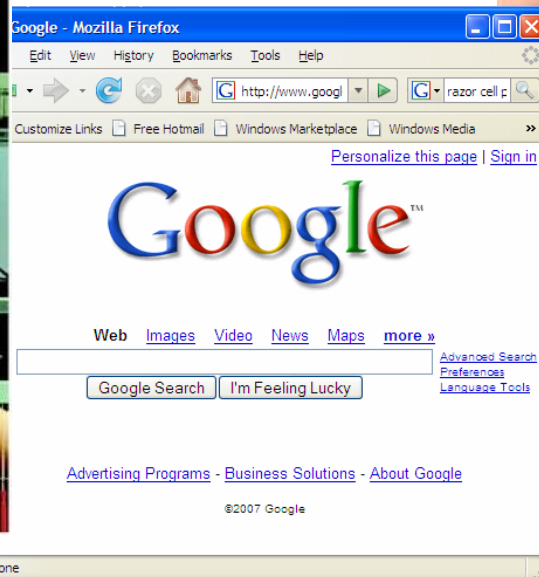
# Kapitel 1: Von 0 nach 1



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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



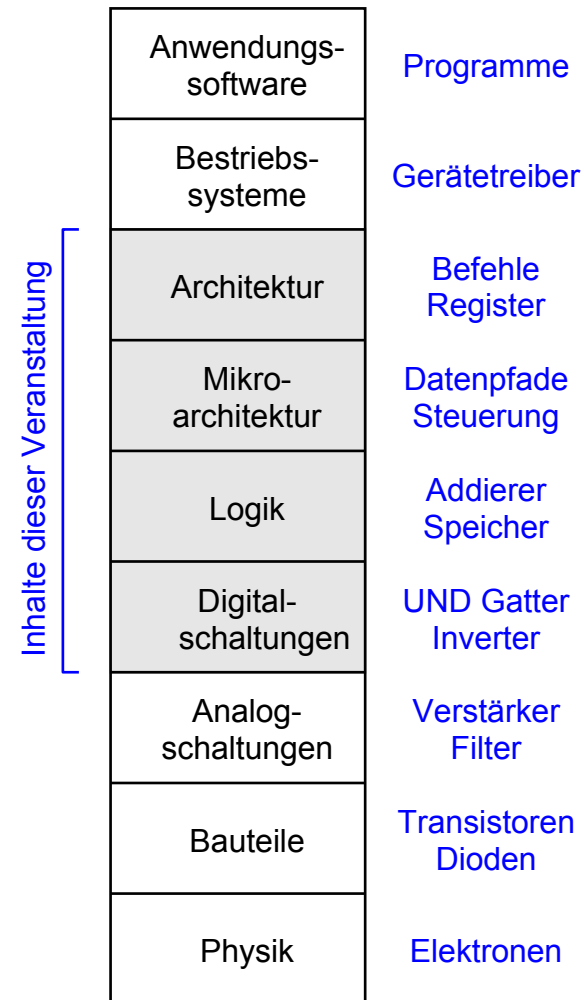
TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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 **Einzelfertigungen** von Büchsenmachern
- Bis zum 19. Jahrhundert zunehmende Vereinheitlichung



# Hierarchie: Zerlegung in Module



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT



# 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 versetzen
- Im Idealfall sind Funktionen **unabhängig** und beeinflussen sich nicht
- **Schnittstelle** zwischen Schaft und Lauf
  - Gemeinsame Haltevorrichtung



# Regularität: Austauschbare Teile



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

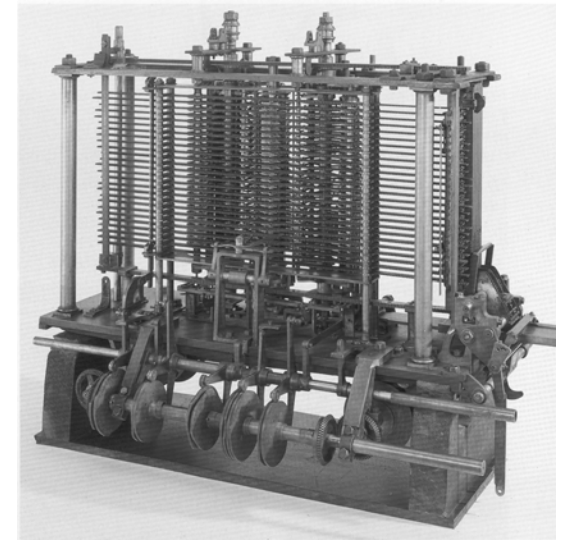
- **Gleiche** Schlösser in **unterschiedlichen** Schäften
  - Passender Ausschnitt in Schaft
- **Unterschiedliche** Läufe in **gleichen** Schäften
  - Passende Länge und Haltemechanismus
- Voraussetzung für industrielle **Massenproduktion**

- 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**



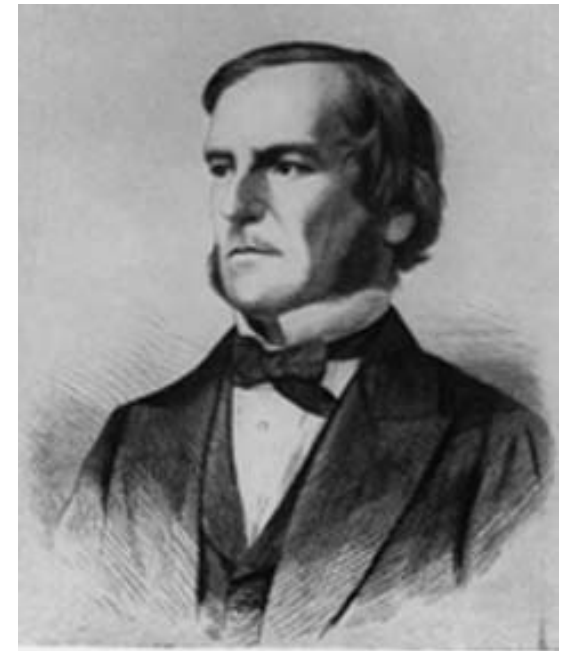
- Digitale Disziplin heute
  - In der Regel Beschränkung auf nur **zwei** unterschiedliche Werte
    - Binärsystem
  - Können unterschiedlich heißen
    - 1, WAHR, TRUE, HIGH, ...
    - 0, FALSCH, FALSE, LOW, ...
- Unterschiedlichste **Darstellungen** der beiden Werte möglich
  - Spannungspegel, Zahnradstellungen, 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                      three                      seven                      four  
thousands              hundreds              tens                      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                      one                      no                      one  
eight                      four                      two                      one

# Zweierpotenzen



■  $2^0 =$

■  $2^1 =$

■  $2^2 =$

■  $2^3 =$

■  $2^4 =$

■  $2^5 =$

■  $2^6 =$

■  $2^7 =$

■  $2^8 =$

■  $2^9 =$

■  $2^{10} =$

■  $2^{11} =$

■  $2^{12} =$

■  $2^{13} =$

■  $2^{14} =$

■  $2^{15} =$

- $2^0 = 1$
- $2^1 = 2$
- $2^2 = 4$
- $2^3 = 8$
- $2^4 = 16$
- $2^5 = 32$
- $2^6 = 64$
- $2^7 = 128$
- $2^8 = 256$
- $2^9 = 512$
- $2^{10} = 1024$
- $2^{11} = 2048$
- $2^{12} = 4096$
- $2^{13} = 8192$
- $2^{14} = 16384$
- $2^{15} = 32768$

- 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



- $N$ -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



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

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



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

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

- Schreibweise zur Basis 16
- Kürzere Darstellung für lange Binärzahlen

# Umwandeln von Hexadezimaldarstellung



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

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





- Umwandeln von **hexadezimal** nach **binär**:
  - Wandle  $4AF_{16}$  (auch geschrieben als  $0x4AF$ ) nach binär
  - $0100\ 1010\ 1111_2$
- Umwandeln von **hexadezimal** nach **dezimal**:
  - Wandle  $0x4AF$  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*)

1 0 0 1 0 1 1 0

most significant bit      least significant bit

- Bytes (Einheit *B*) & Nibbles

byte

1 0 0 1 0 1 1 0

nibble

- Bytes

- Höchstwertiges Byte (*MSB*)
- Niedrigstwertiges Byte (*LSB*)

CEBF9AD7

most significant byte      least significant byte

- $2^{10} = 1 \text{ Kilo}$  (K)  $\approx 1000$  (1024)
- $2^{20} = 1 \text{ Mega}$  (M)  $\approx 1 \text{ Million}$  (1,048,576)
- $2^{30} = 1 \text{ Giga}$  (G)  $\approx 1 \text{ Milliarde}$  (1,073,741,824)
  
- Beispiele
  - 4 GB: Maximal adressierbare Speichergröße für 32b-Prozessoren
  - 16M x 32b: erste GDDR5-Speicherchips für Grafikkarten
  
- Vorsicht Falle:
  - Deutsch  $10^9 = 1 \text{ Milliarde}$
  - US English  $10^9 = 1 \text{ billion}$

# 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



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

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

# Vorzeichenbehaftete Binärzahlen



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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)

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

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

- Beispiel: 4-bit Vorzeichen/Betrag-Darstellung von  $\pm 6$ :

+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  $\pm 6$ :

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

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

- Wertebereich einer Zahl in Vorzeichen/Betrag-Darstellung :

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

# Darstellung als Vorzeichen/Betrag: Probleme



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

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

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

- **Zwei** Darstellungen für Null ( $\pm 0$ ):

1000	(-0)
0000	(+0)

# Zahldarstellung im Zweierkomplement

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

# Zahlendarstellung im Zweierkomplement



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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:



# Zahlendarstellung im Zweierkomplement



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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 in Zweierkomplement

- Annahme: Umzuwandelnde Zahlen  $k$  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  $6_{10} = 0110_2$

$$\begin{array}{r} 1. \quad 1001 \\ 2. \quad + 1 \\ \hline 1010_2 = -6_{10} \end{array}$$

- Was ist der Dezimalwert der Zweierkomplementzahl  $1001_2$ ?

$$\begin{array}{r} 1. \quad 0110 \\ 2. \quad + 1 \\ \hline 0111_2 = 7_{10}, \text{ msb war vorher 1 also negativ: } 1001_2 = -7_{10} \end{array}$$

# 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*)

- 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



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

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:

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

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

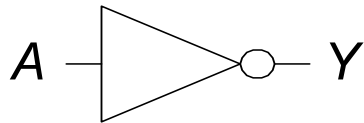
1111 1110 1101 1100 1011 1010 1001 0000  
 1000 0001 0010 0011 0100 0101 0110 0111

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

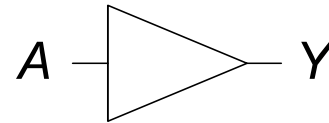
## NOT



$$Y = \overline{A}$$

A	Y
0	
1	

## BUF

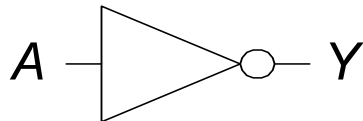


$$Y = A$$

A	Y
0	
1	

# Logikgatter mit einem Eingang

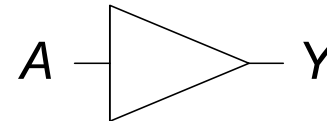
## NOT



$$Y = \overline{A}$$

A	Y
0	1
1	0

## BUF



$$Y = A$$

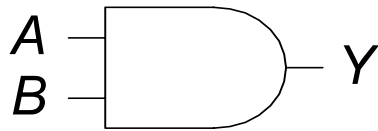
A	Y
0	0
1	1

## Alternative Schreibweisen

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

# Logikgatter mit zwei Eingängen

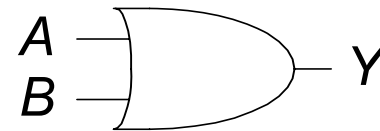
## AND



$$Y = AB$$

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	

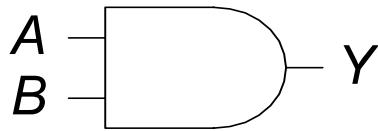


# Logikgatter mit zwei Eingängen



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

## AND



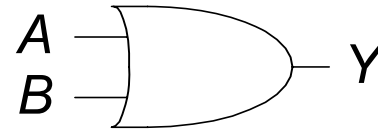
$$Y = AB$$

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



$$Y = A + B$$

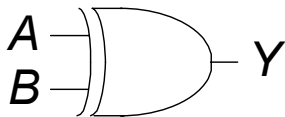
A	B	Y
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	1

## Alternative Schreibweisen

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

# Weitere Logikgatter mit zwei Eingängen

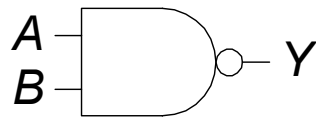
## XOR



$$Y = A \oplus B$$

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

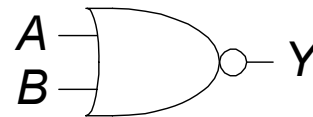
## NAND



$$Y = \overline{AB}$$

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

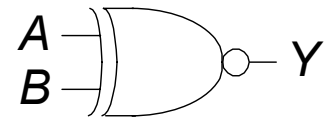
## NOR



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

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

## XNOR

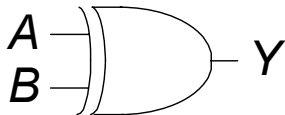


$$Y = \overline{A \oplus B}$$

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

# Weitere Logikgatter mit zwei Eingängen

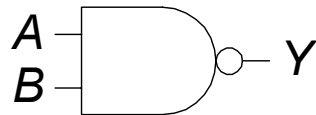
## XOR



$$Y = A \oplus B$$

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

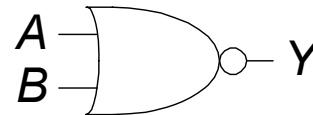
## NAND



$$Y = \overline{AB}$$

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

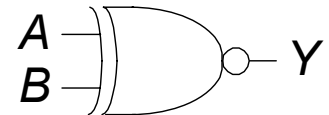
## NOR



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

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

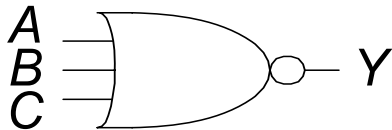
$$Y = A \wedge B$$

# Logikgatter mit mehr als zwei Eingängen



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

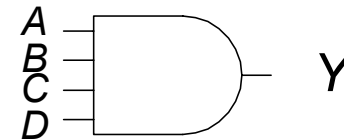
## NOR3



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

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

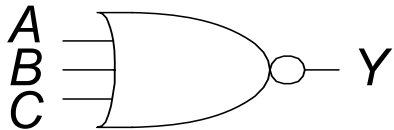


$$Y = ABCD$$

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

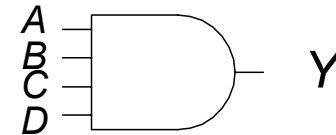
## NOR3



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

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

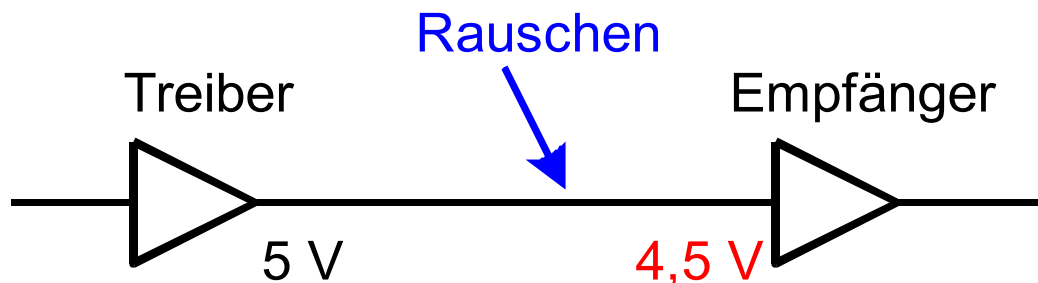
# Was ist Rauschen?

## ▪ 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





# Darstellung von Binärwerten durch Spannungen



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

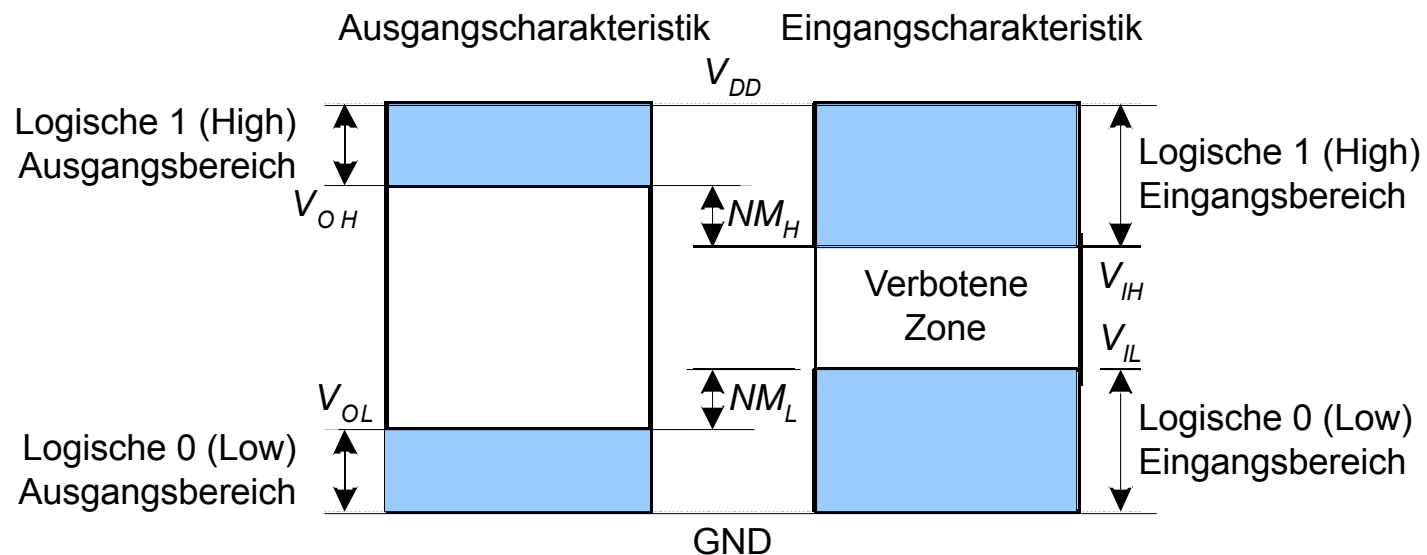
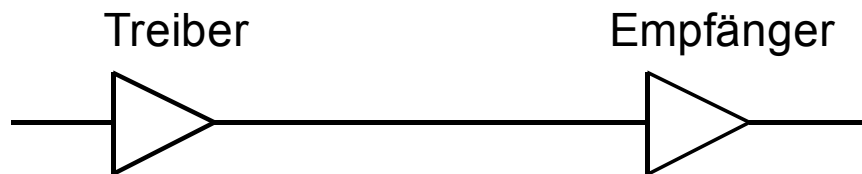
- Lösung
  - Statt **einzelner Spannungspegel** für 0 und 1 ...
  - ... verwende **Bereiche** von Spannungspegeln für 0 und 1
- Steigere Robustheit durch **unterschiedliche** Bereiche für
  - Eingänge
  - Ausgänge

- 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**

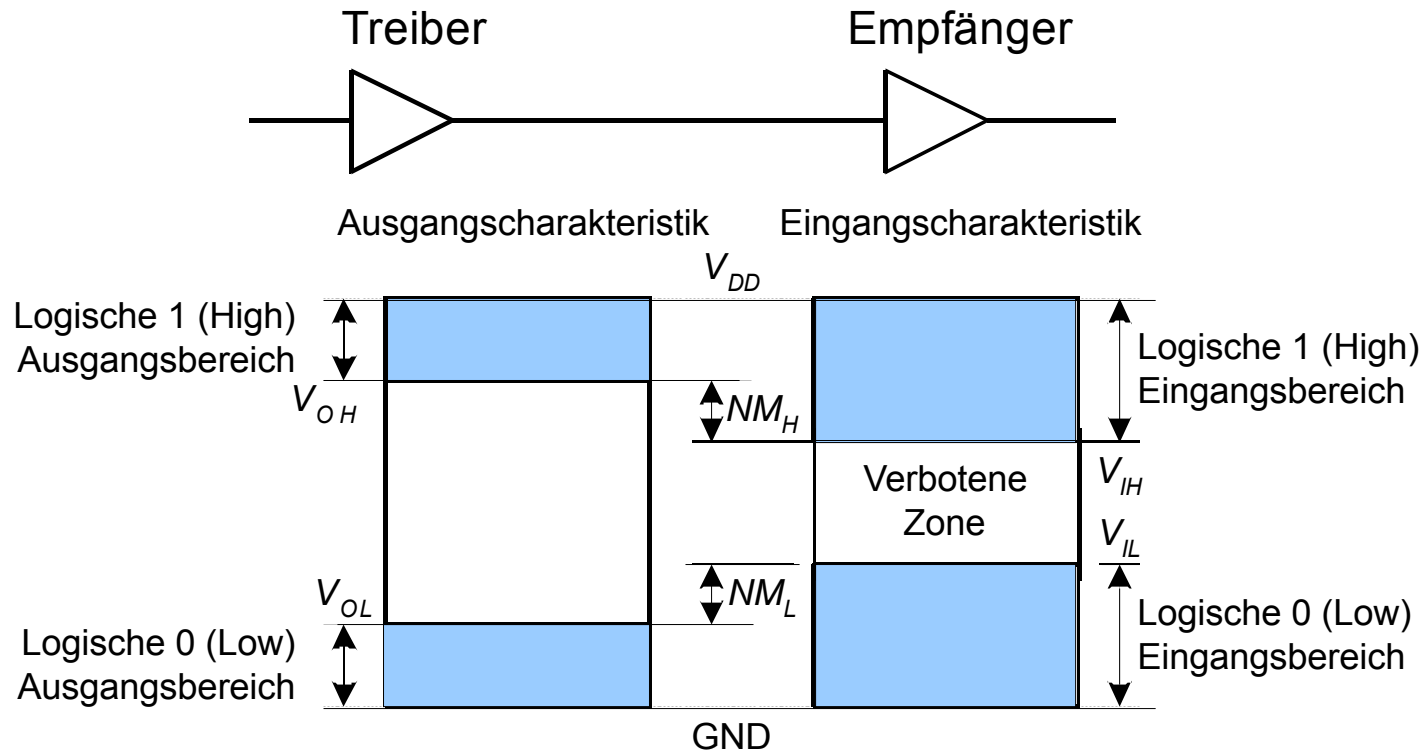
# Logikpegel



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT



# Störabstand (*noise margin*)



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

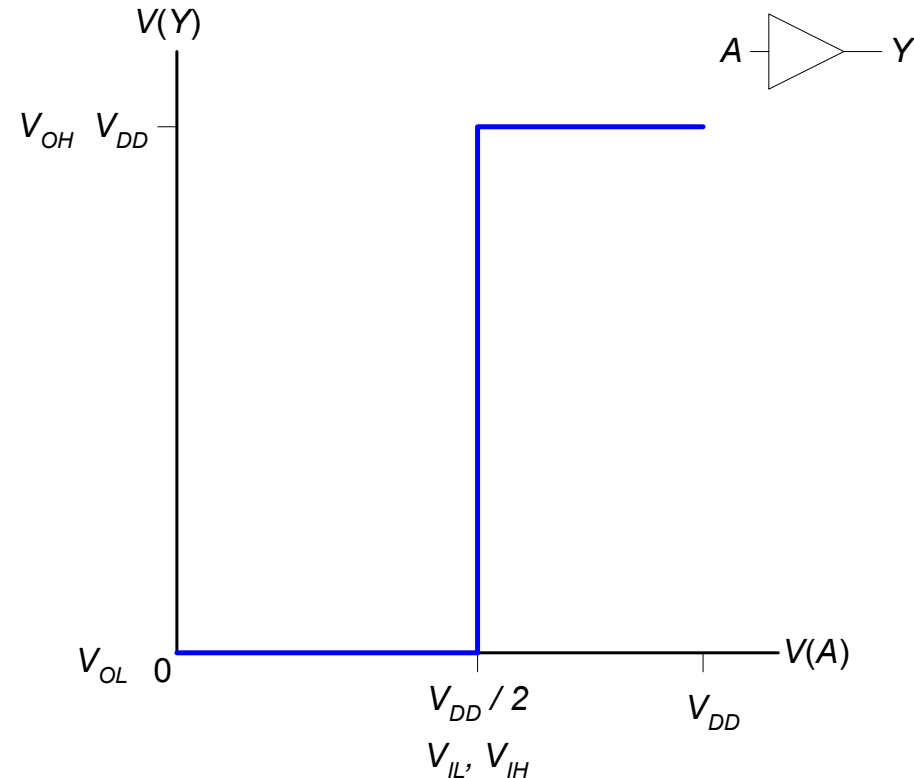
$$NM_L = V_{IL} - V_{OL}$$

# Gleichstrom-Transferkurve (*DC transfer characteristics*)



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

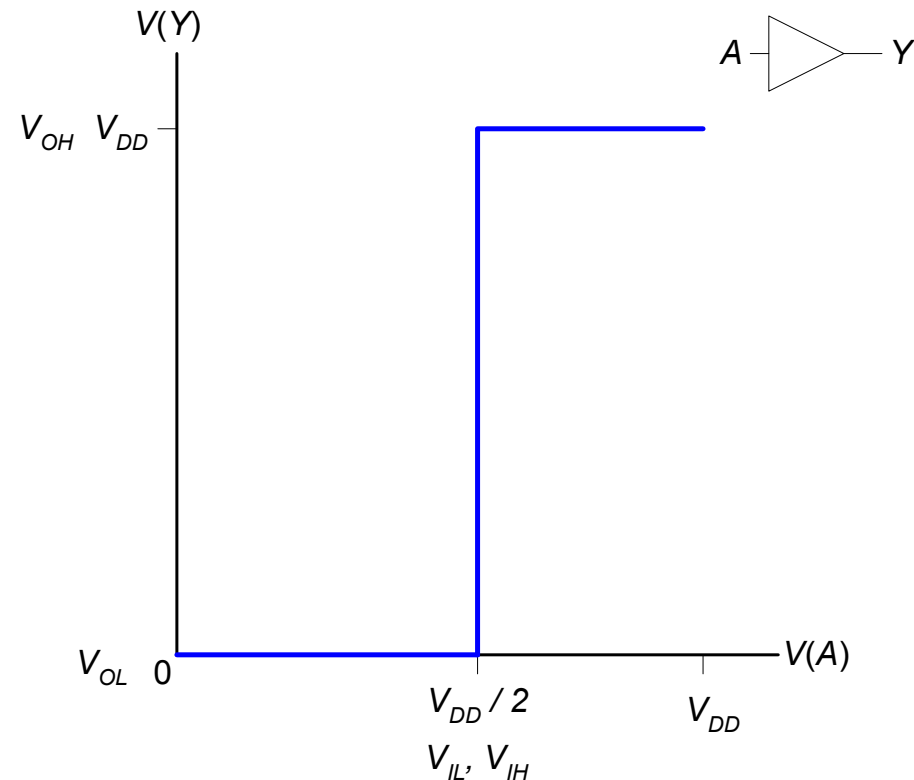
Idealer Buffer:



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

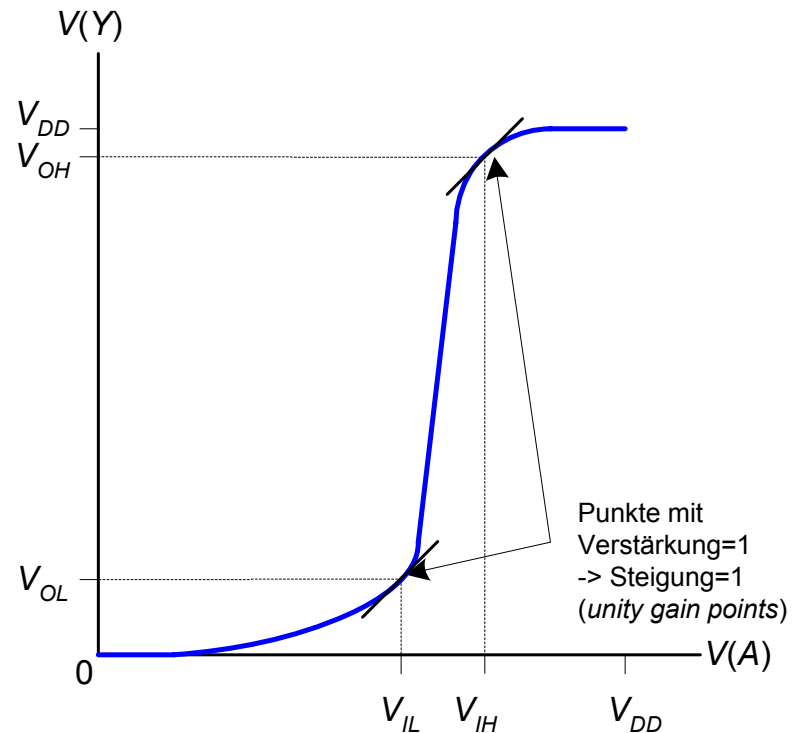
# Gleichstrom-Transferkurve (*DC transfer characteristics*)

## Idealer Buffer:



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

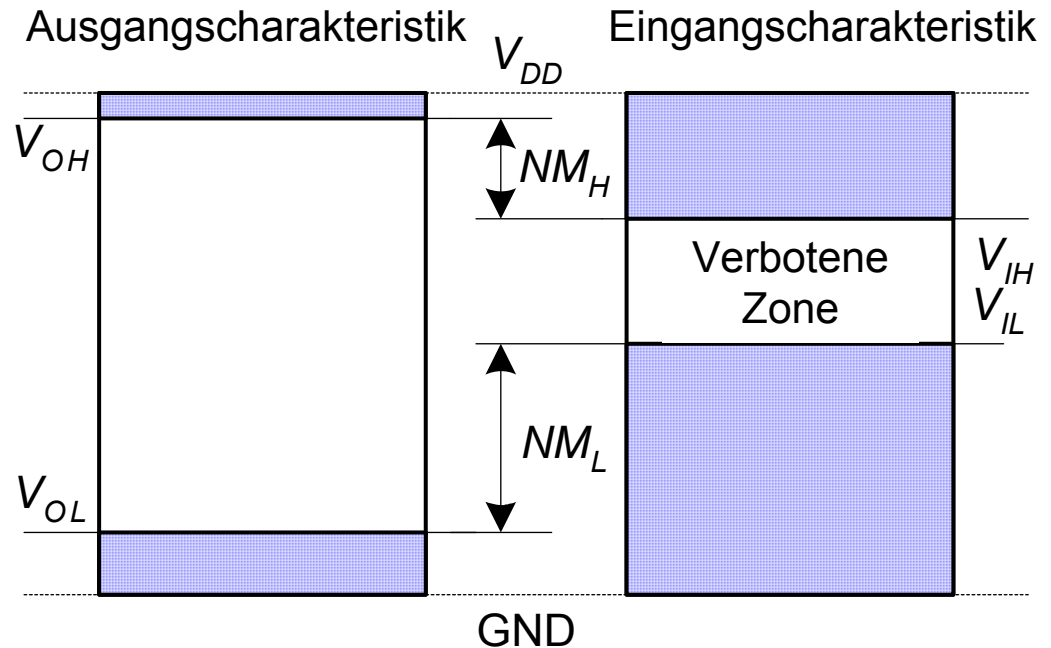
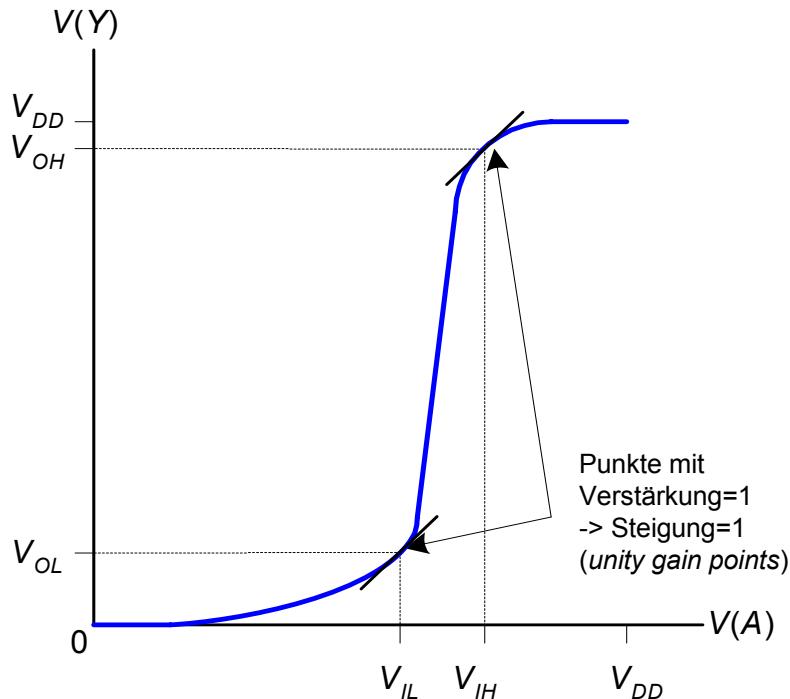
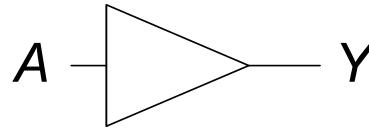
## Realer Buffer:



Punkte mit  
Verstärkung=1  
→ Steigung=1  
(unity gain points)

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

# Gleichstrom-Transferkurve



# 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!



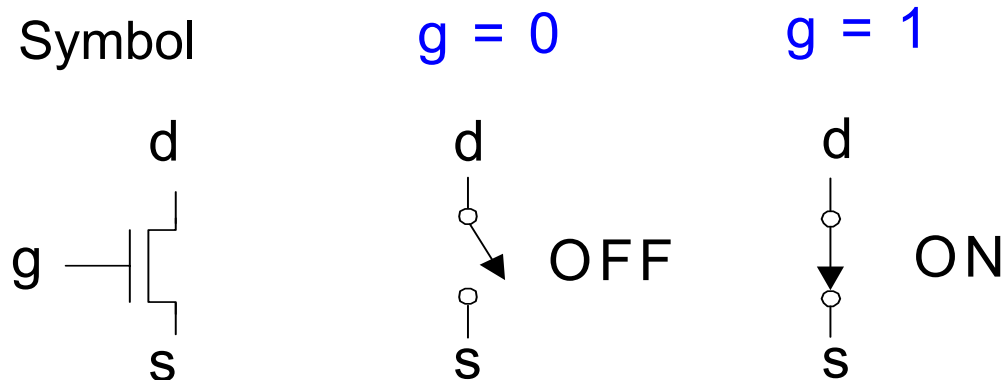


# Beispiele für Logikfamilien

- Bausteine mit **kompatiblen** Spannungspegeln

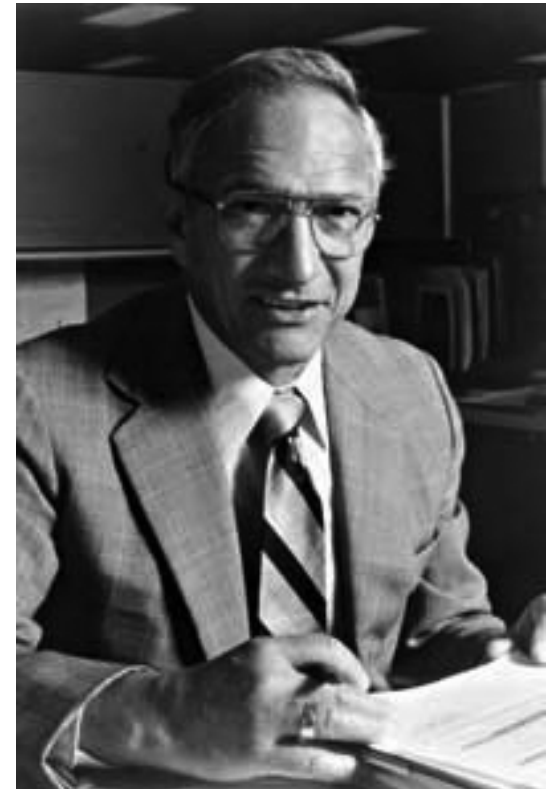
Logikfamilie	$V_{DD}$	$V_{IL}$	$V_{IH}$	$V_{OL}$	$V_{OH}$
TTL	5 (4.75 - 5.25)	0.8	2.0	0.4	2.4
CMOS	5 (4.5 - 6)	1.35	3.15	0.33	3.84
LVTTL	3.3 (3 - 3.6)	0.8	2.0	0.4	2.4
LVC MOS	3.3 (3 - 3.6)	0.9	1.8	0.36	2.7

- 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  $g=0$

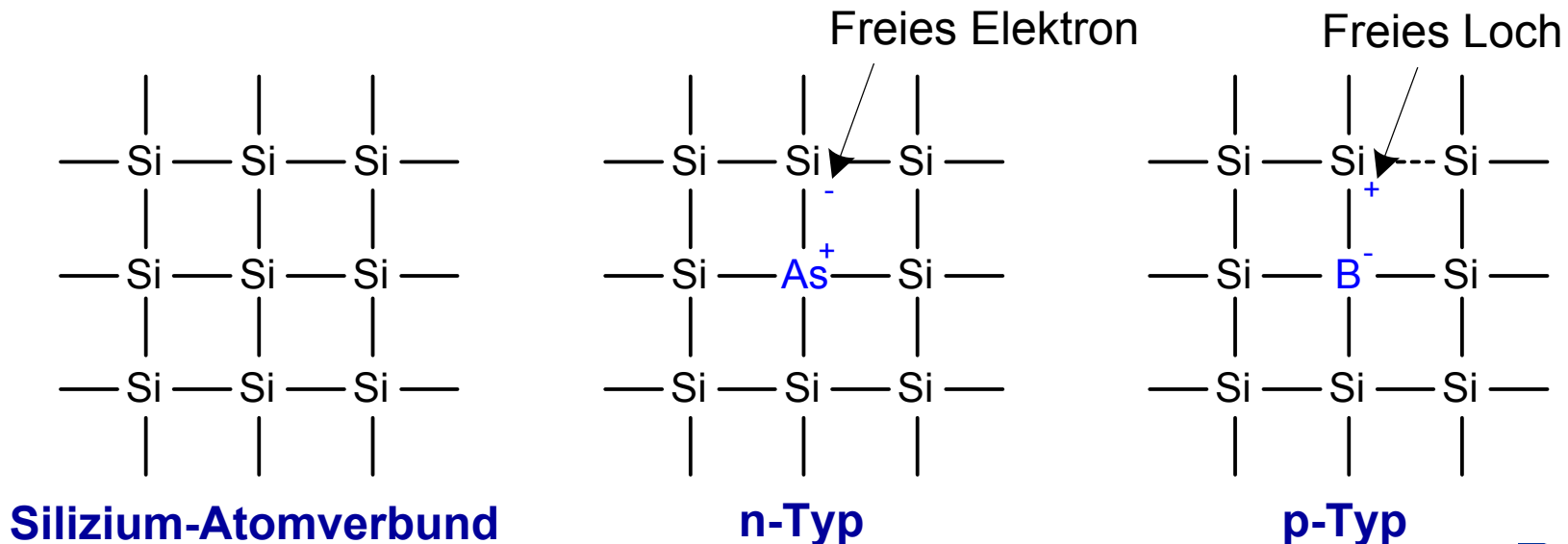


# Robert Noyce, 1927 - 1990

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

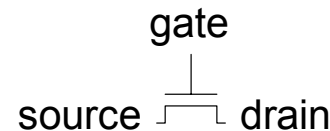
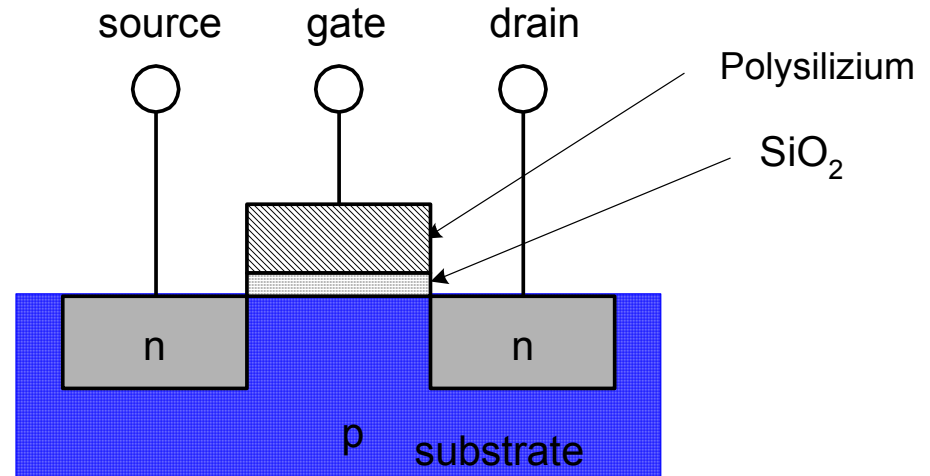


- Transistoren werden üblicherweise aus **Silizium** (Si, Gruppe IV) gefertigt
- Reines Silizium ist ein **schlechter** Leiter (keine freien Ladungsträger)
- Dotiertes Silizium ist ein **guter** Leiter (freie Ladungsträger)
  - n-type (freie **negative** Ladungsträger, Elektronen, dotiert mit Arsen,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

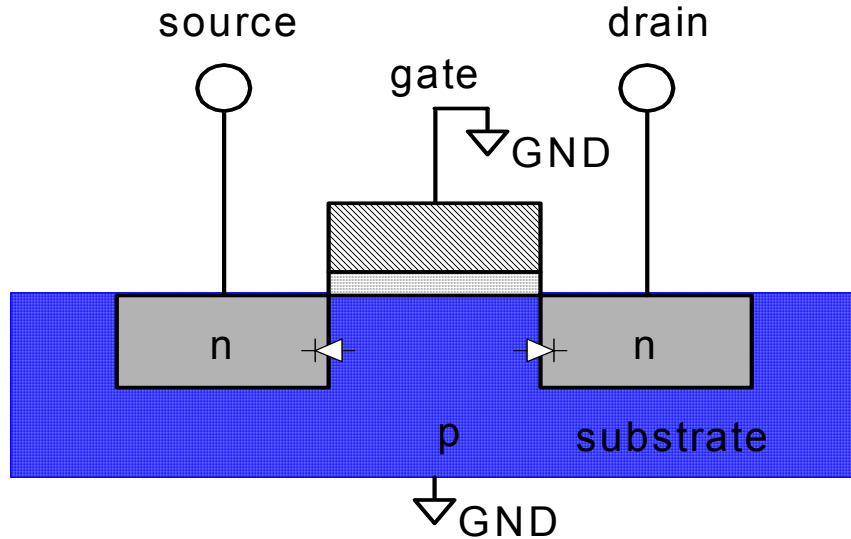


nMOS

# Transistor: nMOS

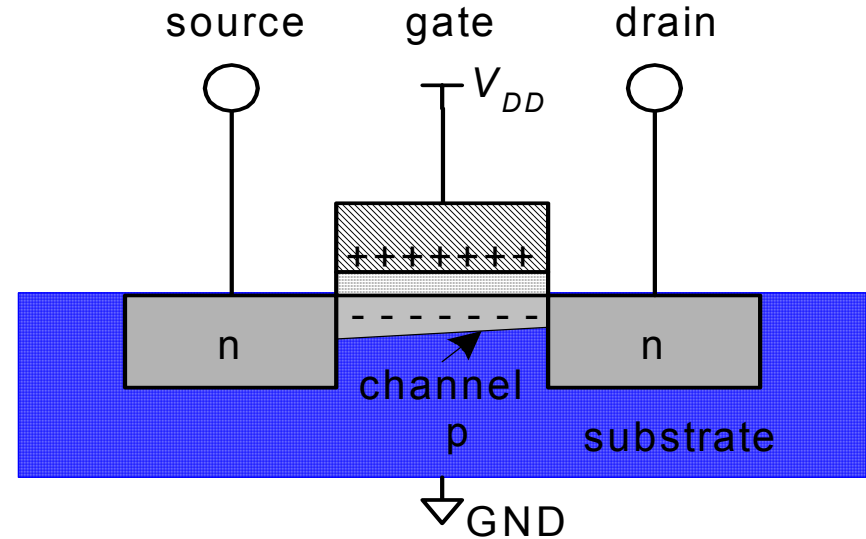
Gate = 0, ausgeschaltet

- keine Verbindung zwischen Source und Drain



Gate = 1, eingeschaltet

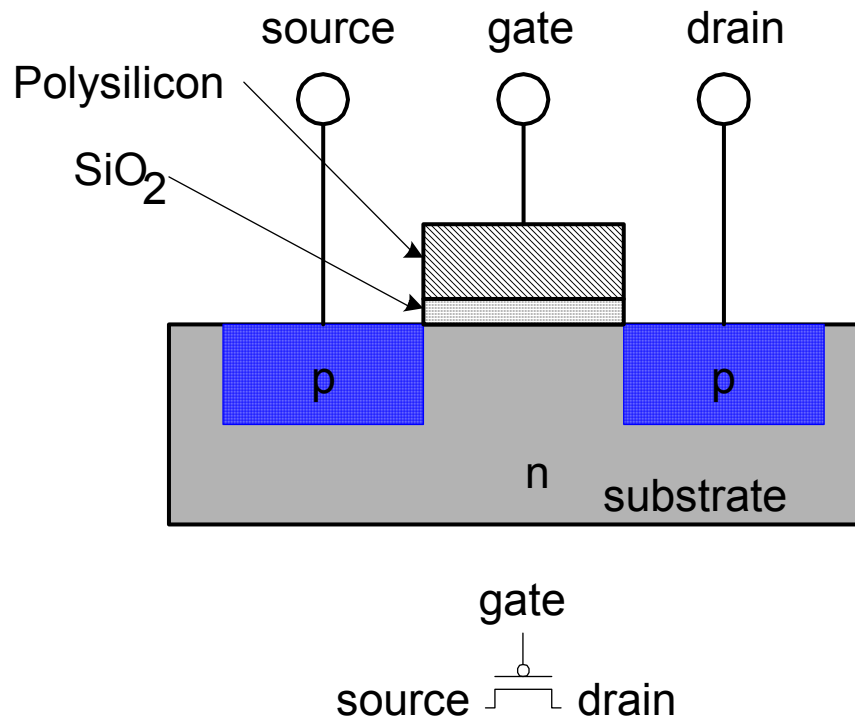
- leitfähiger Kanal zwischen Source und Drain)



# Transistor: pMOS



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

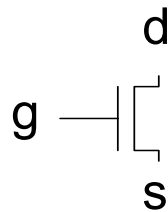


# Übersicht über Funktion von Transistoren

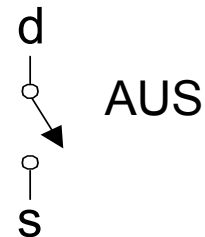


TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

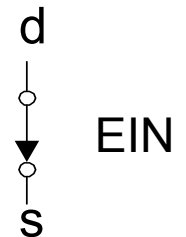
nMOS



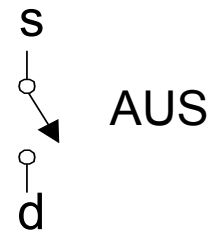
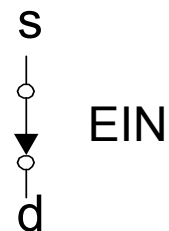
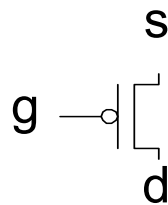
$g = 0$



$g = 1$



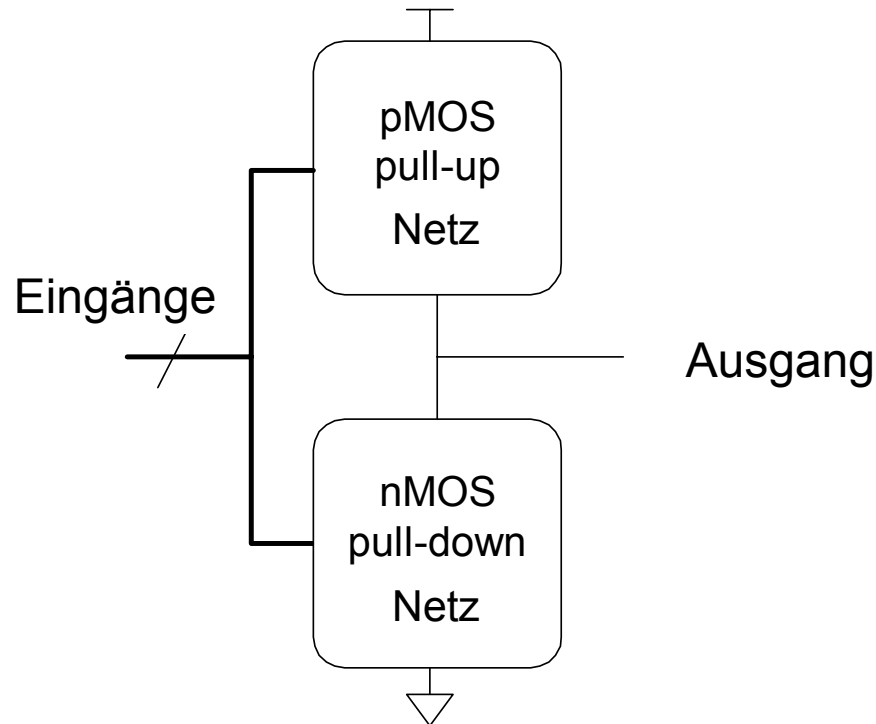
pMOS





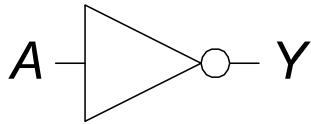
# Kombinieren von Transistoren

- 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



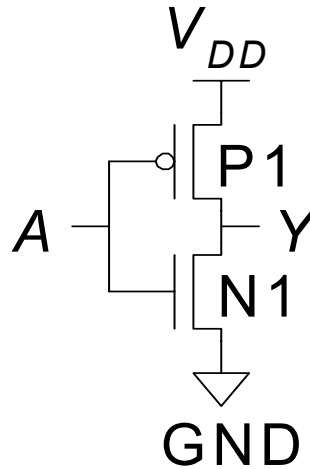
# CMOS Gatter: NOT

**NOT**



$$Y = \overline{A}$$

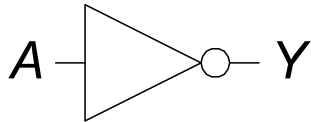
A	Y
0	1
1	0



A	P1	N1	Y
0			
1			

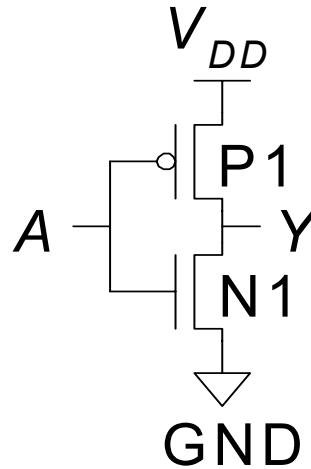
# CMOS Gatter: NOT

**NOT**



$$Y = \overline{A}$$

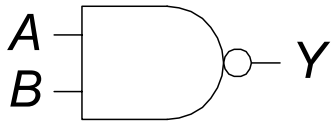
A	Y
0	1
1	0



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

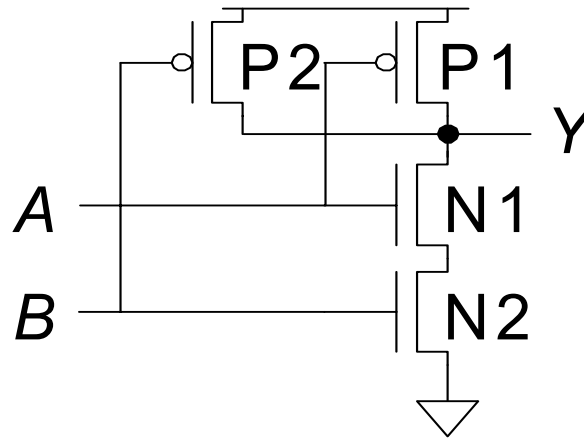
# CMOS Gatter: NAND

## NAND



$$Y = \overline{AB}$$

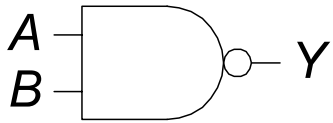
A	B	Y
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0



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

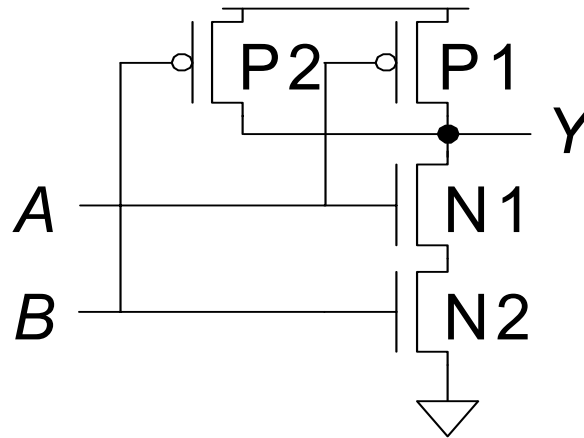
# CMOS Gates: NAND Gate

## NAND



$$Y = \overline{AB}$$

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

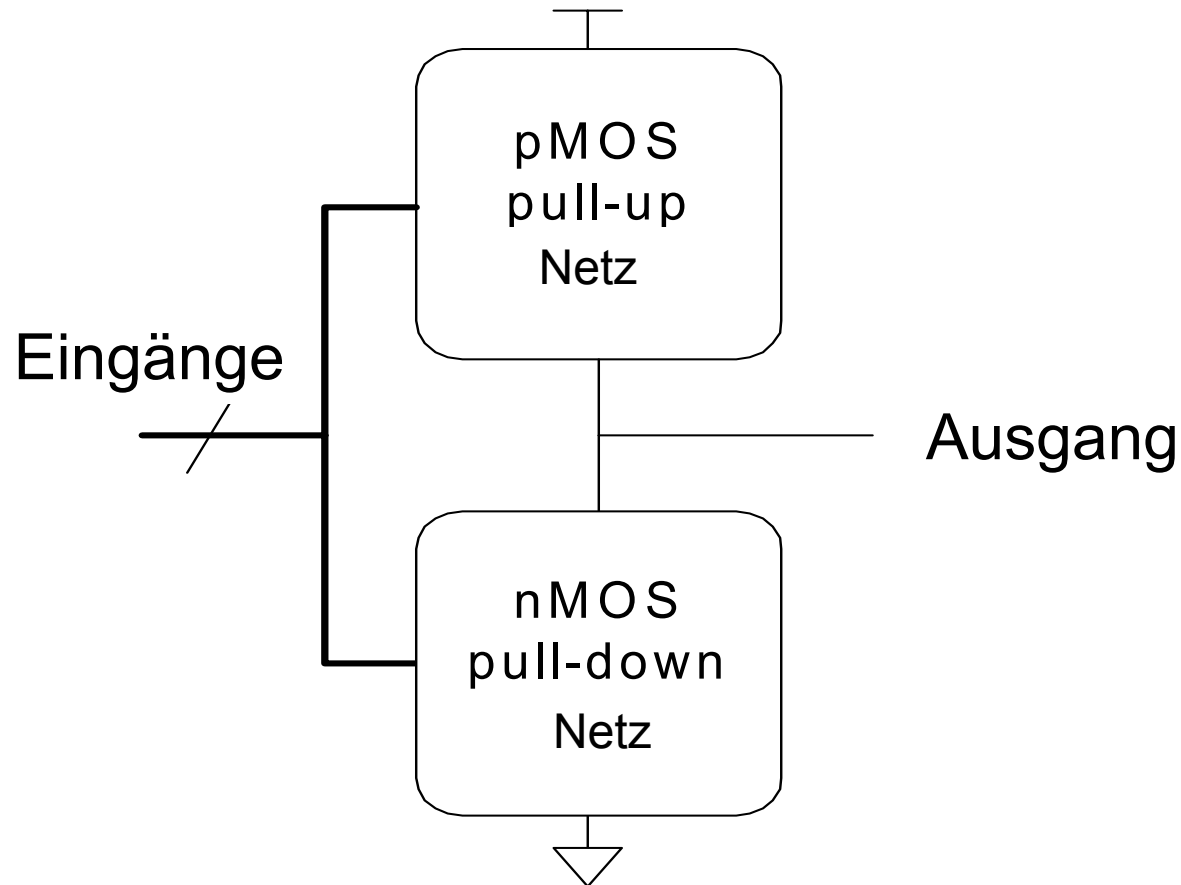


A	B	P1	P2	N1	N2	Y
0	0	EIN	EIN	AUS	AUS	1
0	1	EIN	AUS	AUS	EIN	1
1	0	AUS	EIN	EIN	OFF	1
1	1	AUS	AUS	EIN	EIN	0

# Struktur eines CMOS Gatters



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT



# Aufbau eines NOR-Gatters mit drei Eingängen



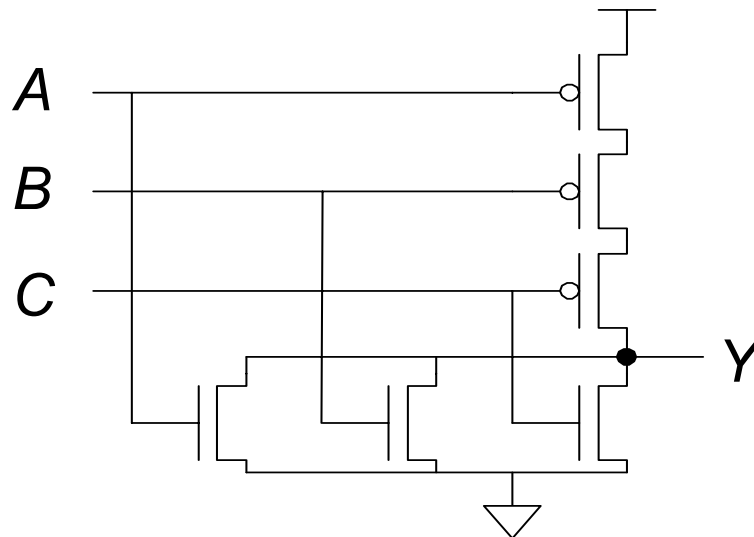
TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

# Aufbau eines NOR-Gatters mit drei Eingängen



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

## NOR Gatter mit drei Eingängen





# Aufbau eines AND-Gatters mit zwei Eingängen



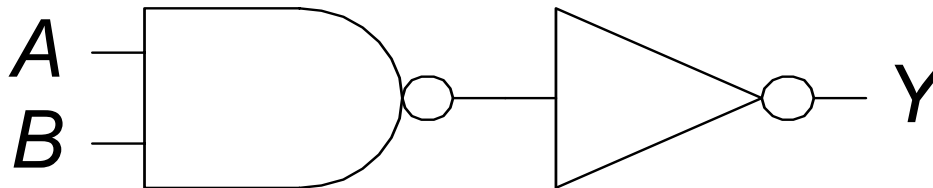
TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

# Aufbau eines AND-Gatters mit zwei Eingängen



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

## AND Gatter mit zwei Eingängen

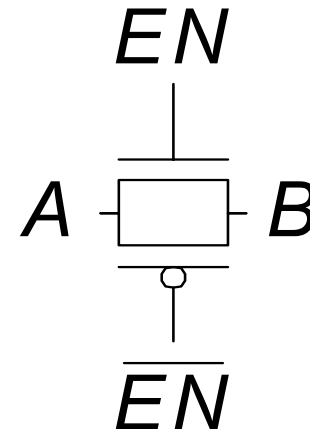


# Transmissionsgatter (*transmission gates*)



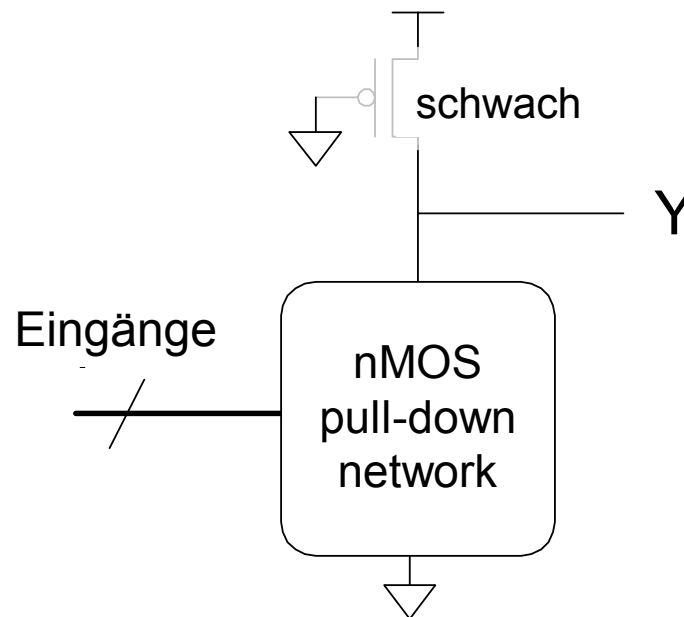
TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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

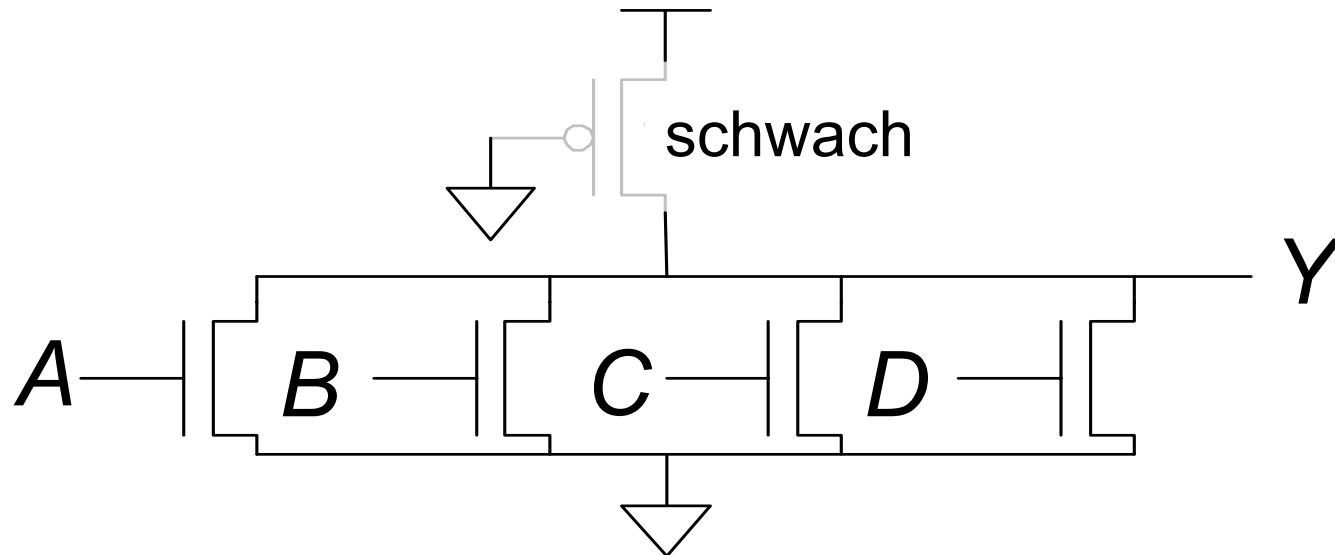


# Beispiel für Pseudo-nMOS Gatter



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

## Pseudo-nMOS NOR4



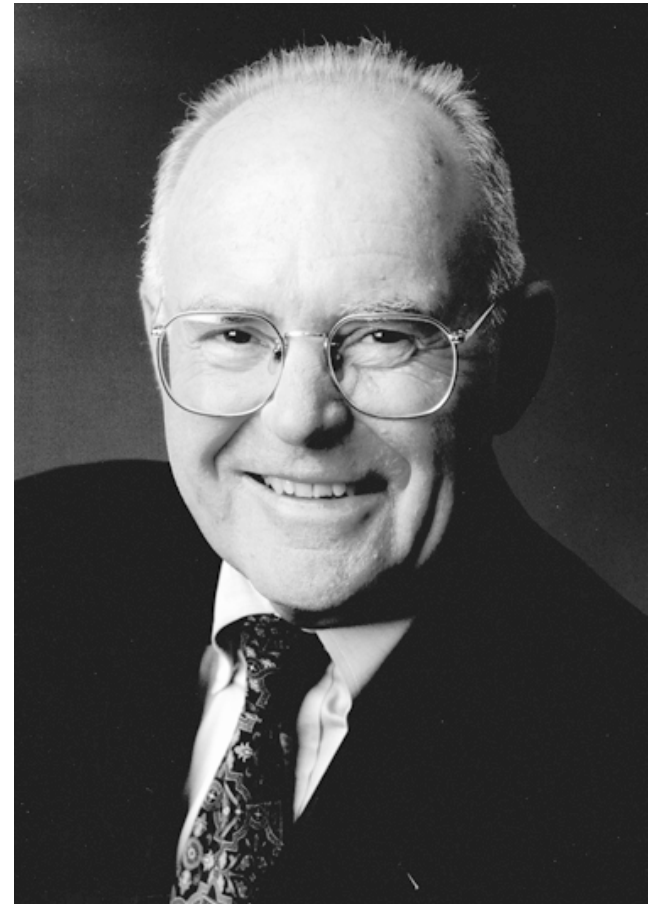
Verbraucht aber mehr Energie: Schwacher Dauerkurzschluss bei  $Y=0$

# Gordon Moore, 1929 -

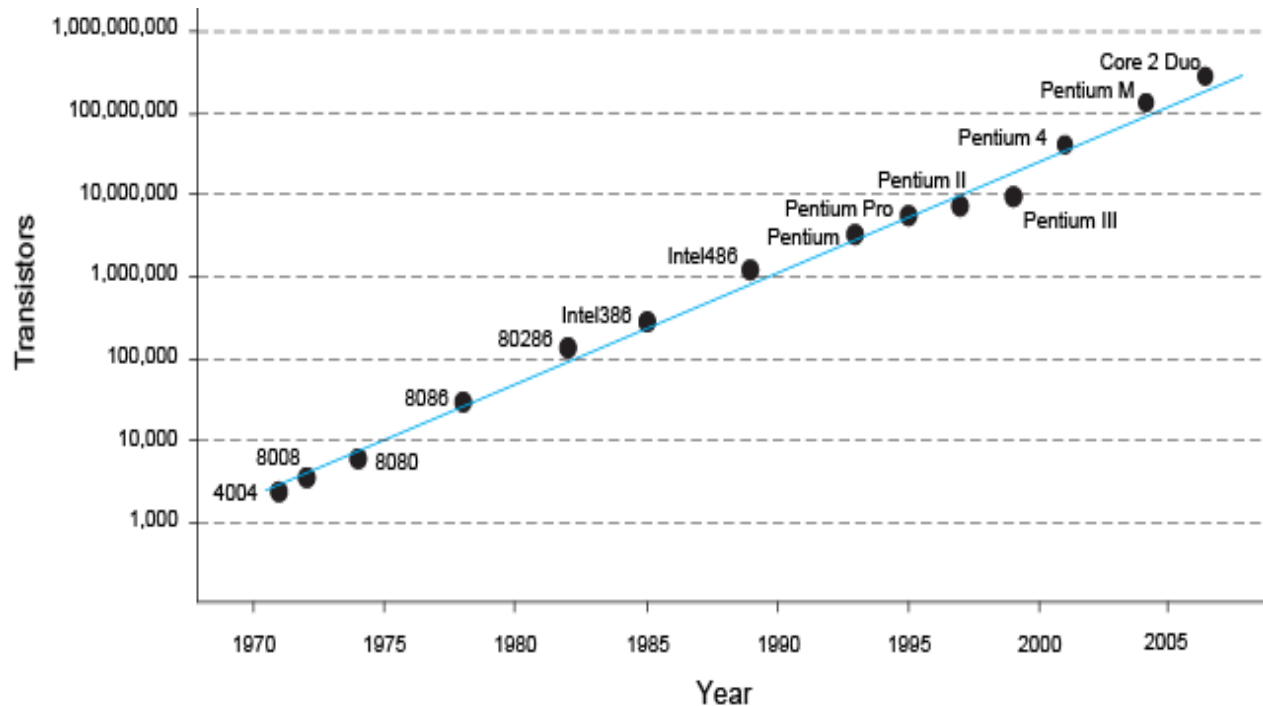


TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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



- *“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:

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

- 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



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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



TECHNISCHE  
UNIVERSITÄT  
DARMSTADT

- 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  $I_{DD} = 20 \text{ mA}$

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