



HOCHSCHULE OSNABRÜCK  
UNIVERSITY OF APPLIED SCIENCES

# Technische Grundlagen der Informatik

## Schaltwerke

Prof. Dr.-Ing. Benjamin Weinert



# Gliederung

## ■ Elementare Schaltwerke

- Flip-Flops
- Register
- Schieberegister
- Zähler

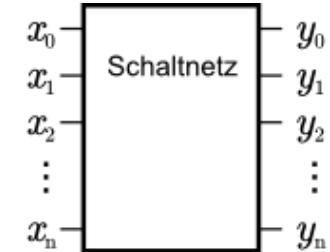
## ■ Endliche Automaten



# Sequentielle Schaltungen

- Bisher haben wir Schaltungen ohne Rückkopplungen betrachtet  
→ **Schaltnetze**

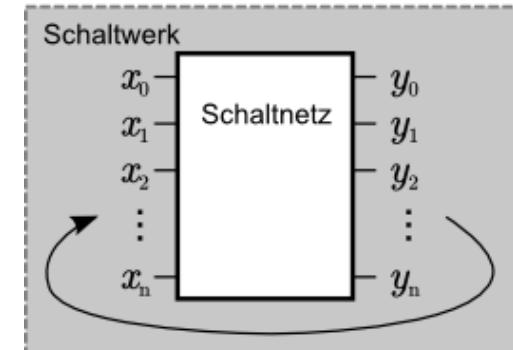
- Werte an den Ausgängen sind nur abhängig von den Eingängen
- Solche Schaltungen verhalten sich immer gleich (sind zustandslos) und sind durch ihre Schaltfunktion eindeutig beschrieben
- Aber: Es können keine Werte gespeichert werden



- Wir betrachten nun Schaltungen mit Rückkopplungen

## → **Schaltwerke**

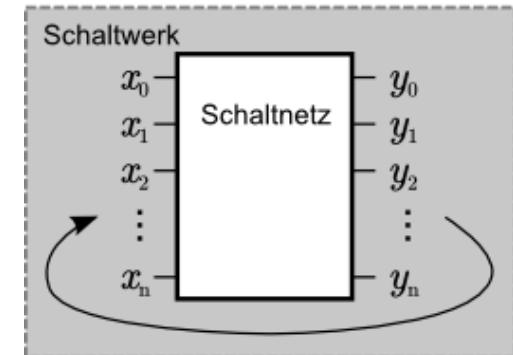
- Werte an den Ausgängen sind abhängig von den Eingängen und den vorherigen Ausgangswerten
- Das Zeitverhalten muss genau betrachtet werden
- Die vorherigen Ausgangswerte können als Zustand der Gatter interpretiert werden
  - Abhängig vom Zustand verhalten sich die Gatter anders (zustandsabhängige Schaltfunktion)
- **Es wird möglich, Zustände zu speichern**



# Zustandsspeicher

- Zur Speicherung vergangener Information ist ein Zustandsspeicher erforderlich
- Einfachste Form dieses Zustandsspeicher:

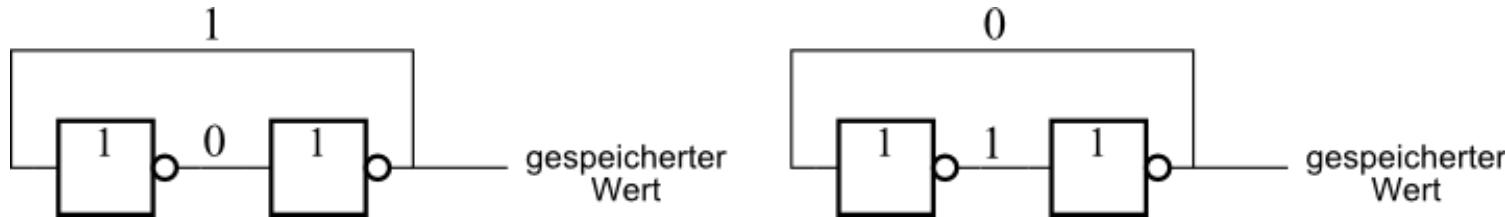
## Rückkopplung



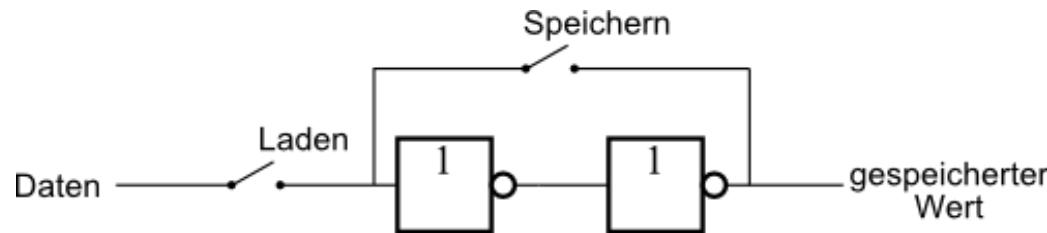
- Durch die Rückkopplung lassen sich die in den Eingangsvariablen nicht mehr repräsentierten Informationen wieder am Eingang zur Verfügung stellen
  - Die aus den bekannten Logikgattern konstruierten Speicherelemente erlauben uns eine Information persistent zu speichern!

# Speicher mit rückgekoppelten Gattern

- Zwei Inverter bilden eine statische Speicherzelle („Speicherschleife“)
- Der Wert bleibt erhalten bis die Versorgungsspannung abgeschaltet wird

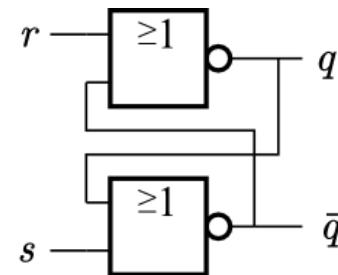
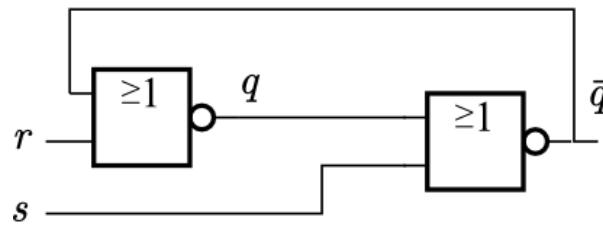


- Wie kann ein neuer Wert gespeichert werden?
  - Öffnen des Rückkopplungspfads
  - Laden des neuen Datenwertes



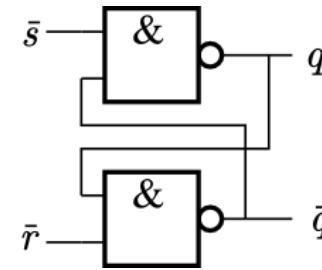
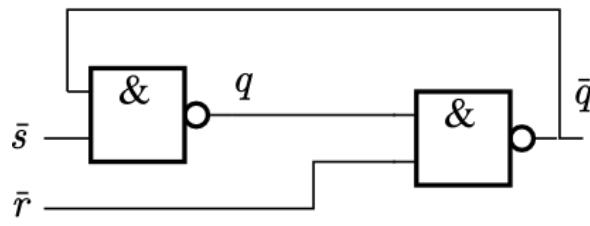
# Speicher mit rückgekoppelten Gattern

- Rückgekoppelte NOR-Gatter mit den beiden Eingangsleitungen  $r$  = Reset und  $s$  = Set und den beiden Ausgängen  $q$  und  $\bar{q}$ 
  - $rs = 00, rs = 01, rs = 10$  erlaubt
    - $rs = 11$  nicht erlaubt
  - Speicherfähigkeit: Bei  $r = 0$  und  $s = 0$  bleibt der aktuelle Wert  $q$  gespeichert (entspricht der Inverter-Schaltung auf der vorherigen Folie)
  - Der gespeicherte Wert  $q$  kann
    - mit Reset  $r = 1$  auf  $q = 0$  und
    - mit Set  $s = 1$  auf  $q = 1$  gesetzt werden



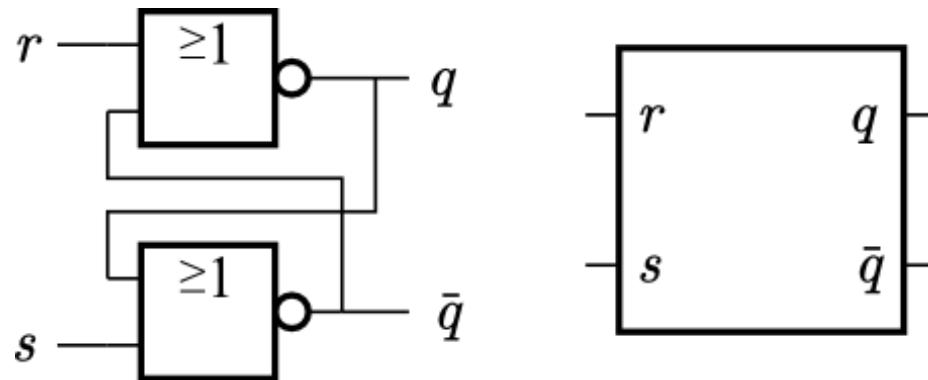
# Speicher mit rückgekoppelten Gattern

- Rückgekoppelte NAND-Gatter
  - Bei  $\neg r = 1$  und  $\neg s = 1$  bleibt der aktuelle Wert gespeichert
- Der gespeicherte Wert  $q$  kann
  - mit Reset  $\neg r = 0$  auf  $q = 0$  und
  - mit Set  $\neg s = 0$  auf  $q = 1$  gesetzt werden



# Asynchrones RS-Flip-Flop

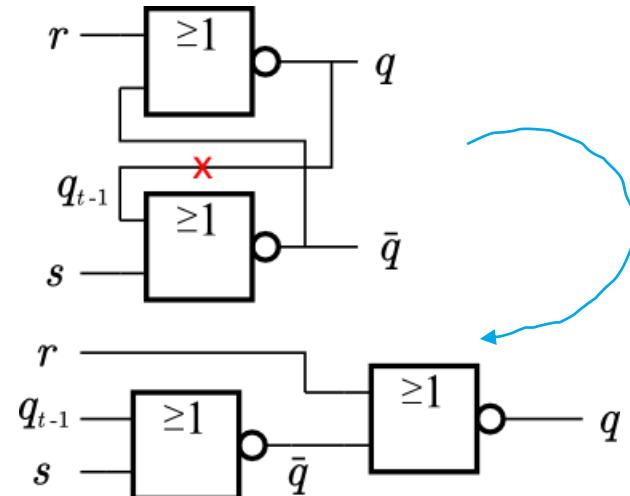
- Diese Schaltung wird asynchrones RS-Flipflop genannt
- Das RS-Flipflop kann 1 Bit speichern
- Für ein **asynchrones** RS-Flipflop wird auch folgendes Ersatzschaltbild verwendet



# Asynchrones RS-Flip-Flop

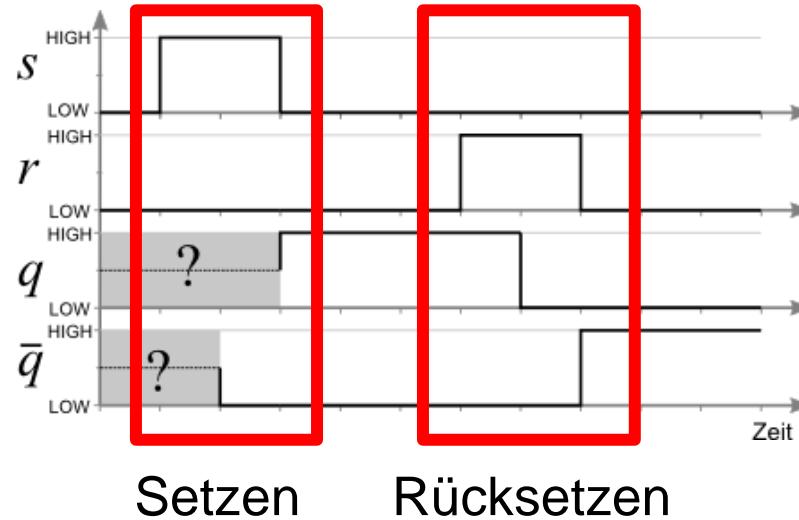
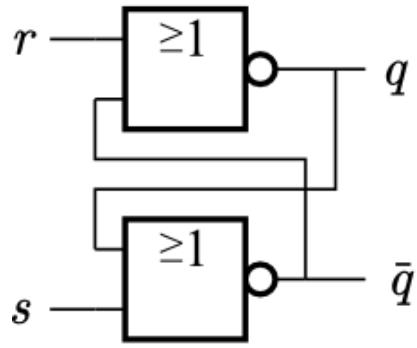
- Wird der **vorherige Ausgangswert** von  $q$  mit  $q_{t-1}$  bezeichnet, kann folgende Wahrheitstafel aufgestellt werden

$r$	$s$	$q_{t-1}$	$q$	Funktion
0	0	0	0	halten
0	0	1	1	halten
0	1	0	1	setzen
0	1	1	1	setzen
1	0	0	0	rücksetzen
1	0	1	0	rücksetzen
1	1	0	x	illegal
1	1	1	x	illegal



- D.h. der Zustand des **vorherigen** Ausgangswertes  $q_{t-1}$  hat bei der Schaltung keinen Einfluss auf die **Funktion**
  - Daher kann die Wahrheitstabelle auch reduziert dargestellt werden (**ohne**  $q_{t-1}$ )

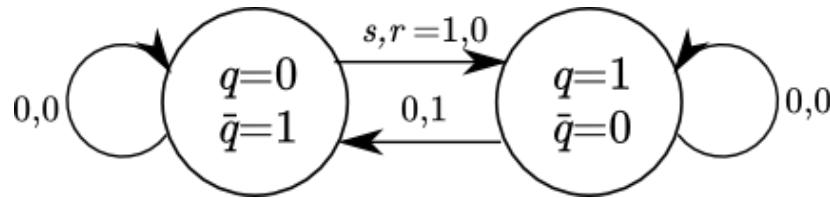
# Zeitverhalten eines asynchronen RS-Flip-Flops



- Die Eingangsbelegung  $r = 1$  und  $s = 1$  sollte vermieden werden
- Beim gleichzeitigen Wechsel auf 0 fängt das System sonst an zu schwingen
  - Vgl: [Simulation in Amilosim \(Uni Marburg\)](#)

# Zustandsdiagramm eines asynchronen RS-Flip-Flops

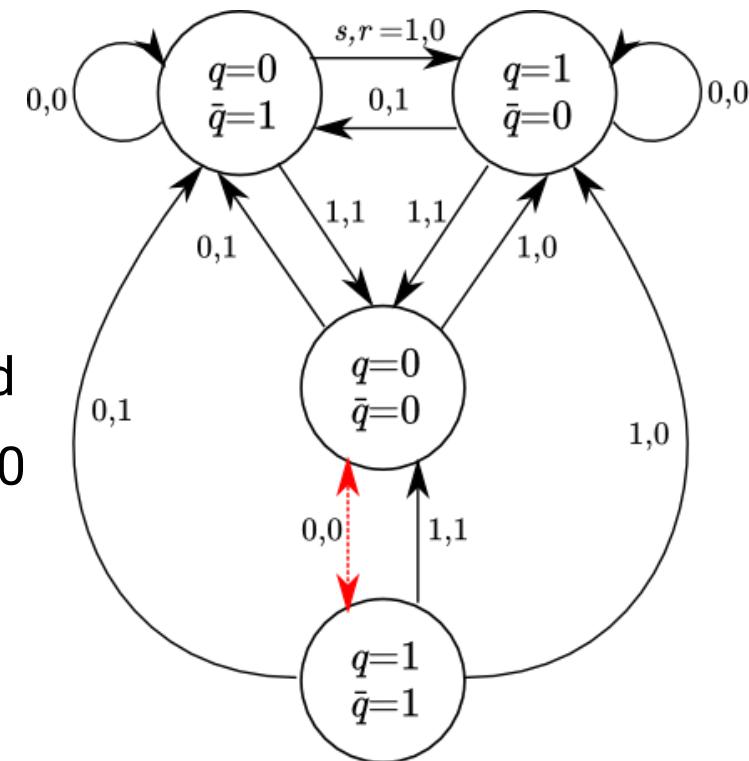
- Wird ein RS-Flipflop **ohne** die illegale Eingangsbelegung  $r = 1$  und  $s = 1$  betrieben, gibt es zwei Zustände, in denen sich das System befinden kann:
  - Zustand 1:  $q = 0$  und  $\bar{q} = 1$
  - Zustand 2:  $q = 1$  und  $\bar{q} = 0$
- Im Zustandsdiagramm sind die Zustände mit Kreisen markiert
  - Abhängig von den Eingangsvariablen  $r$  und  $s$  können Zustandswechsel auftreten (Pfeile im Zustandsdiagramm)



- Das Verhalten des Flipflops an den Ausgängen ist **nicht abhängig** vom Zustand, sondern von den Eingangsvariablen!

# Zustandsdiagramm eines asynchronen RS-Flip-Flops

- Wird ein RS-Flipflop mit der illegalen Eingangsbelegung  $r = 1$  und  $s = 1$  betrieben, gibt es, unter Berücksichtigung des Zeitverhaltens, vier Zustände, in denen sich das System befinden kann:
  - Zustand 1:  $q = 0$  und  $\bar{q} = 1$
  - Zustand 2:  $q = 1$  und  $\bar{q} = 0$
  - **Zustand 3:  $q = 0$  und  $\bar{q} = 0$**
  - **Zustand 4:  $q = 1$  und  $\bar{q} = 1$**
- Das Verhalten des Flipflops an den Ausgängen ist jetzt abhängig vom Zustand
- Beim gleichzeitigen Wechsel auf  $r = 0, s = 0$  im Zustand  $q = 0, \bar{q} = 0$  fängt das System an zu schwingen

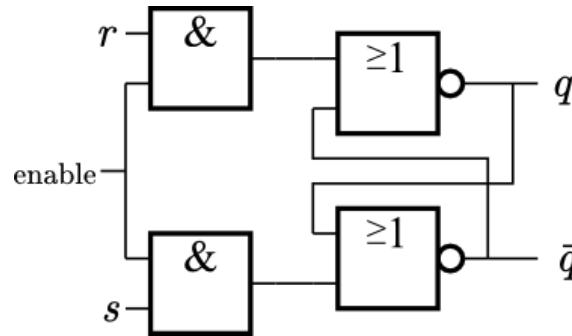


# Probleme asynchroner Schaltwerke

- Asynchrone Schaltwerke arbeiten **ohne** einen zentralen Takt
  - Sie reagieren sofort auf jede Änderung der Eingangs- und Zustandsvariablen
  - Sie sind sehr störempfindlich
- Hasardfehler in den Übergangsschaltnetzen
  - Asynchrone Schaltwerke reagieren darauf sehr empfindlich
  - Hasardfehler können ebenfalls falsche Zustandsübergänge verursachen
    - „Schwingung“ entsteht durch eine Signalverzögerung die im Beispiel durch die beiden NOR-Gatter als auch durch die Verbindungsleitungen zwischen den Gattern verursacht wird

# Gesteuertes RS-Flip-Flop

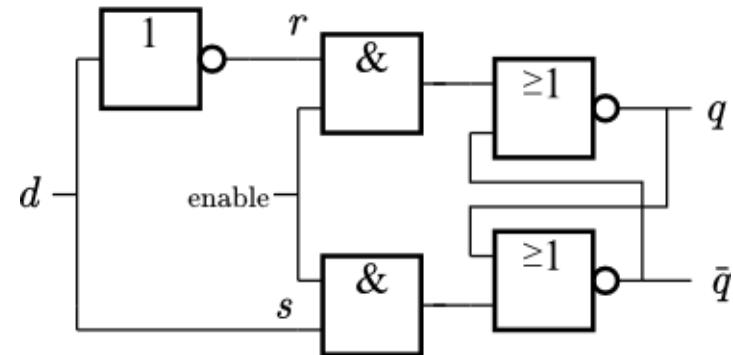
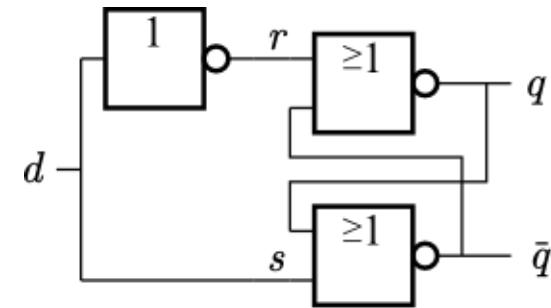
- Der "Enable"-Eingang legt fest, ob r und s eine Rolle spielen
- Änderungen am Eingang werden nur noch für enable = 1 übernommen



- Diese Maßnahme schützt das Flipflop vor eventuellen Störungen am Eingang so lange enable = 0
- Das Problem, dass die Schaltung in Schwingung geraten kann, löst die Maßnahme jedoch nicht
  - Wenn RS = 11 und enable = 1, gerät die Schaltung potentiell in Schwingung

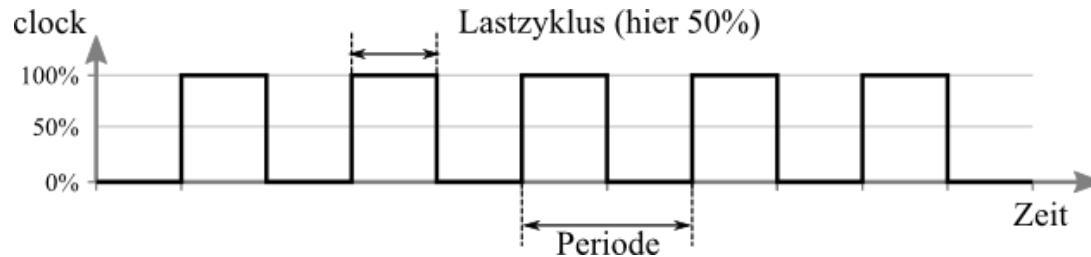
# Gesteuertes D-Flip-Flop

- Einfachste Lösung, die illegale Eingangsbelegung  $r = 1$  und  $s = 1$  zu verhindern
  - nur **ein** Eingangssignal **d** verwenden
- **Aber:** die Eingangsbelegung  $s = 0$  und  $r = 0$ , die das Speichern des Wertes bewirkt, kann nicht mehr erzeugt werden
- Wird die Schaltung mit der "Enable"-Schaltung kombiniert, ist Speichern wieder möglich (wenn enable = 0).
- Diese Schaltung wird auch D-Flip-Flop genannt



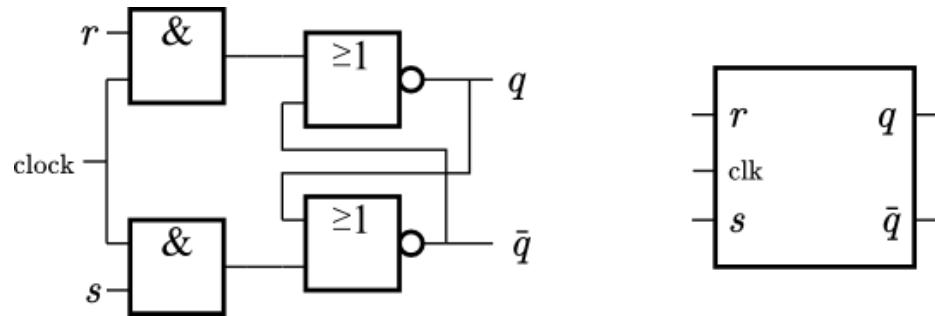
# Synchrone Flip-Flops

- Durch ein Taktsignal (engl. clock) kann eine synchrone Schaltung entworfen werden
  - Der Takt gibt dem System eine gemeinsame Zeitbasis
- Zweck bei Flipflops:
  - Solange warten, bis die Eingänge r und s stabil sind
  - Dann die beabsichtigten Änderungen zulassen (enable = 1)
  - Dies kann erreicht werden, indem das Taktsignal clock auf den enable-Eingang gelegt wird
- Taktsignale sind periodische Signale
  - Periodendauer: Zeit zwischen zwei gleichen Flanken
  - Lastzyklus: hier 50%, da Zeit für 1 gleich lang, wie für 0



# Taktpiegelgesteuerte Flip-Flops

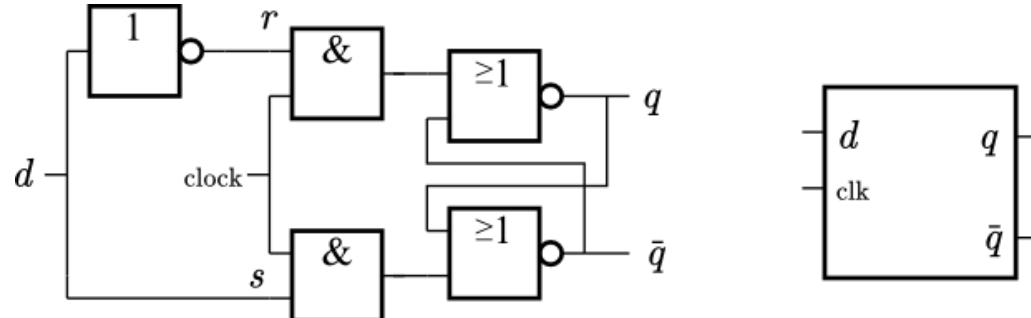
- Erweiterung des **asynchronen** RS-Flip-Flops zu einem **synchronen & taktpiegelgesteuerten** Speicherelement durch Ergänzung zweier AND-Gatter



- Änderungen am Eingang werden nur während des Lastzyklus übernommen (d.h. wenn *clock* = 1)
  - „clock“ wechselt im Takt zwischen 0 und 1
    - Die Zustandswechsel sind somit auf bestimmte Zeitintervalle festgelegt
    - Hinweis: Die meisten Schaltwerke arbeiten mit einem einzigen Taktsignal, dass alle synchronen Speicherelemente gemeinsam versorgt

# Taktpiegelgesteuerte Flip-Flops

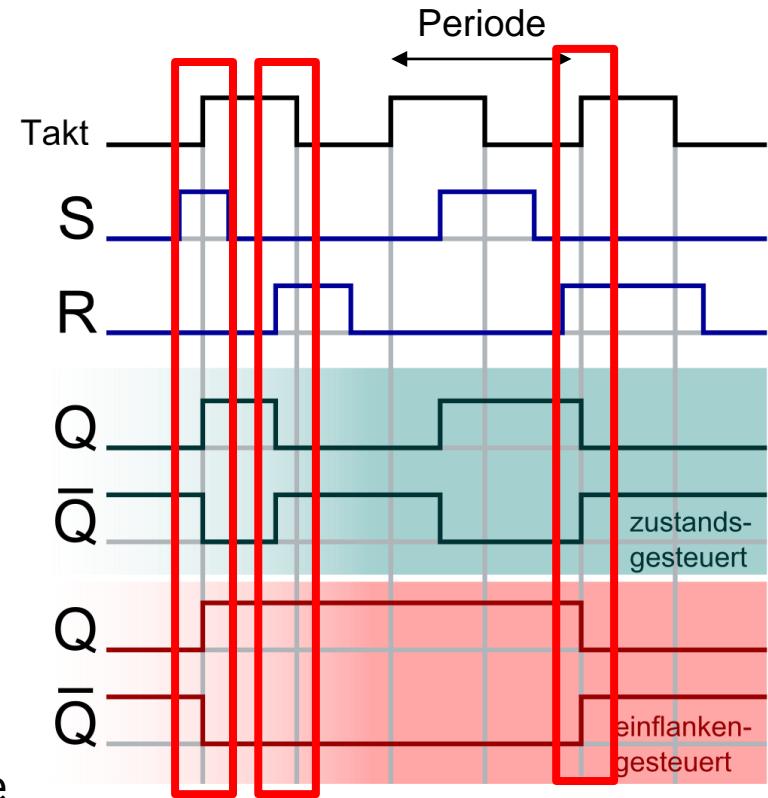
## ■ Synchrones D-Flip-Flop



- Änderungen am Eingang werden nur während des Lastzyklus übernommen (d.h. wenn  $clock = 1$ )
- Ist während des Lastzyklus  $d = 1$ , wird  $q = 1$  gesetzt und für den Rest der Periode gehalten
- Erst beim nächsten Lastzyklus kann sich  $q$  wieder ändern
  - sofern  $d$  dann = 0
- Das D-Flipflop realisiert damit eine Verzögerung (engl. "Delay") in einem Daten-Stream, daher der Name "D"-Flipflop
  - D:            1 0 1 0
  - CLK:          ↑ ↑ ↑ ↑
  - Q:            1 0 1 0

# Taktflankengesteuerte Flip-Flops

- Bisher waren die Flipflops **taktpiegelgesteuert** (oder auch: **taktzustandsgesteuert**)
  - Es wird ein gewisser Grad der Synchronisation erreicht
  - Oftmals jedoch erforderlich, potentielle Zustandswechsel weiter einzuschränken und auf bestimmte Zeitpunkte zu begrenzen
- Häufig sinnvoller: **taktflankengesteuerte** Flipflops
- Positiv taktflankengesteuert
  - Eingänge werden bei der **steigenden** Flanke abgetastet
  - Ausgänge ändern sich nach der steigenden Flanke
- Negativ taktflankengesteuert
  - Eingänge werden bei der **fallenden** Flanke abgetastet
  - Ausgänge ändern sich nach der fallenden Flanke



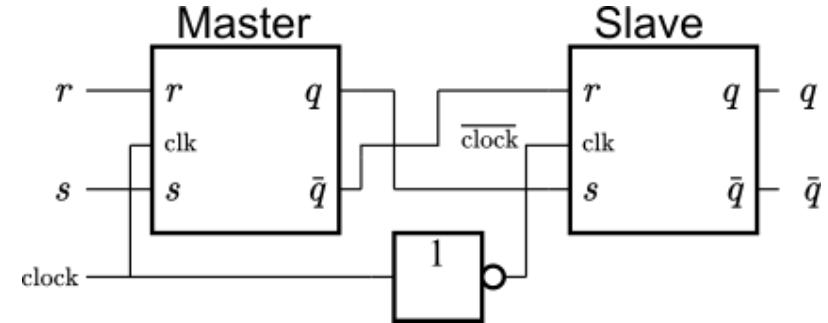
# Taktflankengesteuertes Flip-Flop

## Master-Slave-Flip-Flop



- Durch hintereinander Schalten von zwei takt**pegel**gesteuerten RS-Flipflops

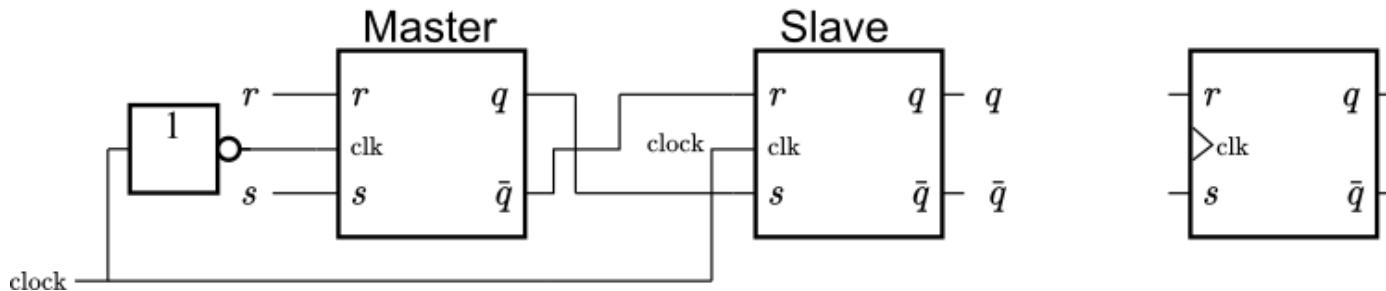
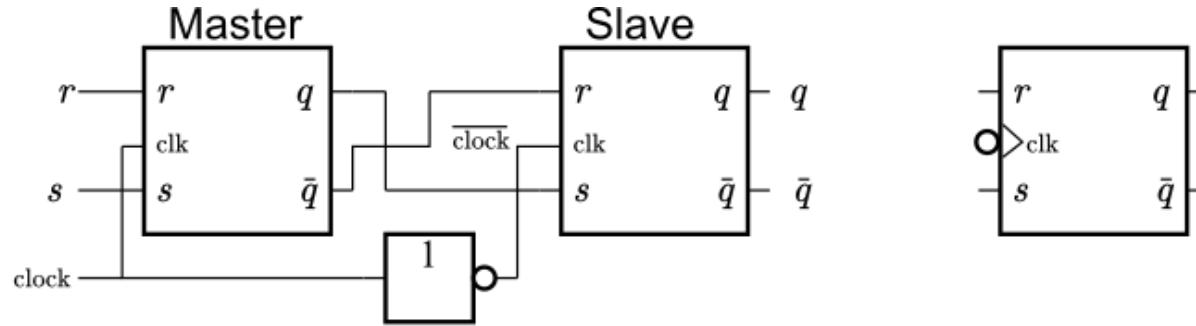
- entsteht ein takt**flankengesteuertes** Flipflop
- auch "Master-Slave Flipflop" genannt:
- r und s werden bei steigender Flanke des clock-Signals vom **Master** eingelesen



- Während sich die Ausgänge des Masters ändern, passiert beim Slave nichts, da dort das Taktsignal invertiert wurde ( $\text{Eingang } \neg\text{clock} = 0$ ) und das Slave Flipflop damit deaktiviert ist
- Bei fallender Flanke des Taktsignals werden die Ausgänge des Masters vom Slave eingelesen, die Ausgänge des Slaves ändern sich
  - Eingang  $\neg\text{clock} = 1$
- Eine Änderung der Ausgänge, und damit des Speicherwerts, ist bei diesem Master-Slave Flipflop damit **nur** bei einer **fallenden** Flanke möglich (egal zu welchem Zeitpunkt sich die Eingangssignale ändern)

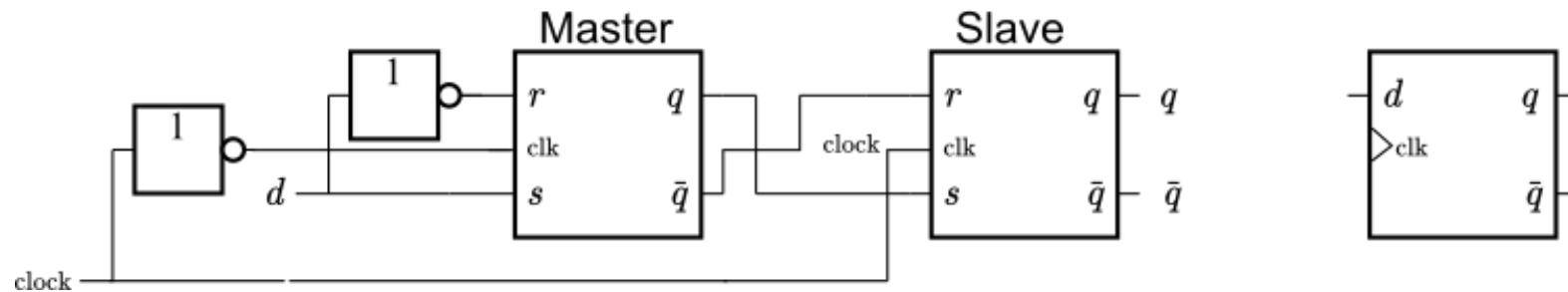
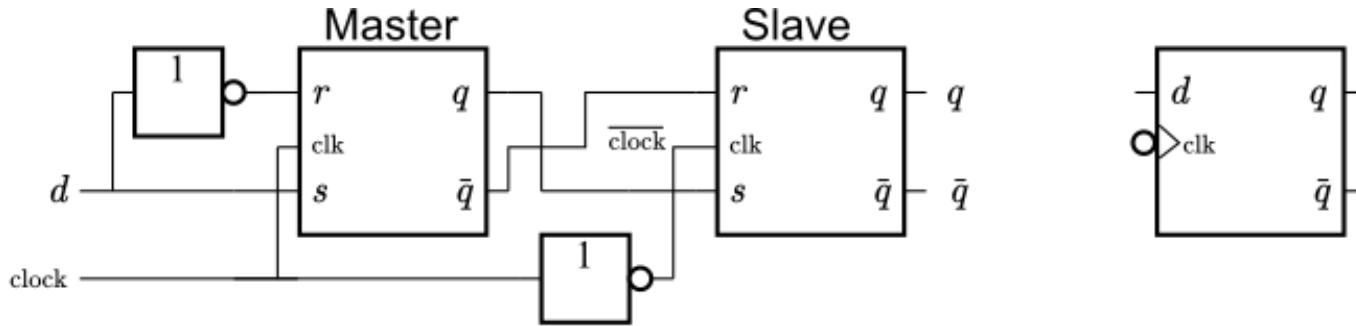
# Taktflankengesteuertes RS-Flip-Flop

- Es werden die folgenden zwei Ersatzschaltbilder für das taktflankengesteuerte RS-Flipflop verwendet, je nachdem, ob sich die Ausgänge
  - bei **fallender** (Abb. oben)
  - oder **steigender** (Abb. unten) Flanke ändern



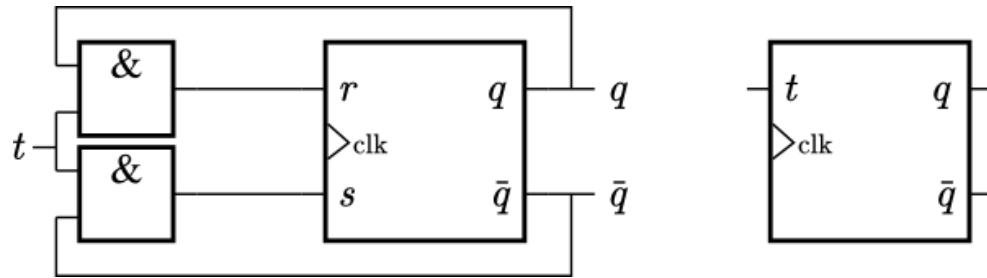
# Taktflankengesteuertes D-Flip-Flop

- Ein taktflankengesteuertes **RS**-Flipflop kann leicht in ein taktflankengesteuertes **D**-Flipflop umgewandelt werden
- Auch für das taktflankengesteuerte **D**-Flipflop werden Ersatzschaltbilder eingeführt



# T-Flip-Flop

- Neben **RS**- und **D**-Flipflops gibt es auch **T**-Flipflops
- Diese können aus einem taktflankengesteuerten RS-Flipflop durch das Vorschalten zweier UND-Gatter erzeugt werden

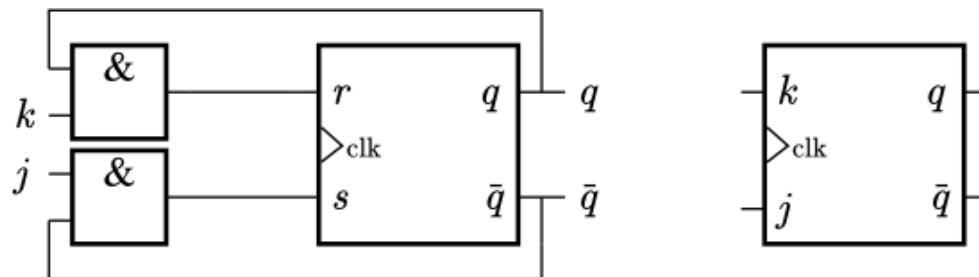


- Wie das D-Flipflop hat das T-Flipflop nur einen Eingang t
  - Ist  $t=1$  ändert, sich der Ausgang q von 0 nach 1 bzw. von 1 nach 0
  - Der Ausgang wird also jeweils bei  $t = 1$  umgeschaltet (engl. "toggle"), daher der Name T-Flipflop
    - $t = 0$  führt nicht zu einer Zustandsänderung am Ausgang
  - Ist das T-Flipflop einmal in einem stabilen Zustand, bleibt es stabil, da die beiden Ausgänge q und  $\bar{q}$  nicht gleichzeitig 1 sein können

# JK-Flip-Flop

- Eine weitere Variante, die **universell** einsetzbar ist, ist das JK-Flipflop
- Dieses kann aus einem taktflankengesteuerten RS-Flipflop durch das Vorschalten zweier UND-Gatter erzeugt werden
  - Ist  $j = 1$  und  $k = 1$ , entspricht das Verhalten dem eines T-Flipflop
  - Ansonsten dem Verhalten eines RS-Flipflops
  - D.h. die beim RS-Flipflop illegale Eingangsbelegung  $j = 1$  und  $k = 1$  bekommt eine eigene Funktionalität zugewiesen

$k$	$j$	$q_{t-1}$	$q$	Funktion
0	0	0	0	halten
0	0	1	1	halten
0	1	0	1	setzen
0	1	1	1	setzen
1	0	0	0	rücksetzen
1	0	1	0	rücksetzen
1	1	0	1	umschalten
1	1	1	0	umschalten



# Zusammenfassung

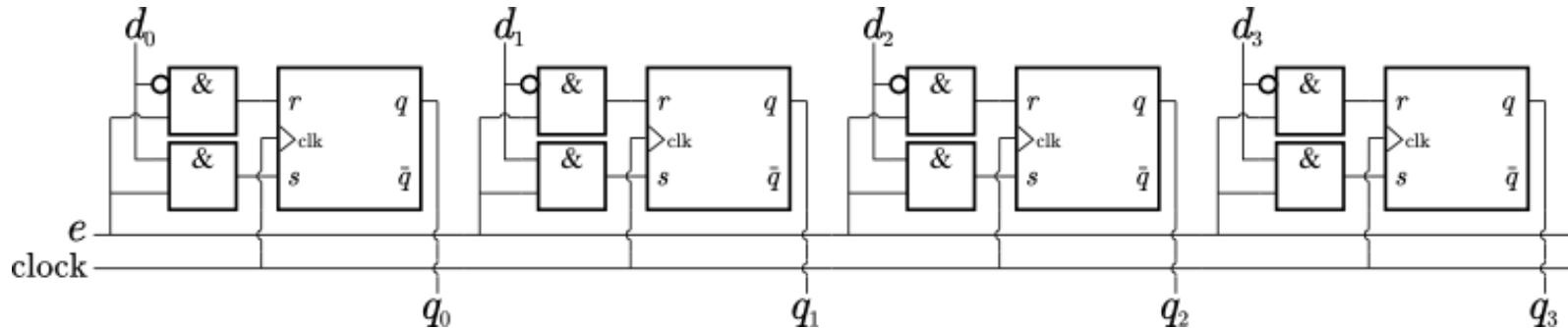
- Flip-Flops zum Halten eines 1-Bit-Werts
- Asynchron vs. Synchron
- Taktflankengesteuert vs. Taktpiegelgesteuert
- RS-Flip-Flops speichern Zustände
- D-Flip-Flops speichert Datenfolgen
- T-Flip-Flops flippen kontinuierlich den Wert an Ausgang q => für einen Zustandswechsel
- JK-Flip-Flops sind universelle Flip-Flops für alle vorgenannten Anwendungsfälle

# Register

- Ein Register besteht aus parallel angeordneten n Speicherelementen
- Register dienen der Speicherung und Manipulation von vollständigen Datenwörtern
- Eine wichtige Kenngröße ist die Anzahl n der Speicherelemente,
  - z.B. 8-, 16-, 32-, 64-, 128-Bit Register
- Im Folgenden werden drei verschiedene Registertypen vorgestellt
  - Auffangregister
  - Schieberegister
  - Universalregister

# Auffangregister

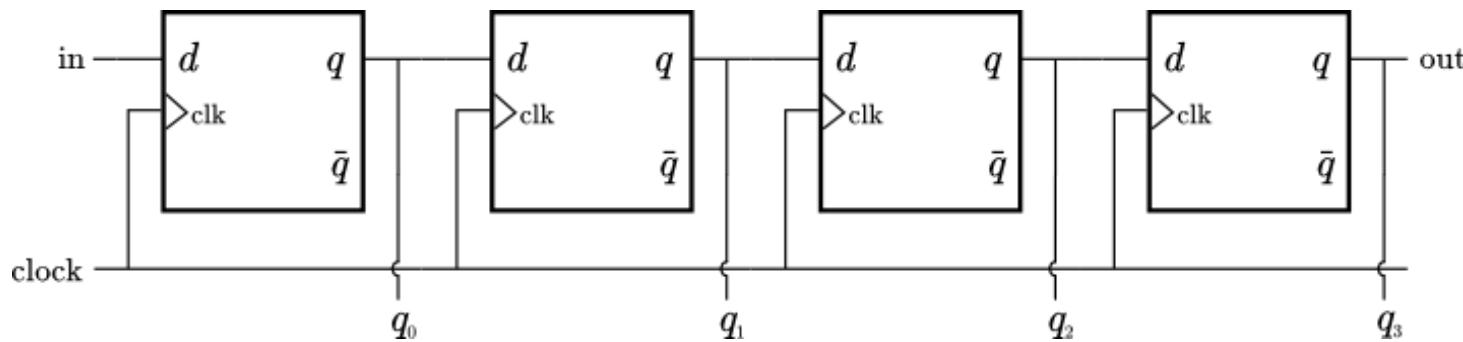
- Das Auffangregister dient zur Zwischenspeicherung von Datenworten
- Ein n-Bit Auffangregister kann aus einer parallelen Anordnung von n Flipflops bestehen, die jeweils 1-Bit speichern
- Beispiel 4-Bit Register mit taktflankengesteuerten RS-Flipflops
  - mit einer gemeinsamen Taktclock und
  - gemeinsamen Enable-Signal e



- Wenn  $e = 1$  ist, werden die **Datenbits  $d_i$**  parallel mit steigender Flanke in das Register **übernommen**
- An den Ausgängen  $q_i$  kann das Datenwort **ausgelesen** werden
- Wenn  $e = 0$  ist, werden die Ausgänge konstant gehalten
  - d.h. das Datenwort ist gespeichert

# Schieberegister

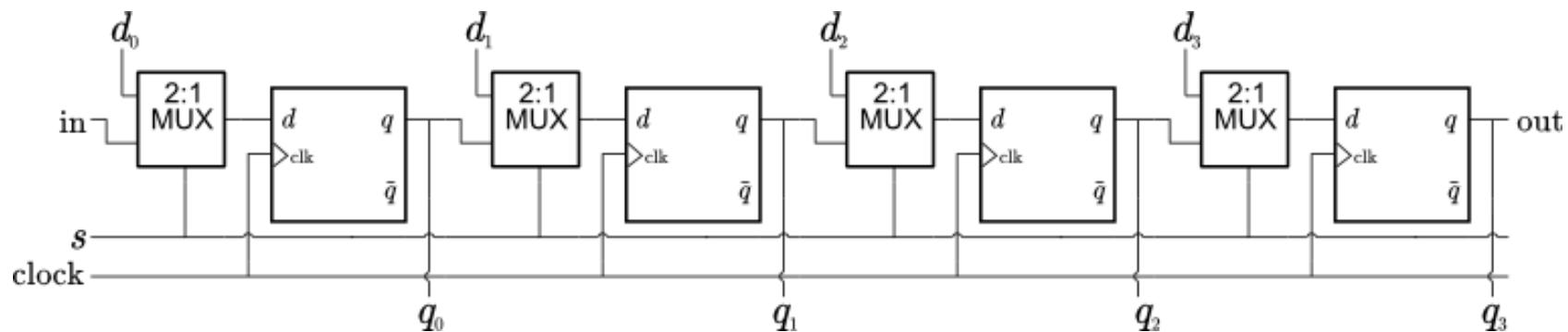
- Ein n-bit Schieberegister hat nur einen Eingang *in* aber  $n$  parallele Ausgänge
  - Mit jedem Takt wird der Eingang *in* abgefragt und der Wert im ersten Flipflop gespeichert
  - Der Ausgang eines Flipflops ist jeweils mit dem Eingang des nächsten Flipflops verbunden
  - Mit jedem Takt wird die Information ein Register weitergeschoben (daher der Name "Schieberegister")
- Beispiel 4-Bit Registers mit taktflankengesteuerten D-Flipflops



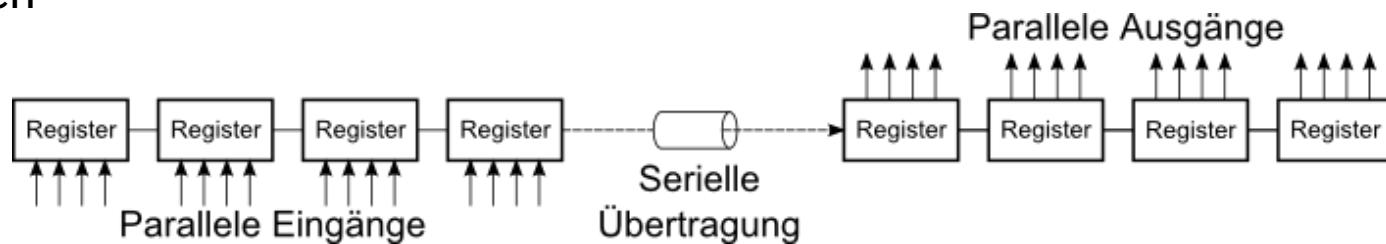
- Eine wichtige Anwendung ist das Umsetzen eines **seriellen** Datenstroms in Datenwörter der Länge  $n$

# Schieberegister

- Durch Vorschalten eines 2-zu-1 Multiplexers kann das Schieberegister so erweitert werden, dass
  - entweder eine Schiebeoperation ausgeführt wird (Steuerleitung  $s=1$ )
  - oder Daten parallel geladen werden (Steuerleitung  $s=0$ )



- Anwendung: Serielle Übertragung von Datenströmen können parallel ausgelesen werden

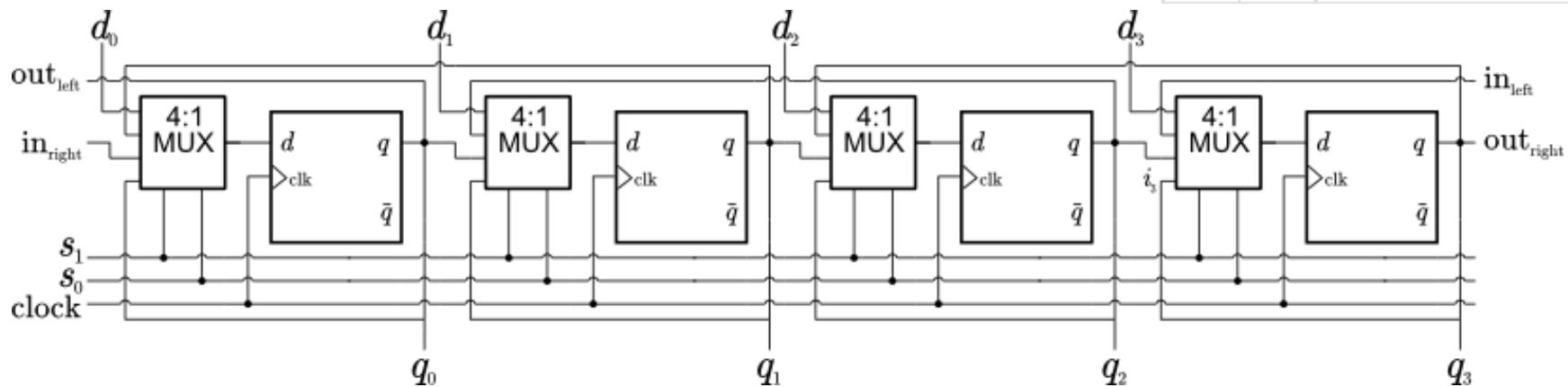


# Universalregister

- Das Universalregister vereint die Funktionalität des Auffang- und des Schieberegisters
- Beispiel 4-Bit Universalregister
  - besteht aus 4 taktflankengesteuerten D-Flipflops
  - mit jeweils einem vorgeschalteten 4-zu-1 Multiplexer
  - Mit den gemeinsamen Steuerleitungen  $s_0$  und  $s_1$  der Multiplexer kann die gewünschte Funktion ausgewählt werden (siehe Tabelle)



$s_1$	$s_0$	Funktion
0	0	laden
0	1	links schieben
1	0	rechts schieben
1	1	halten

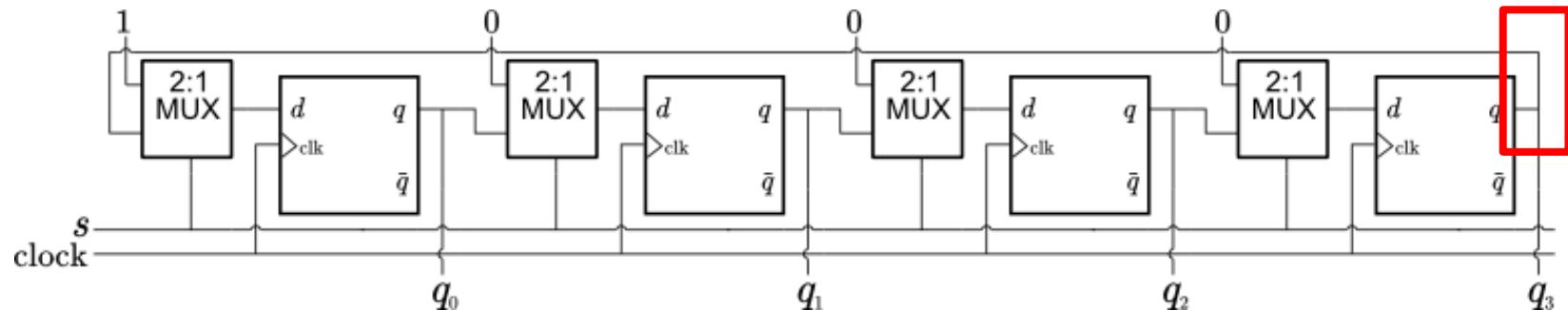


# Zähler

- Mit Registern lassen sich leicht Zähler aufbauen
- Zähler unterscheiden sich in den folgenden Eigenschaften
  - Schrittänge: Erhöhung des Zählerstands um eins oder um einen variablen Wert
  - Implementierung: Aufbau des Zählers / Asynchrone oder Synchrone Implementierung
  - Zählrichtung: Unidirektionale Zähler (Vorwärts- oder Rückwärtszähler), Bidirektionale Zähler
  - Zahlenformat: In welchem Format wird die Zahl repräsentiert (z.B. **Binary Coded Decimal**)
- Im Folgenden werden drei Beispiele gezeigt
  - Ringzähler
  - Johnson-Zähler
  - Binärzahler

# Ringzähler

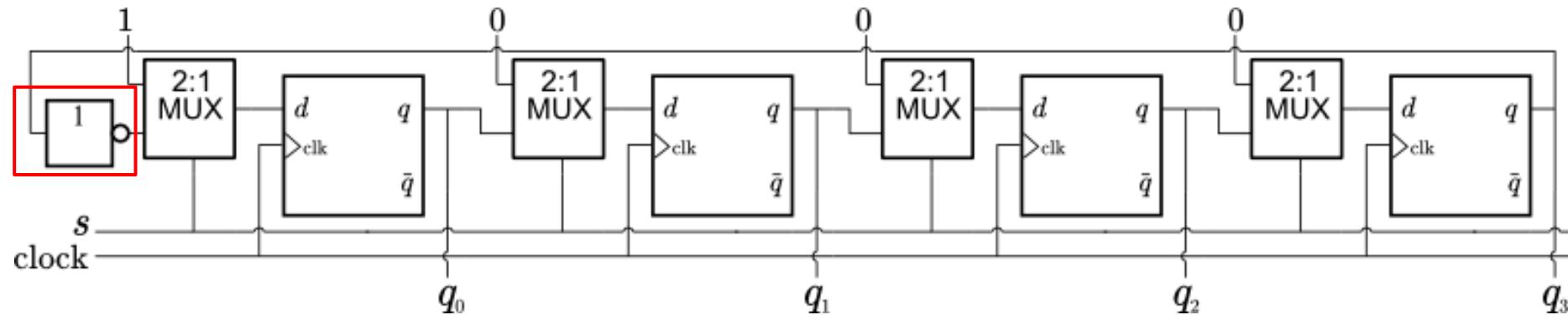
- Zur Realisierung eines Ringzählers kann ein **rückgekoppeltes Schieberegister** verwendet werden



- Ein 4-Bit Ringzähler erzeugt z.B. als Ausgabe die Folge: 1000, 0100, 0010, 0001, 1000, 0100, ...
  - Es ist also jeweils nur ein Ausgang 1, die anderen 0
  - Das Schieberegister im Beispiel wird mit 1000 initialisiert (Steuerleitung  $s = 0$ )
  - Anschließend wird die 1 nach rechts durch die Flipflops geschoben (Steuerleitung  $s = 1$ )
- Ein Ringzähler kann u.a. eingesetzt werden, um Aktionen nacheinander auszuführen. Dazu kann jeder Ausgang  $q_i$  mit einer Aktion verknüpft werden, die ausgeführt wird, sobald der Ausgang 1 ist

# Johnson-Zähler

- Ebenfalls ein Ringzähler
- Beim Johnson-Zähler (auch Möbius-Zähler genannt) wird der rückgekoppelte Wert **invertiert**
- Dadurch ergibt sich bei Initialisierung mit 1000 die Folge: 1000, 1100, 1110, 1111, 0111, 0011, 0001, 0000, 1000, ...



# Binärzähler

- Bei einem Binärzähler werden aufsteigende Binärzahlen erzeugt  
**(hier niedrigwertigstes Bit links)**
- Es soll also die Folge entstehen:  
**0000, 1000, 0100, 1100, 0010, 1010, 0110, 1110**  
**0001, 1001, 0101, 1101, 0011, 1011, 0111, 1111**  
**0000, ...**
- Ein Binärzähler kann ebenfalls mit Flipflops realisiert werden
  - allerdings werden einige weitere Logikbausteine benötigt
  - Das niedrigwertigste Bit  $q_0$  wechselt mit jedem Takt, dies kann mit einem Inverter realisiert werden

$$q_0^{t+1} = \neg q_0^t$$

$$\text{Für } q_1 \text{ gilt: } q_1^{t+1} = q_1^t \Leftrightarrow q_0^t$$

$$\text{Für } q_2 \text{ gilt: } q_2^{t+1} = q_2^t \Leftrightarrow (q_1^t \wedge q_0^t)$$

$$\text{Für } q_3 \text{ gilt: } q_3^{t+1} = q_3^t \Leftrightarrow (q_2^t \wedge q_1^t \wedge q_0^t)$$

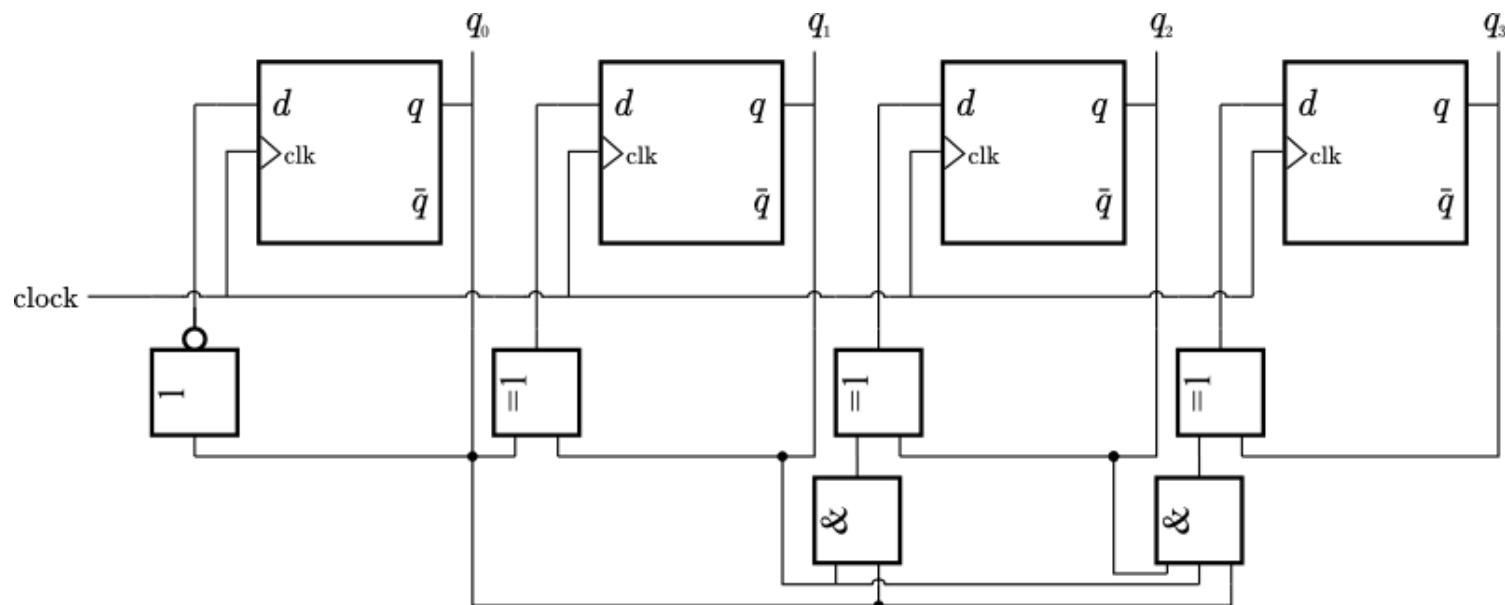
# Binärzähler

$$q_0^{t+1} = \neg q_0^t$$

$$q_1^{t+1} = q_1^t \Leftrightarrow q_0^t$$

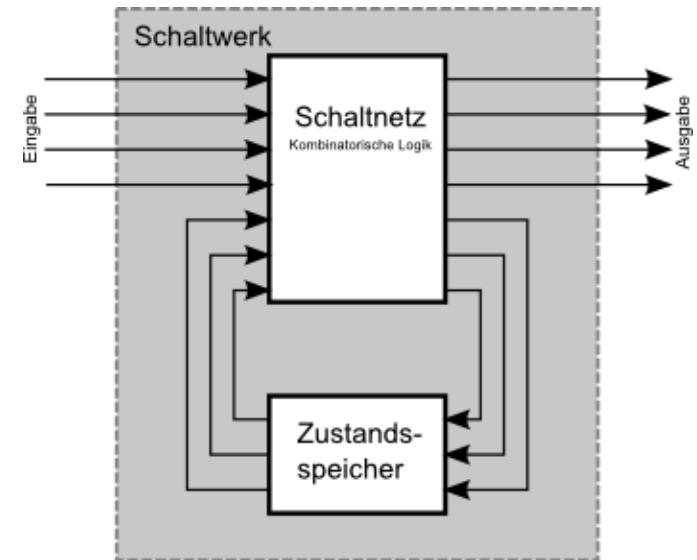
$$q_2^{t+1} = q_2^t \Leftrightarrow (q_1^t \wedge q_0^t)$$

$$q_3^{t+1} = q_3^t \Leftrightarrow (q_2^t \wedge q_1^t \wedge q_0^t)$$



# Vom FlipFlop zum Schaltwerk

- Wir haben gesehen, dass durch Rückkopplung Speicherelemente (Flip-Flops, Register) realisiert werden können
  - Speicherung eines Zustands
- Folglich kann ein **Schaltwerk** als Kombination aus einem **Schaltnetz** und einem **Zustandsspeicher** dargestellt werden
- Die Ausgabe des Schaltwerks kann abhängig vom aktuellen Zustand sein
- Der Zustand kann sich in Abhängigkeit von den Eingabewerten ändern
- Zur Modellierung der zustandsabhängigen Schaltfunktion können *endliche Automaten* verwendet werden
  - Endliche Automaten bieten den passenden Beschreibungsformalismus zur Modellierung von Schaltwerken!
  - Davon kann ein konkreter Schaltungsentwurf abgeleitet werden



# Endliche Automaten

- Ein endlicher Automat „übersetzt“ Eingabezeichen in eine Folge von Ausgabezeichen. Dazu verfügt ein solcher Automat intern über eine endliche Menge von Zuständen und Zustandsübergangsregeln
  - Bei Verarbeitung eines Eingabezeichen wird unter Berücksichtigung des aktuellen Zustands das Ausgabezeichen als auch den Folgezustand berechnet.
- Ein endlicher Automat (engl. Finite State Machine, FSM) ist definiert durch
  - eine endliche Menge A von Eingabesymbolen  $a_i \in A$  (Alphabet)
  - eine endliche Menge S von Zuständen  $s_i \in S$
  - einen Anfangszustand  $s_0 \in S$
  - eine Zustandsübergangsfunktion  $\delta : S \times A \rightarrow S$
- Des weiteren kann er umfassen
  - eine endliche Menge B von Ausgabesymbolen  $b_i \in B$
  - eine Ausgabefunktion  $\lambda : S \times A \rightarrow B$
- Bei deterministischen Automaten erfolgen die Zustandsübergänge deterministisch (=nicht zufällig)
- Endliche Automaten können durch Zustandsübergangsgraphen dargestellt werden

# Automatentypen (Huffman-Normalform)

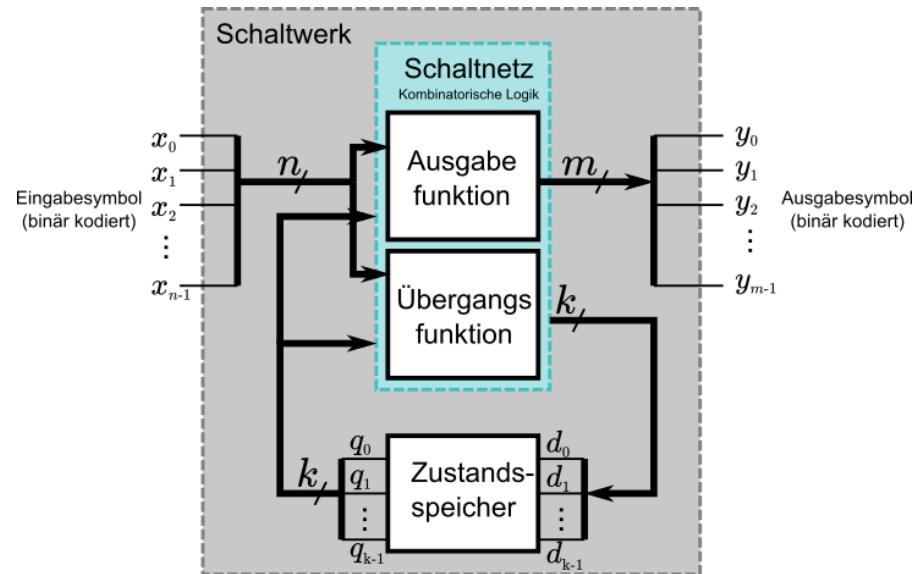
## ■ Mealy-Automaten

- Ausgabefunktion  $\lambda: S \times A \rightarrow B$  ist vom aktuellen Zustand **und** der Eingabe abhängig

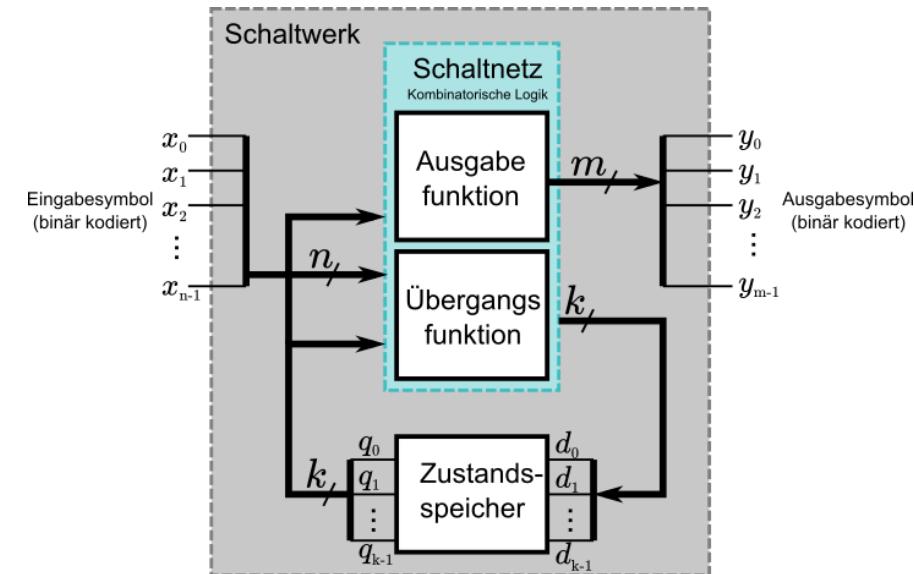
## ■ Moore-Automaten

- Ausgabefunktion  $\lambda: S \rightarrow B$  ist nur vom aktuellen Zustand abhängig

Mealy-Automat

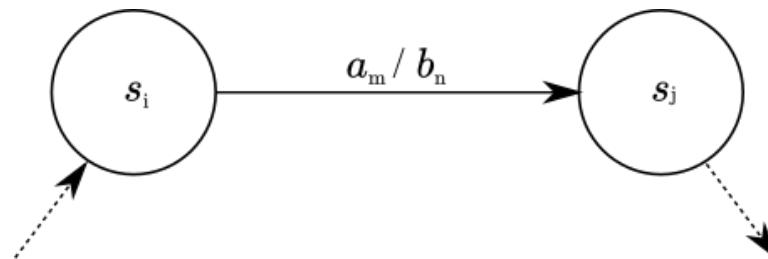


Moore-Automat



# Zustandsübergangsgraphen

- In einem Zustandsübergangsgraphen wird jeder Zustand  $s_i \in S$  als ein Kreis dargestellt
- Der Anfangszustand wird mit einem auf den Zustand zeigendem Dreieck gekennzeichnet
  - Ist kein Startzustand definiert, wird angenommen, dass sich alle Speicherelemente im Zustand 0 befinden
- Die möglichen Zustandsübergänge werden mit Pfeilen gekennzeichnet
- Jeder Pfeil wird mit dem zugehörigen Eingabesymbol  $a_m \in A$  beschriftet, für das dieser Zustandsübergang auftritt
- Außerdem (abgetrennt durch einen "/") kann jeweils das Ausgabesymbol  $b_n \in B$  angegeben werden



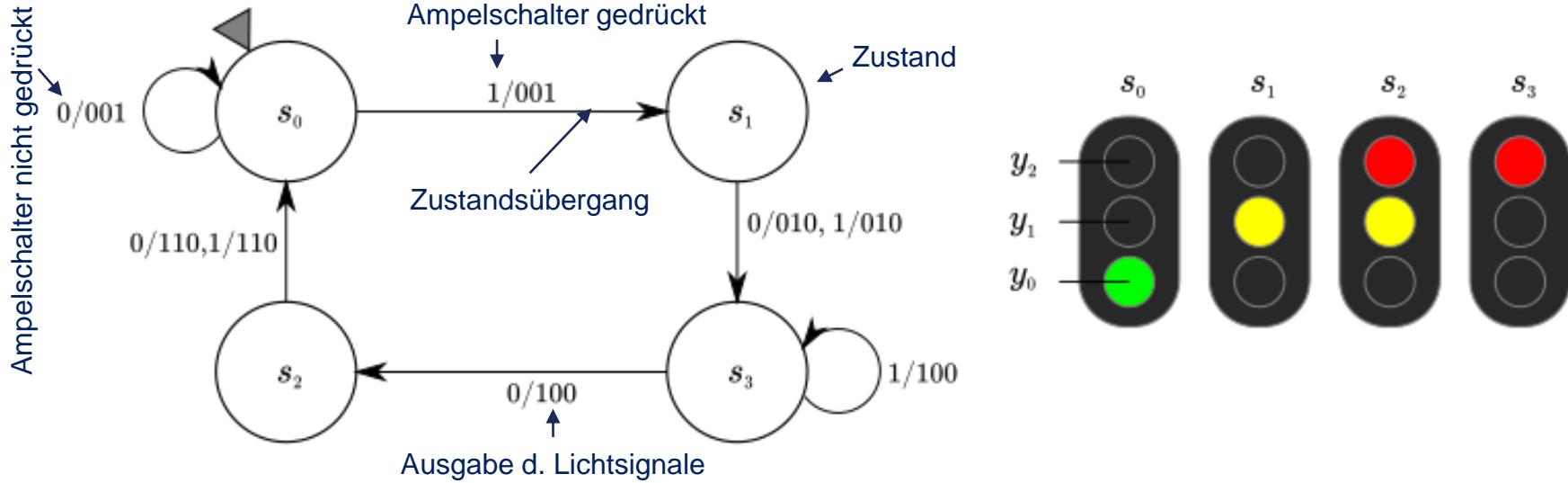
# Zustandsübergangsgraphen

## ■ Beispiel: Ampelschaltung (simplifiziert)

- Es soll eine Schaltung für eine Fußgängerampelanlage erstellt werden
- Es wird dabei die Ampel, die den Autoverkehr regelt, betrachtet (**nicht** die Fußgängerampel)
- Die Ampel reagiert auf das Drücken eines Ampelknopfs durch einen Fußgänger:
  - $a_0 = 0$  bedeutet der Ampelknopf wurde nicht gedrückt
  - $a_1 = 1$  bedeutet der Ampelknopf wurde gedrückt
- Im Anfangszustand  $s_0 \in S$  ist die Ampel grün
- Wurde der Ampelknopf gedrückt, soll die Ampel zunächst auf gelb und dann auf rot schalten
- Es wird weiterhin davon ausgegangen, dass das durch den Ampelknopf gesteuerte Eingabesymbol automatisch, nachdem der Fußgänger genug Zeit hatte die Straße zu überqueren, von  $a_1$  nach  $a_0$  wechselt
- Die Ampel soll dann zunächst gelb-rot zeigen und schließlich wieder grün

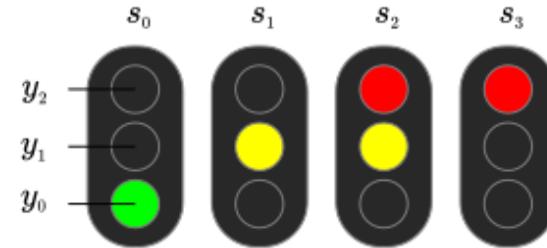
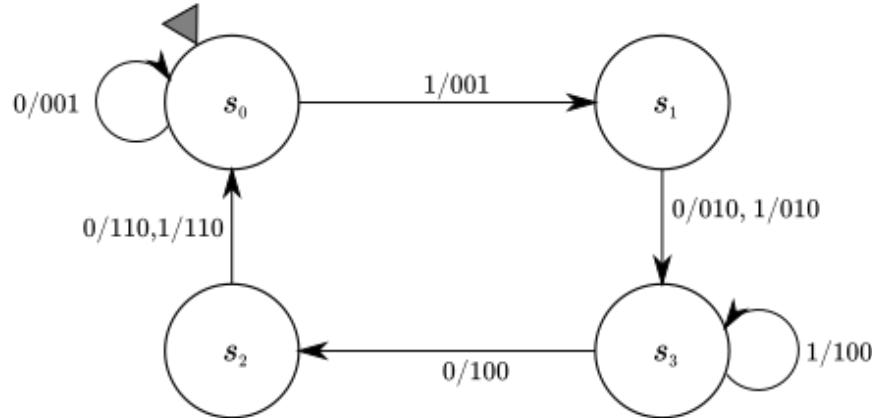
# Zustandsübergangsgraphen

## ■ Beispiel: Ampelschaltung



- Menge der Eingabesymbole  $A = \{a_0, a_1\}$  binär kodiert mit  $\{0,1\}$
- Menge der Zustände  $S = \{s_0, s_1, s_2, s_3\}$
- Menge der Ausgabesymbole  $B = \{b_0, b_1, b_2, b_3\}$  binär kodiert mit  $y_2y_1y_0$  zu  $\{001, 010, 110, 100\}$
- Es gibt  $|S| \cdot |A| = 4 \cdot 2 = 8$  mögliche Zustandsübergänge

# Beispiel

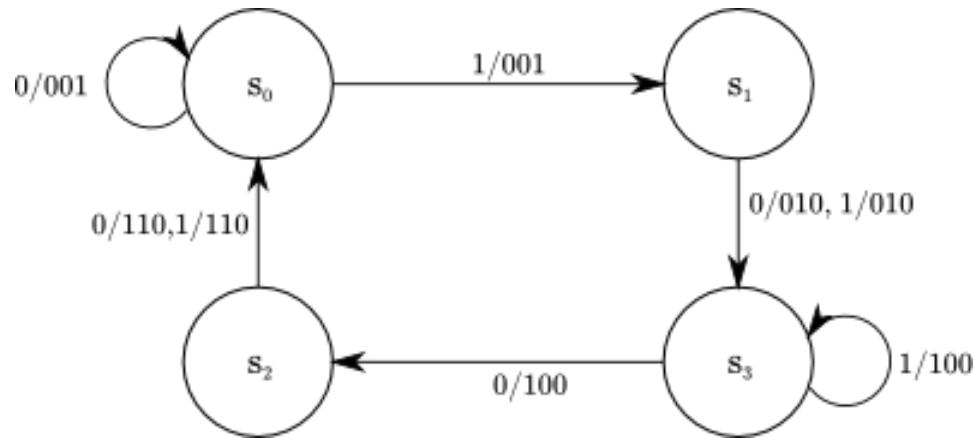


## Ausgabefunktion:

- $y_2 = q_1$
- $y_1 = q_0 \leftrightarrow q_1$
- $y_0 = \neg q_0 \wedge \neg q_1 = \neg(q_0 \vee q_1)$

Zustand	$q_1$	$q_0$	$y_2$	$y_1$	$y_0$
$s_0$	0	0	0	0	1
$s_1$	0	1	0	1	0
$s_2$	1	0	1	1	0
$s_3$	1	1	1	0	0

# Beispiel



Zustand	$q_1$	$q_0$	$x_0$	$d_1$	$d_0$
$s_0$	0	0	0	0	0
$s_0$	0	0	1	0	1
$s_1$	0	1	0	1	1
$s_1$	0	1	1	1	1
$s_2$	1	0	0	0	0
$s_2$	1	0	1	0	0
$s_3$	1	1	0	1	0
$s_3$	1	1	1	1	1

## ■ Übergangsfunktion

- $d_1 = q_0$
- $d_0 = (\neg q_1 x_0) \vee (\neg q_1 q_0) \vee (q_0 x_0)$

## ■ $q_1, q_0 = \text{aktueller Zustand}$

## ■ $d_1, d_0 = \text{Eingänge der Zustandsspeicher (FlipFlops)}$

# Beispiel

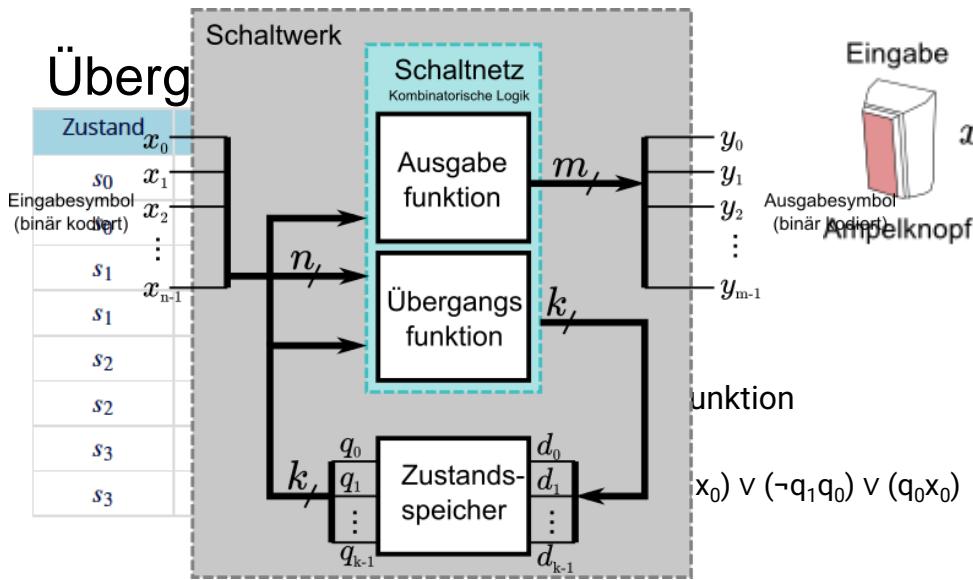
## Ausgabefunktion

Zustand	$q_1$	$q_0$	$y_2$	$y_1$	$y_0$
$s_0$	0	0	0	0	1
$s_1$	0	1	0	1	0
$s_2$	1	0	1	1	0
$s_3$	1	1	1	0	0

Ausgabefunktion:

- $y_2 = q_1$
- $y_1 = q_0 \Leftrightarrow q_1$
- $y_0 = \neg q_0 \wedge \neg q_1 = \neg(q_0 \vee q_1)$

## Überg



## Schaltungsentwurf

