



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

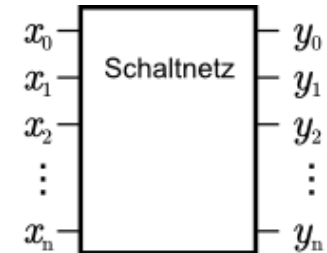


Sequentielle Schaltungen

- Bisher haben wir Schaltungen ohne Rückkopplungen betrachtet

→ Schaltnetze

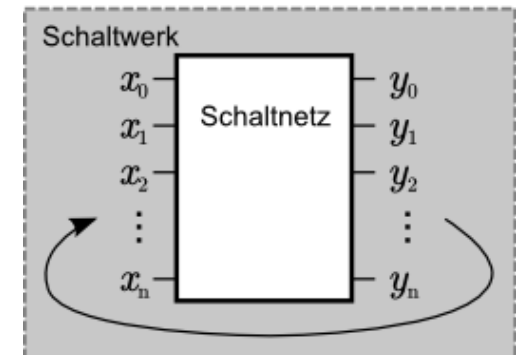
- Werte an den Ausgängen sind nur abhängig von den Eingängen
- Solche Schaltungen verhalten sich immer gleich (sind zustandslos) und sind durch ihre Schaltfunktion eindeutig beschrieben
- Aber: Es können keine Werte gespeichert werden



- Wir betrachten nun Schaltungen mit Rückkopplungen

→ Schaltwerke

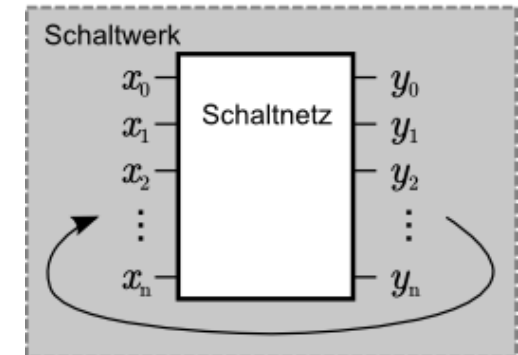
- Werte an den Ausgängen sind abhängig von den Eingängen und den vorherigen Ausgangswerten
- Das Zeitverhalten muss genau betrachtet werden
- Die vorherigen Ausgangswerte können als Zustand der Gatter interpretiert werden
 - Abhängig vom Zustand verhalten sich die Gatter anders (zustandsabhängige Schaltfunktion)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



Zustandsspeicher

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

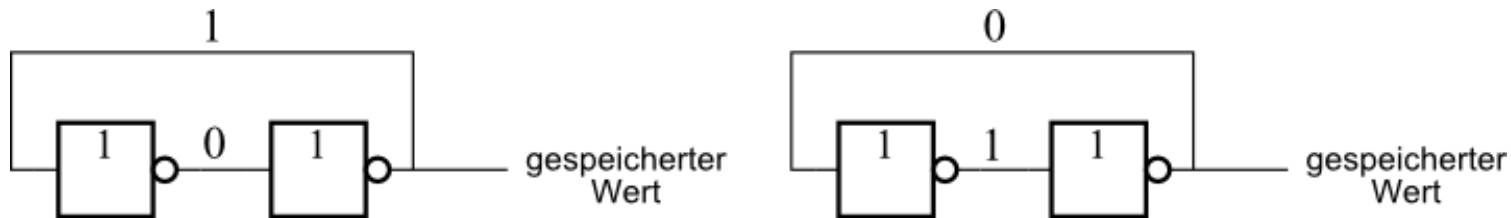
Rückkopplung



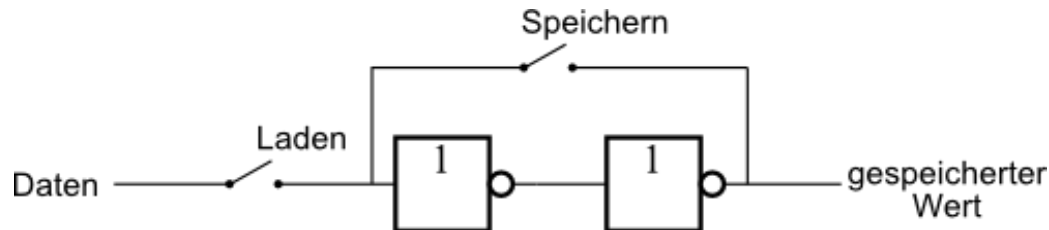
- Durch die Rückkopplung lassen sich die in den Eingangsvariablen nicht mehr repräsentierten Informationen wieder am Eingang zur Verfügung stellen
 - Die aus den bekannten Logikgattern konstruierten Speicherelemente erlauben uns eine Information persistent zu speichern!

Speicher mit rückgekoppelten Gattern

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

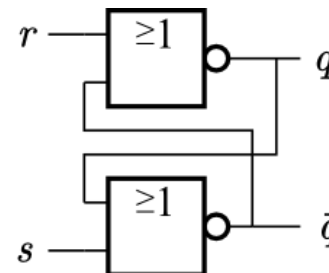
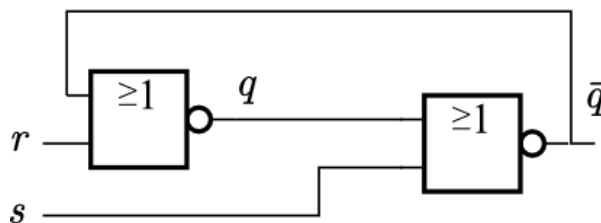


- Wie kann ein neuer Wert gespeichert werden?
 - Öffnen des Rückkopplungspfads
 - Laden des neuen Datenwertes



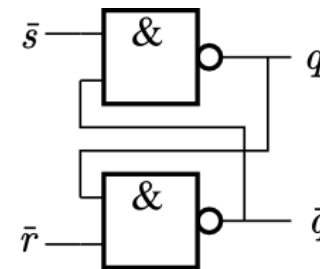
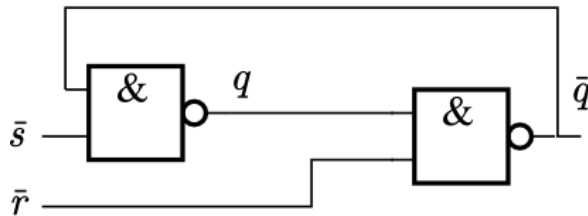
Speicher mit rückgekoppelten Gattern

- 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



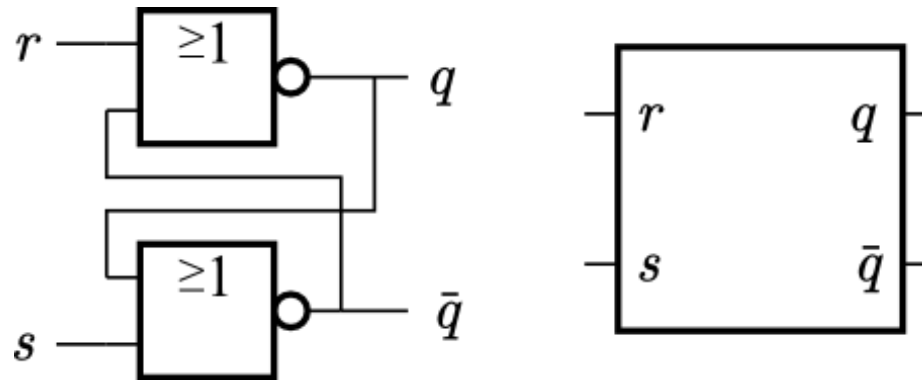
Speicher mit rückgekoppelten Gattern

- 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

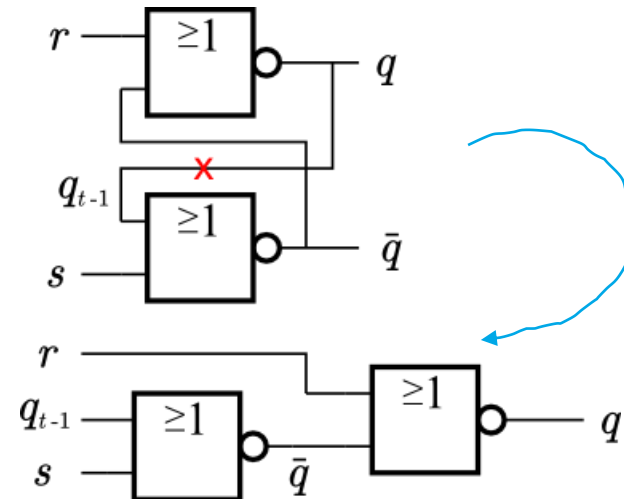
- Diese Schaltung wird asynchrones RS-Flipflop genannt
- Das RS-Flipflop kann 1 Bit speichern
- Für ein **asynchrones** RS-Flipflop wird auch folgendes Ersatzschaltbild verwendet



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

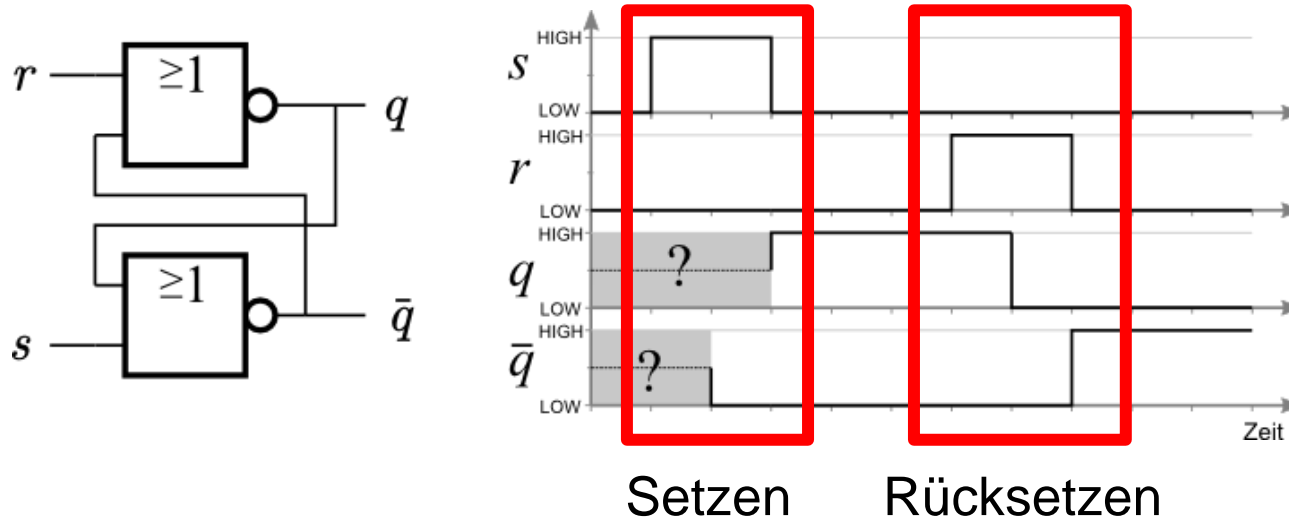


- D.h. der Zustand des **vorherigen** Ausgangswertes q_{t-1} hat bei der Schaltung keinen Einfluss auf die **Funktion**
 - Daher kann die Wahrheitstabelle auch reduziert dargestellt werden (**ohne** q_{t-1})

Zeitverhalten eines asynchronen RS-Flip-Flops



HOCHSCHULE OSNABRÜCK
UNIVERSITY OF APPLIED SCIENCES

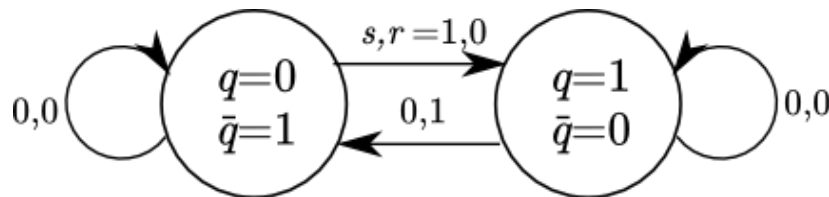


- Die Eingangsbelegung $r = 1$ und $s = 1$ sollte vermieden werden
- Beim gleichzeitigen Wechsel auf 0 fängt das System sonst an zu schwingen
 - Vgl: [Simulation in Amilosim \(Uni Marburg\)](#)

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 $\neg q = 1$
 - Zustand 2: $q = 1$ und $\neg q = 0$
- Im Zustandsdiagramm sind die Zustände mit Kreisen markiert
 - Abhängig von den Eingangsvariablen r und s können Zustandswechsel auftreten (Pfeile im Zustandsdiagramm)

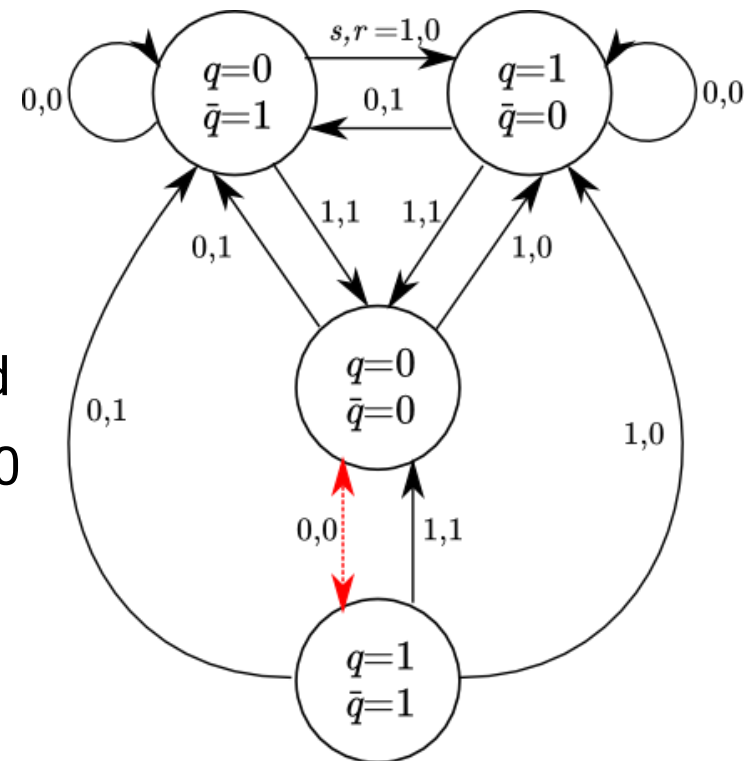


- Das Verhalten des Flipflops an den Ausgängen ist **nicht abhängig** vom Zustand, sondern von den Eingangsvariablen!

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



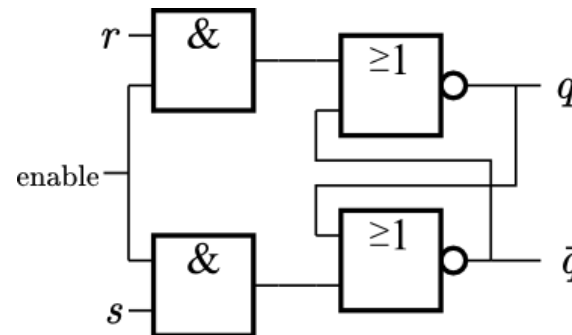
Probleme asynchroner Schaltwerke

- 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

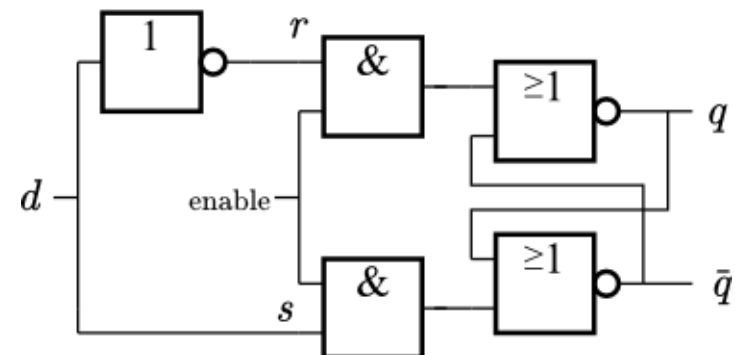
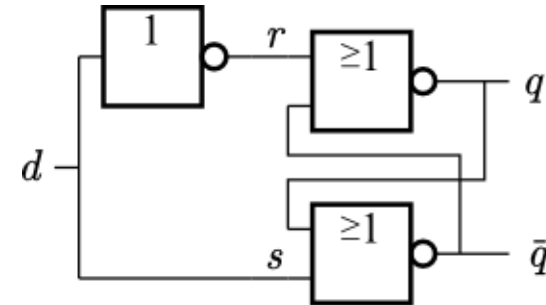
- Der "Enable"-Eingang legt fest, ob r und s eine Rolle spielen
- Änderungen am Eingang werden nur noch für enable = 1 übernommen



- 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

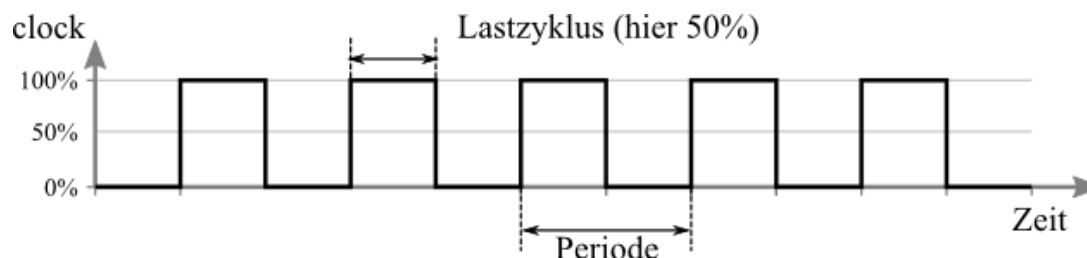
Gesteuertes D-Flip-Flop

- 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



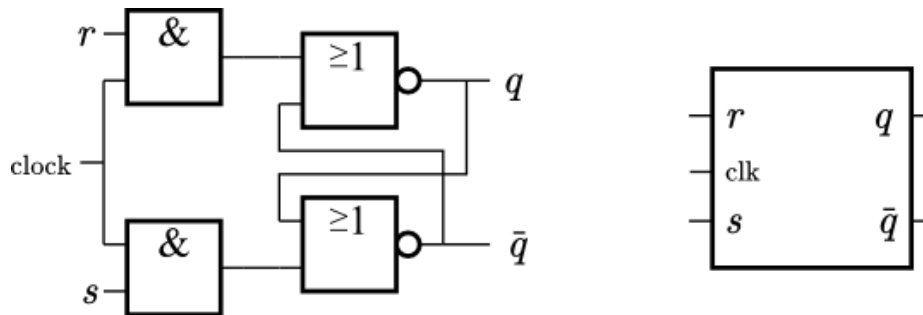
Synchrone Flip-Flops

- 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



Taktpegelgesteuerte Flip-Flops

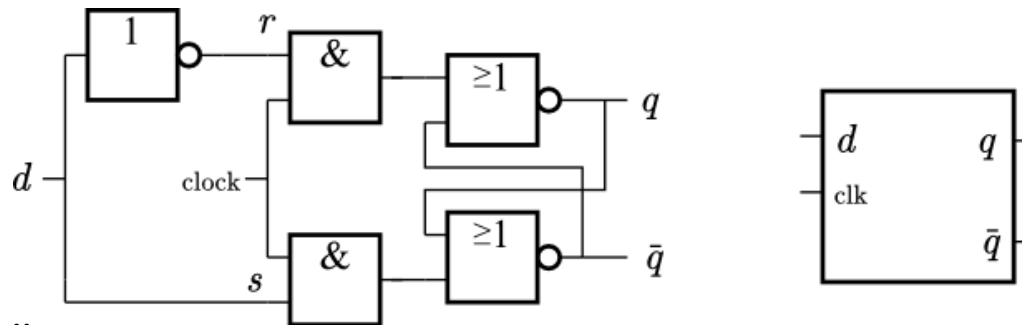
- Erweiterung des **asynchronen** RS-Flip-Flops zu einem **synchronen & taktpegelgesteuerten** Speicherelement durch Ergänzung zweier AND-Gatter



- Änderungen am Eingang werden nur während des Lastzyklus übernommen (d.h. wenn $\text{clock} = 1$)
 - „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

Taktpegelgesteuerte Flip-Flops

■ Synchrones D-Flip-Flop

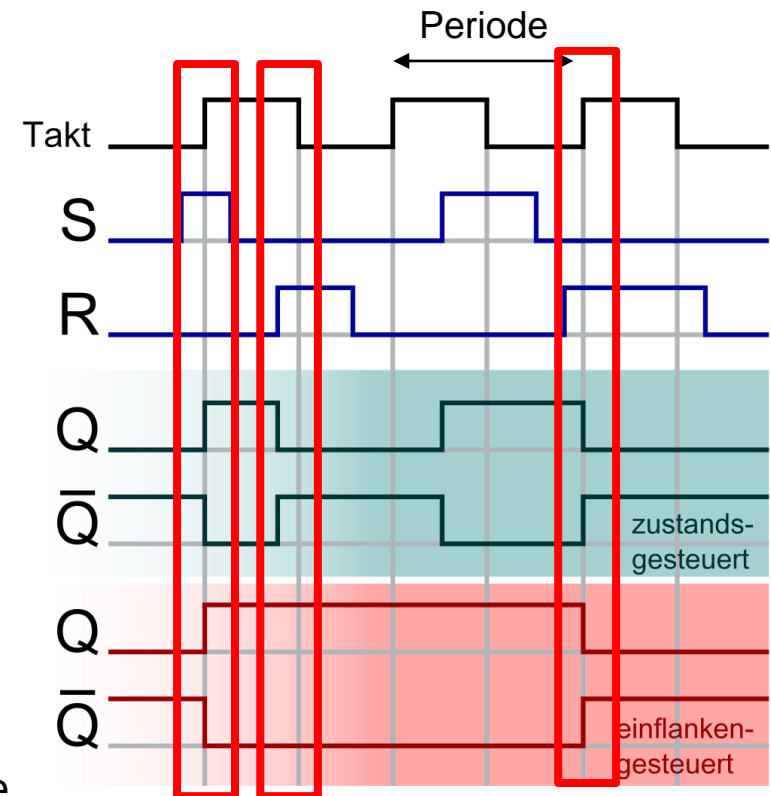


- Änderungen am Eingang werden nur während des Lastzyklus übernommen (d.h. wenn clock = 1)
- Ist während des Lastzyklus $d = 1$, wird $q = 1$ gesetzt und für den Rest der Periode gehalten
- Erst beim nächsten Lastzyklus kann sich q wieder ändern
 - sofern d dann = 0
- Das D-Flipflop realisiert damit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

■ D:	1	0	1	0
■ CLK:	↑	↑	↑	↑
■ Q:	1	0	1	0

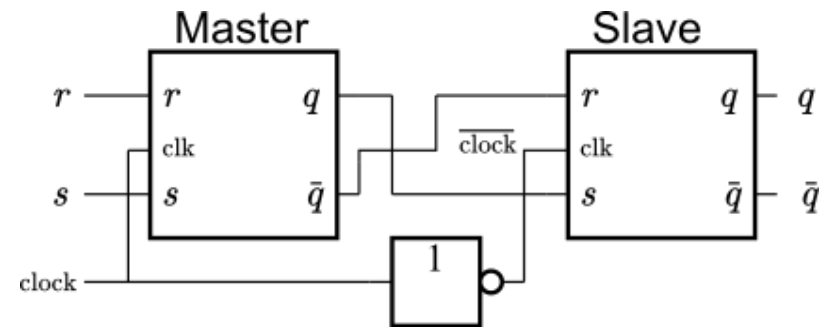
Taktflankengesteuerte Flip-Flops

- Bisher waren die Flipflops **taktpegelgesteuert** (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



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

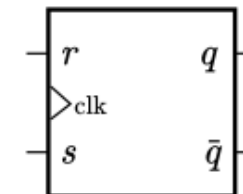
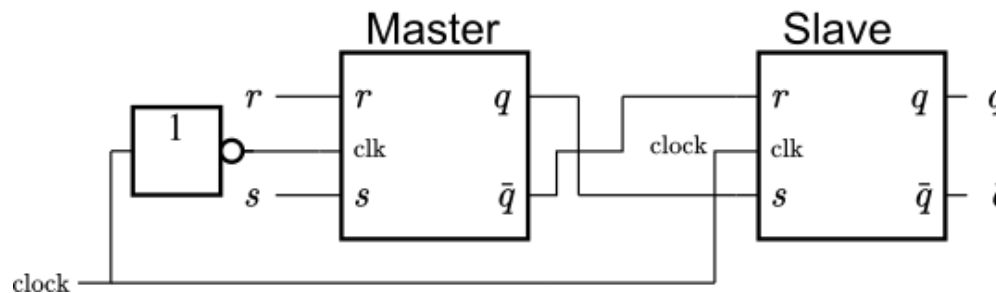
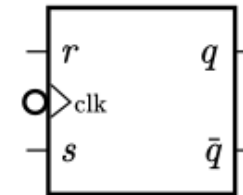
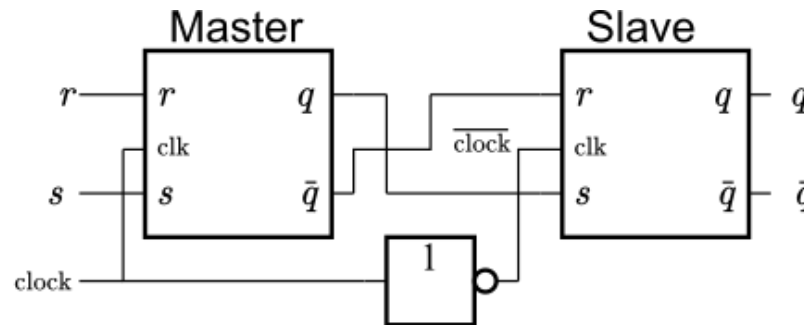
- entsteht ein takt**flank**engesteuertes Flipflop
- auch "Master-Slave Flipflop" genannt:
- r und s werden bei steigender Flanke des clock-Signals vom **Master** eingelesen



- Während sich die Ausgänge des Masters ändern, passiert beim Slave nichts, da dort das Taktsignal invertiert wurde (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)

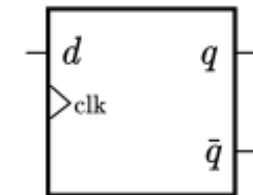
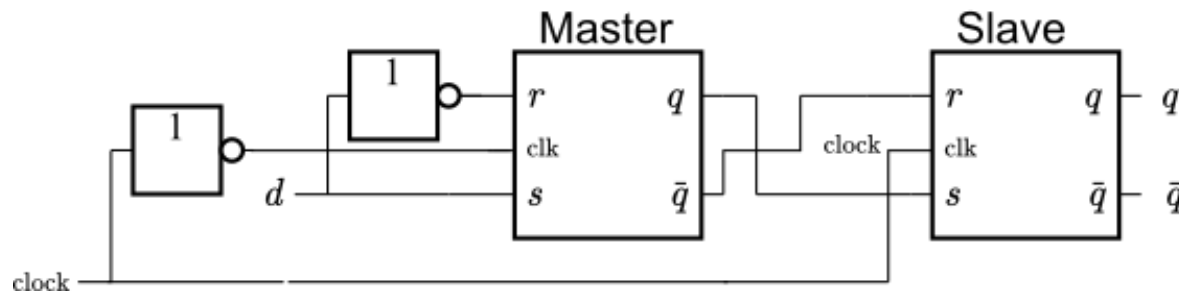
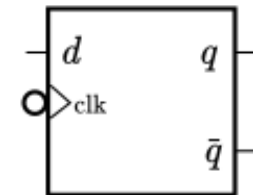
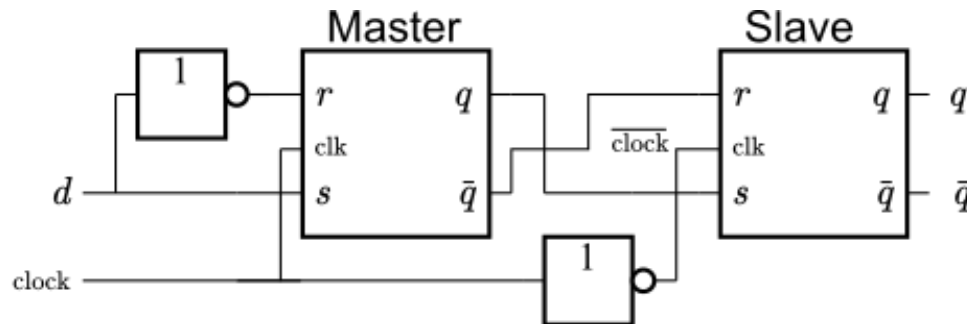
Taktflankengesteuertes RS-Flip-Flop

- 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



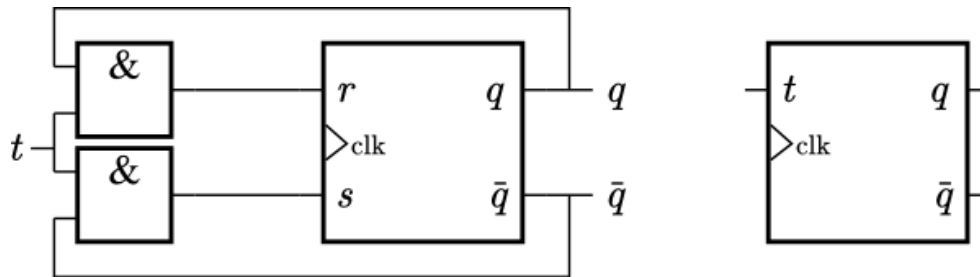
Taktflankengesteuertes D-Flip-Flop

- 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

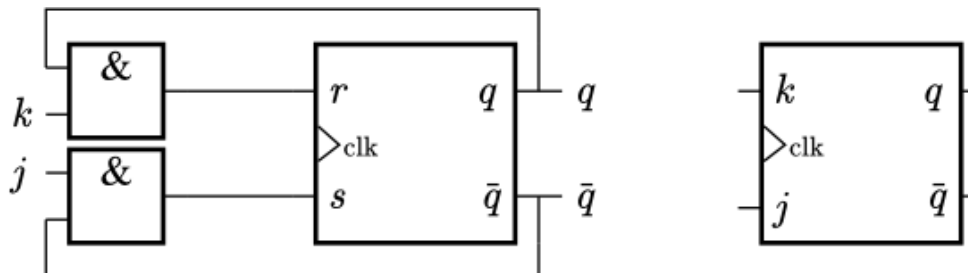


- Wie das D-Flipflop hat das T-Flipflop nur einen Eingang t
 - Ist $t=1$ ändert, sich der Ausgang q von 0 nach 1 bzw. von 1 nach 0
 - Der Ausgang wird also jeweils bei $t = 1$ umgeschaltet (engl. "toggle"), daher der Name T-Flipflop
 - $t = 0$ führt nicht zu einer Zustandsänderung am Ausgang
 - Ist das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

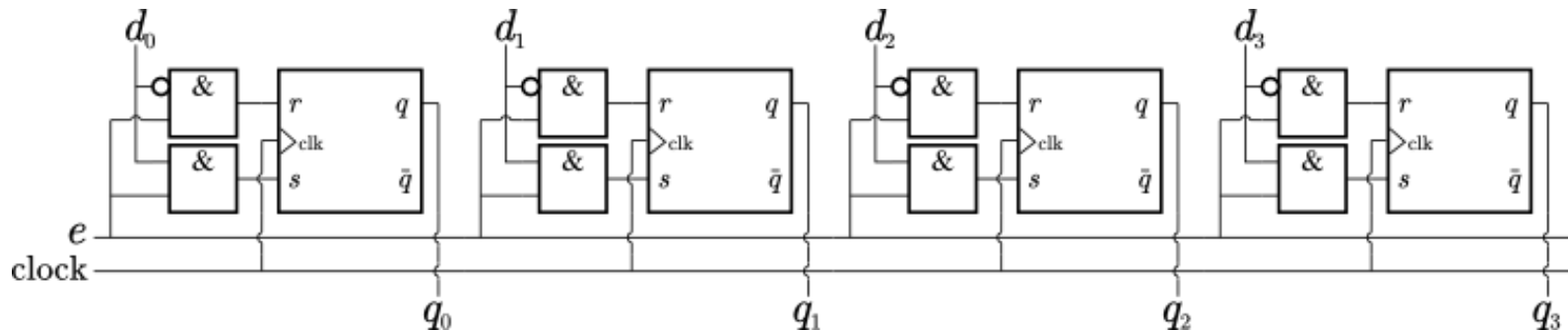
- Flip-Flops zum Halten eines 1-Bit-Werts
- Asynchron vs. Synchron
- Taktflankengesteuert vs. Taktpegelgesteuert
- RS-Flip-Flops speichern Zustände
- D-Flip-Flops speichert Datenfolgen
- T-Flip-Flops flippen kontinuierlich den Wert an Ausgang q => für einen Zustandswechsel
- JK-Flip-Flops sind universelle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

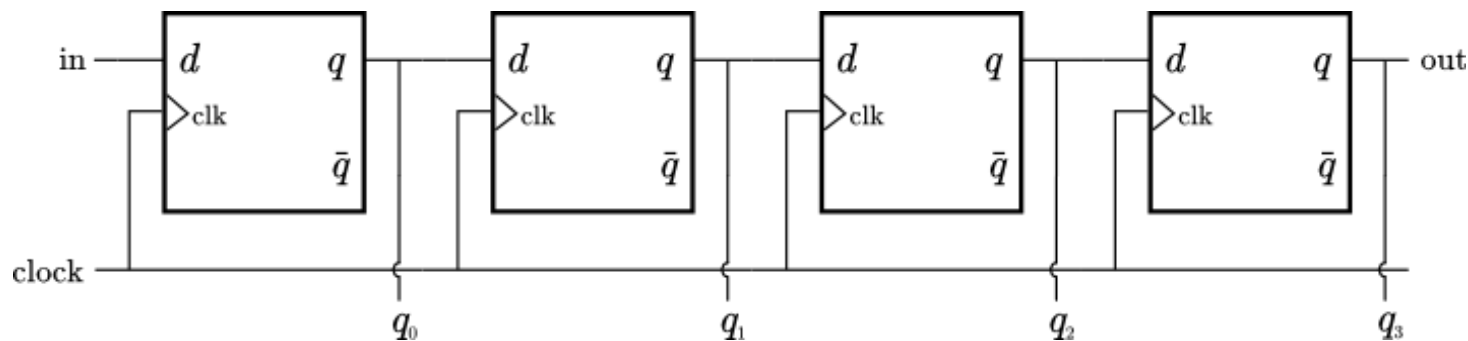
- Das Auffangregister dient zur Zwischenspeicherung von Datenworten
- Ein n-Bit Auffangregister kann aus einer parallelen Anordnung von n Flipflops bestehen, die jeweils 1-Bit speichern
- Beispiel 4-Bit Register mit taktflankengesteuerten RS-Flipflops
 - mit einer gemeinsamen Taktclock und
 - gemeinsamen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

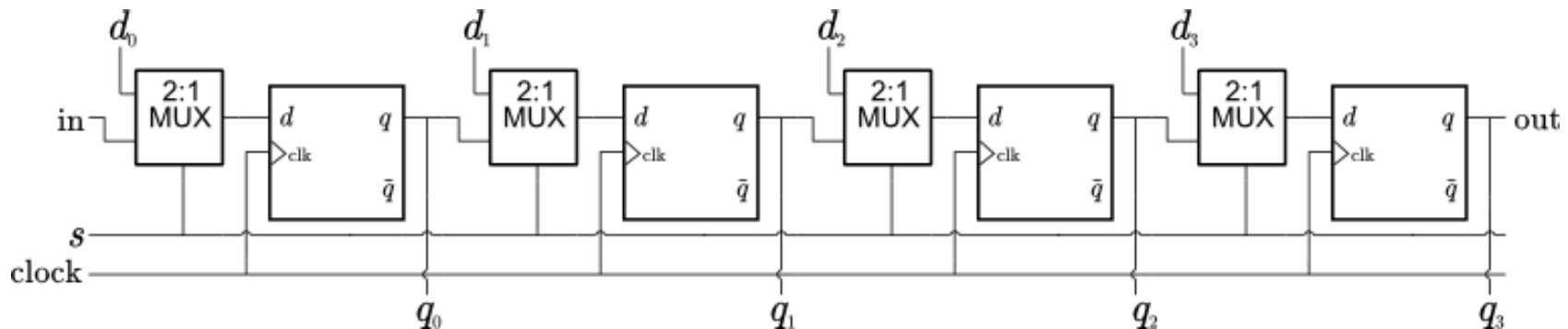
- Ein n -bit Schieberegister hat nur einen Eingang *in* aber n parallele Ausgänge
 - Mit jedem Takt wird der Eingang *in* abgefragt und der Wert im ersten Flipflop gespeichert
 - Der Ausgang eines Flipflops ist jeweils mit dem Eingang des nächsten Flipflops verbunden
 - Mit jedem Takt wird die Information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



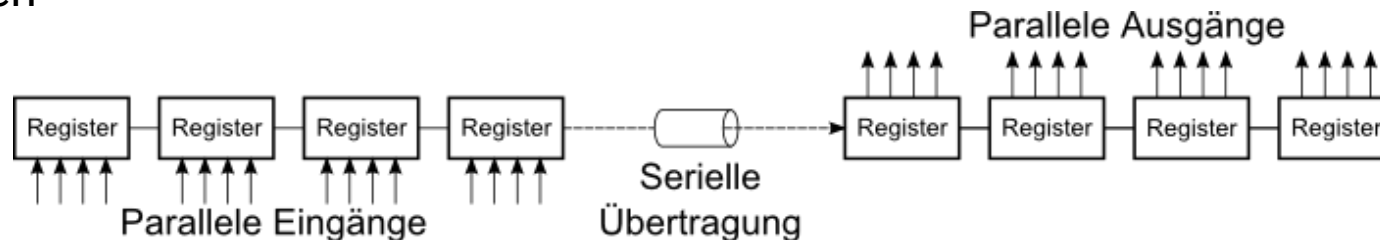
- Eine wichtige Anwendung ist das Umsetzen eines **seriellen** Datenstroms in Datenwörter der Länge n

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

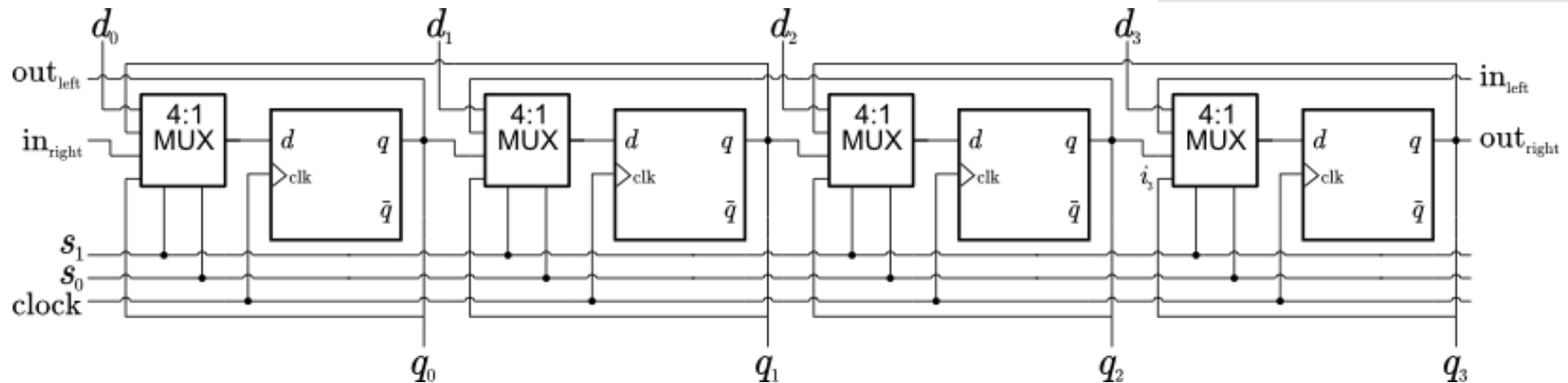


Universalregister

- 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 gewünscht Funktion ausgewählt werden (siehe Tabelle)



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

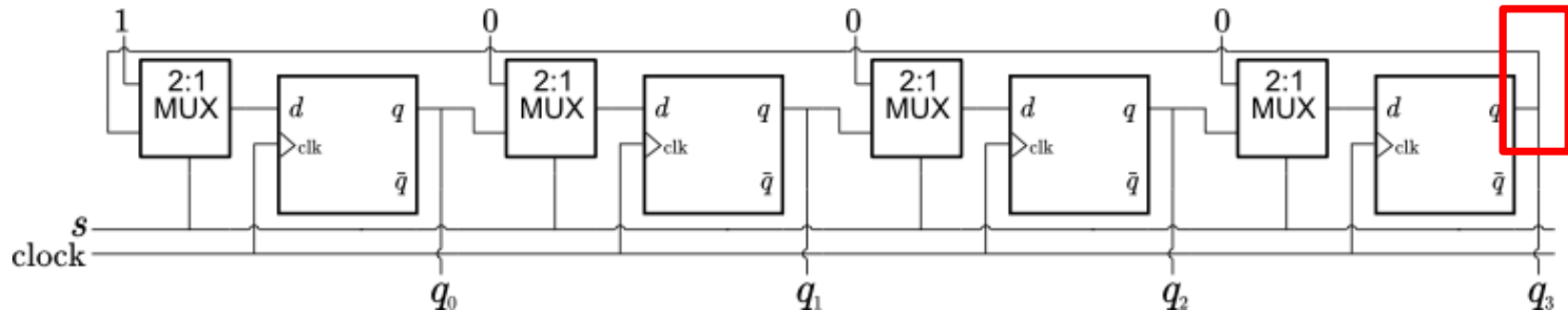


Zähler

- Mit Registern lassen sich leicht Zähler aufbauen
- Zähler unterscheiden sich in den folgenden Eigenschaften
 - Schrittlänge: 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. **B**inary **C**oded **D**ecimal)
- Im Folgenden werden drei Beispiele gezeigt
 - Ringzähler
 - Johnson-Zähler
 - Binärzähler

Ringzähler

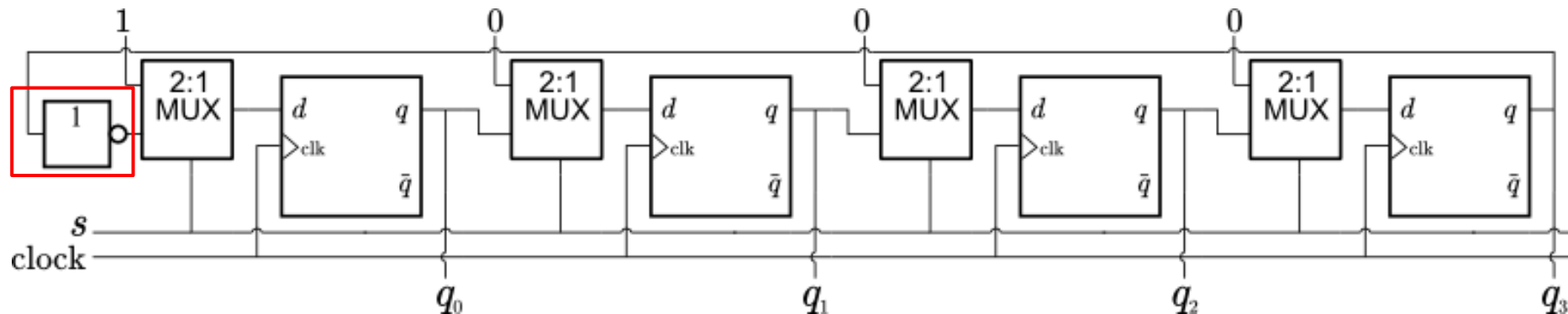
- Zur Realisierung eines Ringzählers kann ein **rückgekoppeltes Schieberegister** verwendet werden



- 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 niederwertigstes 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 niederwertigste Bit q_0 wechselt mit jedem Takt, dies kann mit einem Inverter realisiert werden

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

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

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

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

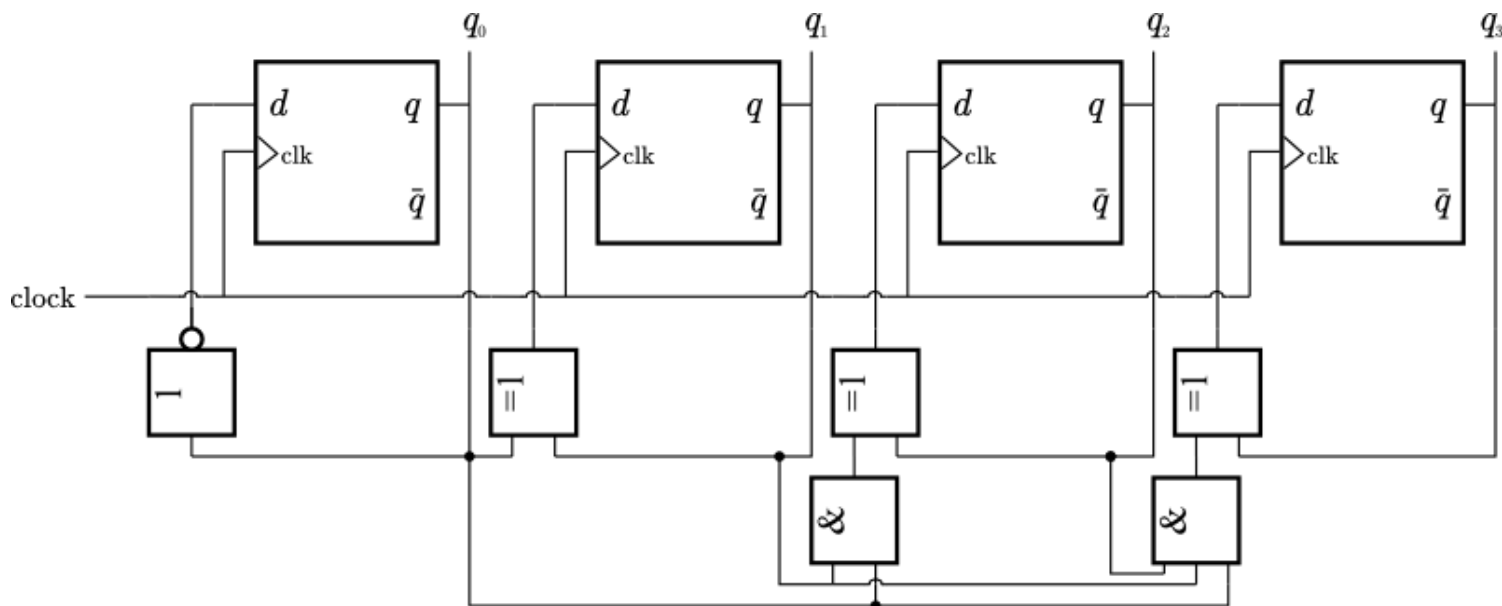
Binärzähler

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

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

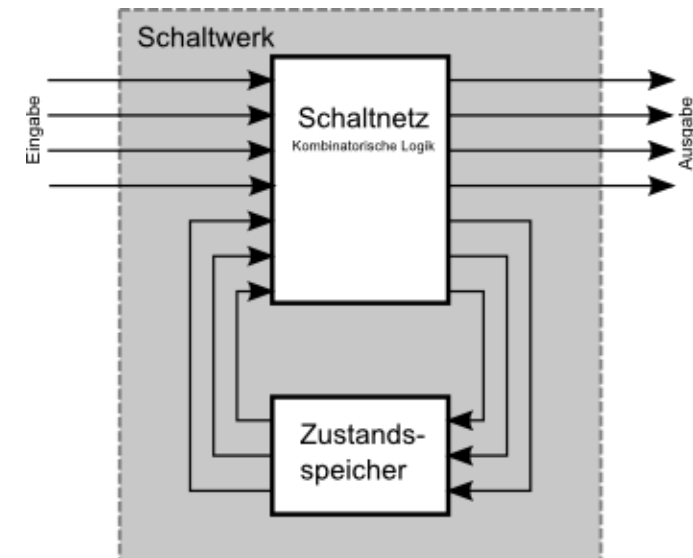
$$q_2^{t+1} = q_2^t \Leftrightarrow (q_1^t \wedge q_0^t)$$

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



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 (Huffmann-Normalform)



HOCHSCHULE OSNABRÜCK
UNIVERSITY OF APPLIED SCIENCES

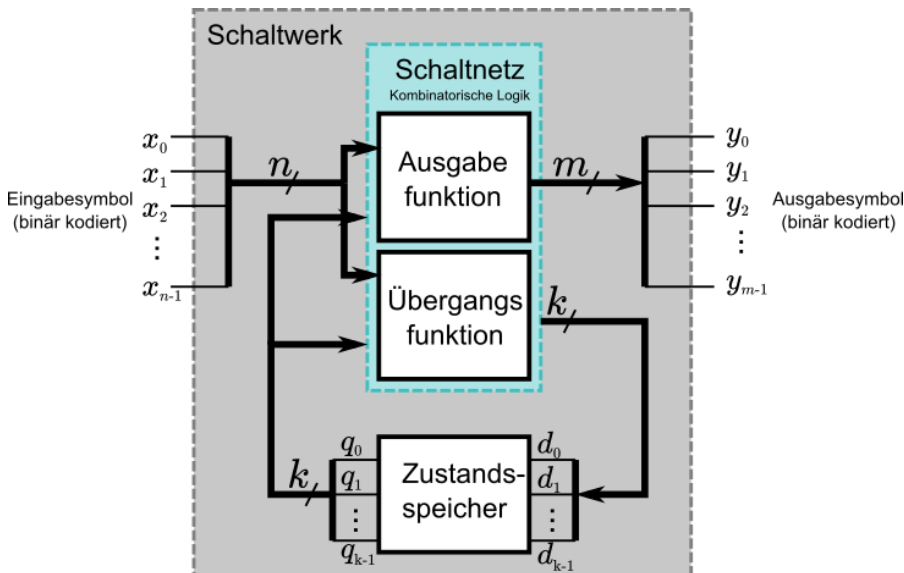
■ Mealy-Automaten

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

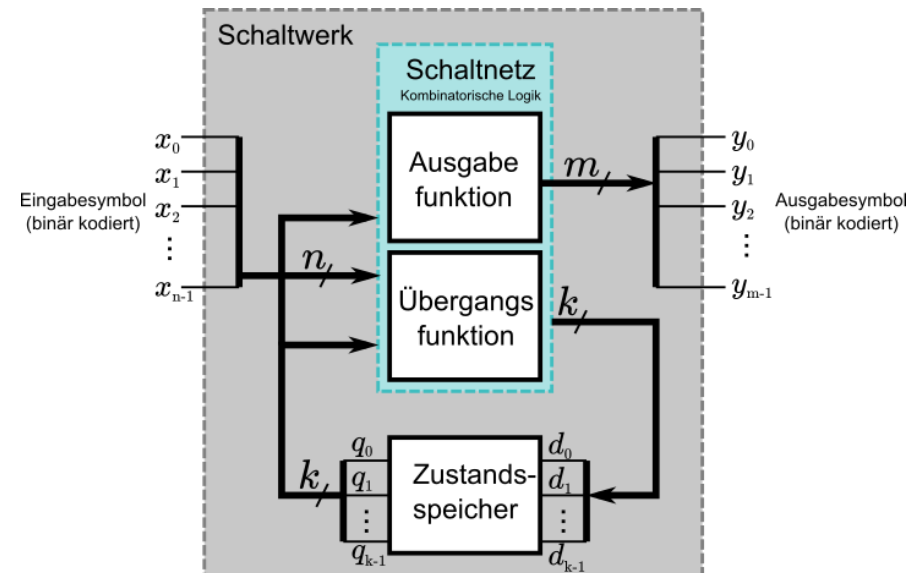
■ Moore-Automaten

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

Mealy-Automat

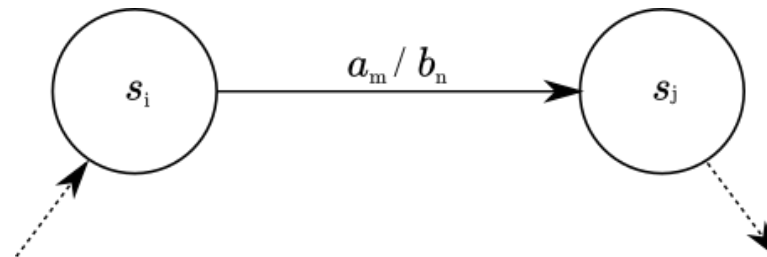


Moore-Automat



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

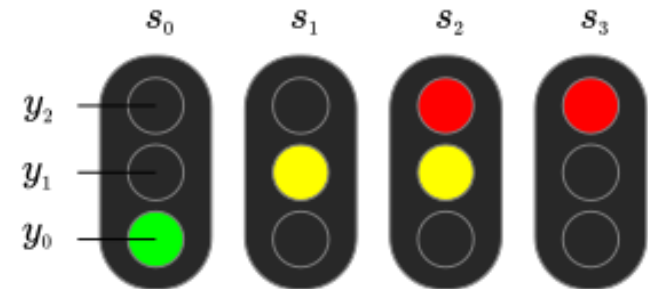
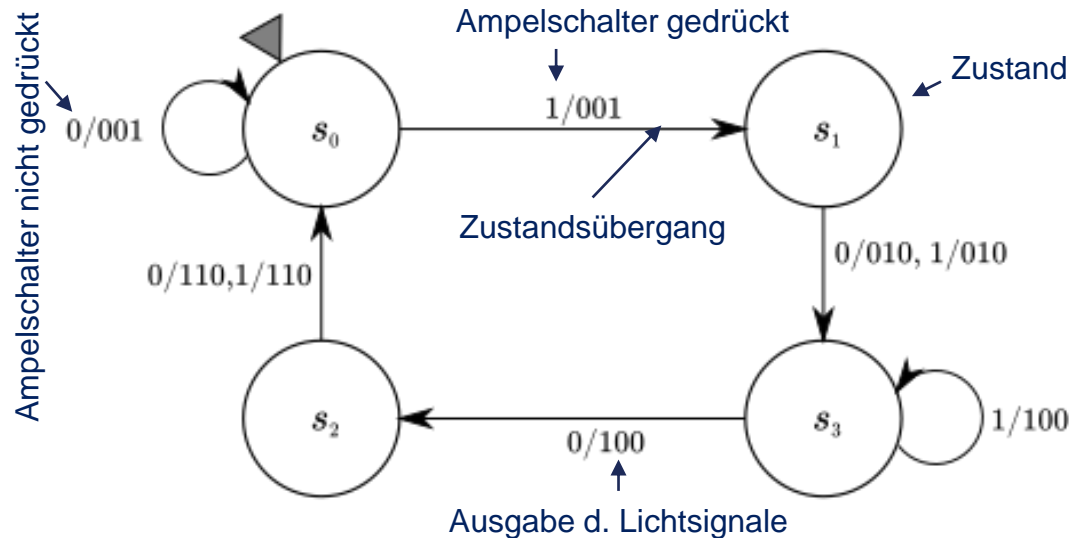


Zustandsübergangsgraphen

- 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

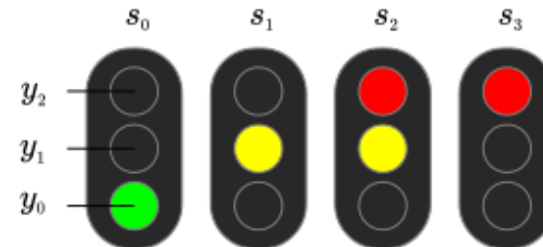
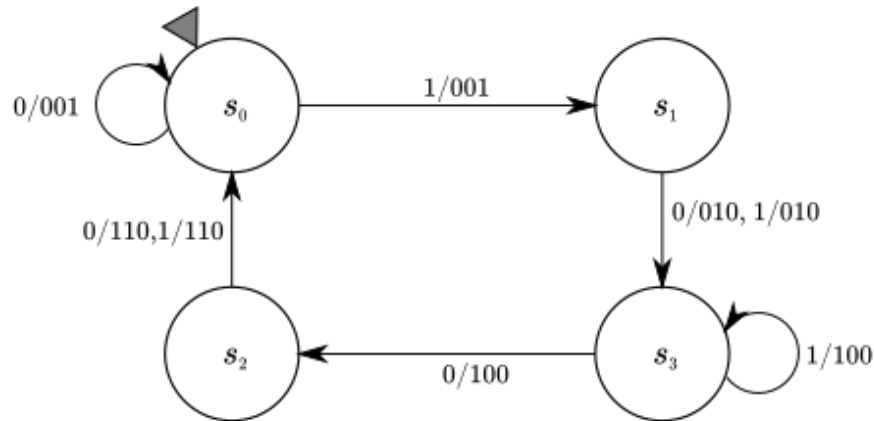
Zustandsübergangsgraphen

■ 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

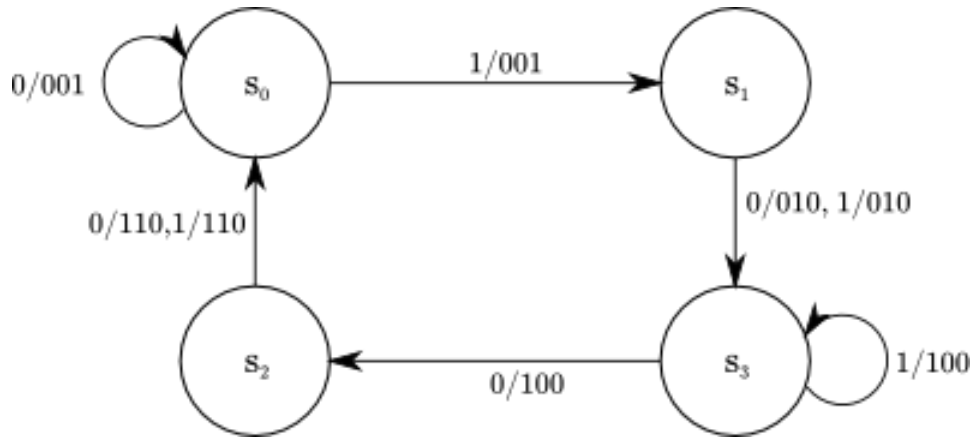


■ Ausgabefunktion:

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

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 = aktueller Zustand

■ d_1, d_0 = Eingänge der Zustandsspeicher (FlipFlops)

Beispiel

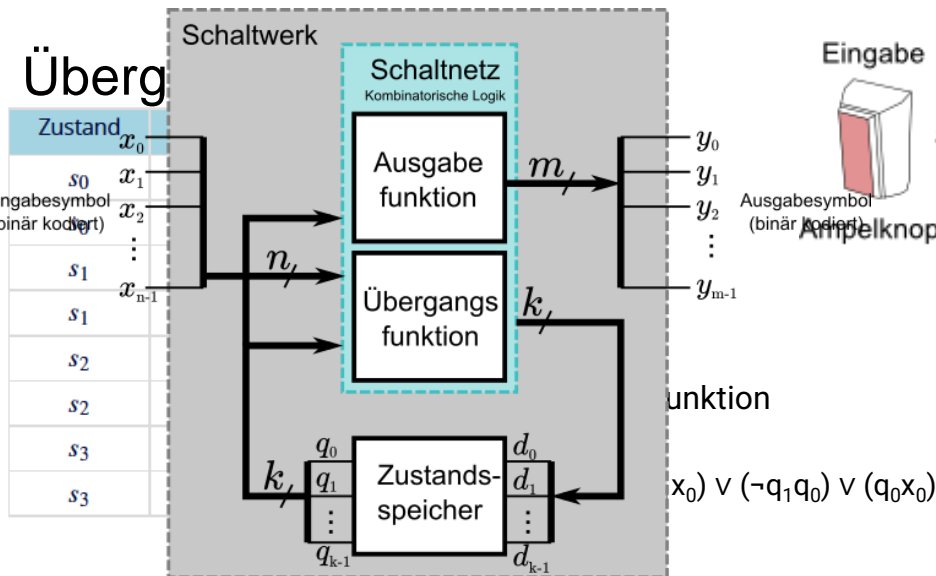
Ausgabefunktion

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:

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

Übergang



Schaltungsentwurf

