

# Digitaltechnik & Rechnersysteme

## Flipflops, Automatenentwurf

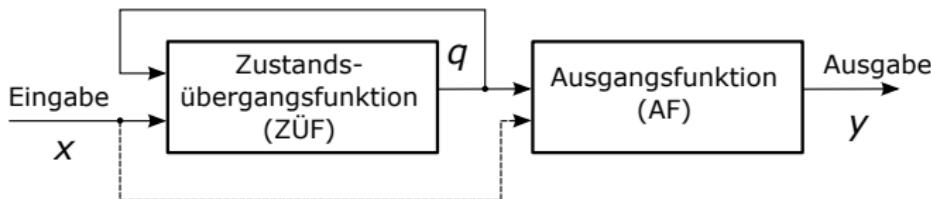
Martin Kumm



WiSe 2025/2026

# Was bisher geschah...

- ① Schaltwerksanalyse
- ② Zustandsübergangs- u. Ausgangsfunktion
- ③ Zustands(übergangs-)graph
- ④ RS-Latch



# Wiederholung: RS-Latch

Übergangstabelle (verkürzt):

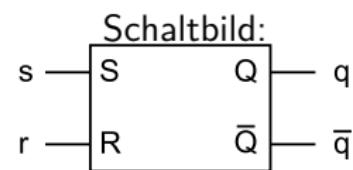
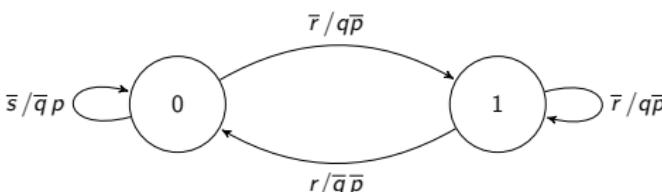
$r$	$s$	$q^{t+\tau}$	
0	0	$q^t$	speichern
0	1	1	setzen
1	0	0	rücksetzen
1	1	-	nicht zulässig

$r = \text{reset}$ ,  $s = \text{set}$

Da  $p = \bar{q}$  für stabile Zustände gilt, wird der 2. Ausgang als  $\bar{q}$  bezeichnet

Das RS-Latch ist ein Element mit **zwei stabilen** Zuständen, auch **bistabiler** Speicher genannt.

Wegen möglicher Instabilität ist  $r = s = 1$  meist verboten!



# Synchrones Schaltverhalten



Bisher hatten wir vorausgesetzt, dass Zustandsänderungen spontan mit der Änderung der Eingangsvariablen erfolgen.

Wir bezeichnen ein solches Schaltverhalten als **asynchron**.

D. h., beliebige Änderungen auf den Eingangsleitungen, z.B. durch Laufzeitunterschiede können sich in Form von Zustandsänderungen auswirken.

Um solche Effekte zu verhindern, wird ein **Takt**signal eingeführt, das durch regelmäßige (periodische) Wechsel zwischen 0 und 1 Zeitpunkte festlegt, zu denen Zustandswechsel erfolgen können.

Man spricht dann von **synchronem** Schaltverhalten.

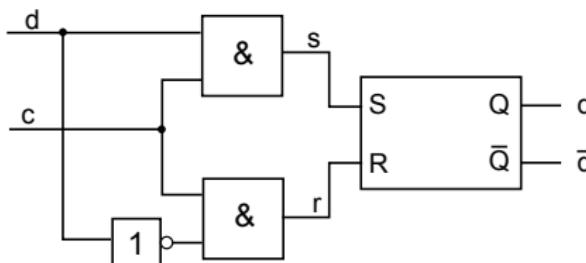
# D-Latch mit Taktpegelsteuerung

Die zeitliche Übernahme wird durch einen Takt (*clock*,  $c$ ) gesteuert

Set und reset werden aus einem Datensignal  $d$  und dem Takt  $c$  abgeleitet:

$$s = dc$$

$$r = \overline{d} c$$



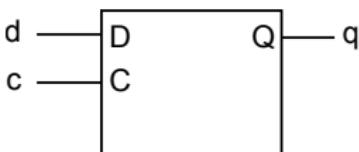
Somit wird bei  $d = 1$  das Latch mit jedem Taktpuls gesetzt, für  $d = 0$  mit jedem Taktpuls zurückgesetzt.

# Übergangstabelle D-Latch

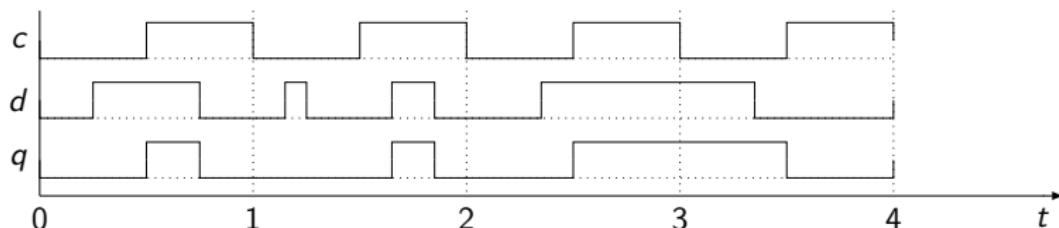
Übergangstabelle:

$c$	$d$	$q^{t+\tau}$	
0	0	$q^t$	speichern
0	1	$q^t$	speichern
1	0	0	rücksetzen
1	1	1	setzen

Schaltbild:



# Verhalten des D-Latches



Die Hälfte der Periode ( $c = 1$ ) ist Latch *transparent*  
(Ausgang=Eingang) die andere Hälfte ( $c = 0$ ) wird gespeichert.

## Problem:

Speicherung nur die halbe Periode, sollte möglichst lange speichern

→ Lösung: Flankensteuerung

# Taktpiegel- und Taktflankensteuerung

**Taktpiegelsteuerung** (Taktzustandssteuerung): Eingangsvariablen und Takt werden konjunktiv verknüpft

- ⇒ Eingänge wirken nur, während Takt 1 ist (relativ lange).
- ⇒ Speicherelemente werden als **Latch** bezeichnet

**Taktflankensteuerung**: Zustandsänderungen (Auswertung) nur bei den Flanken ( $0 \rightarrow 1$  Wechsel oder  $1 \rightarrow 0$  Wechsel) möglich.

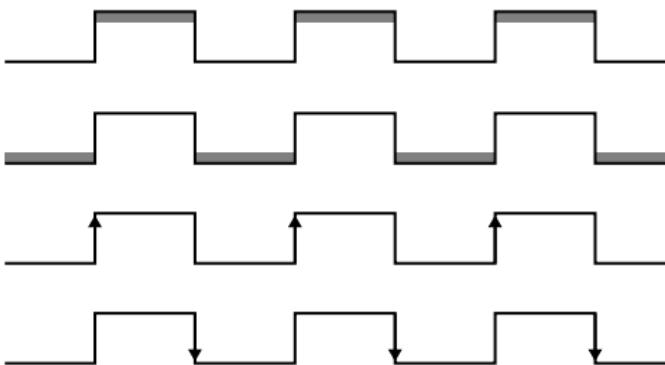
- ⇒ Speicherelemente werden als **Flipflop** bezeichnet

# Pegel- und Flankensteuerung

Durch Invertieren des Taktsignals kann auch eine Reaktion auf den Low-Pegel des Taktes bzw.  $1 \rightarrow 0$  Taktflanke erreicht werden.

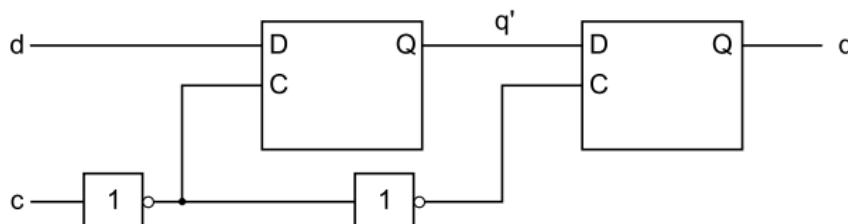
$0 \rightarrow 1$  Übergänge des Takts werden als **Vorderflanke**, **steigende Flanke** oder **positive Taktflanke** bezeichnet.

$1 \rightarrow 0$  Übergänge des Takts werden als **Rückflanke**, **fallende Flanke** oder **negative Taktflanke** bezeichnet.



# Taktflankengesteuertes D-Flipflop

Durch Hintereinanderschalten zweier taktpegelgesteueter D-Latches erhält man ein flankengesteuertes D-Flipflop:



**Takt= 0:**

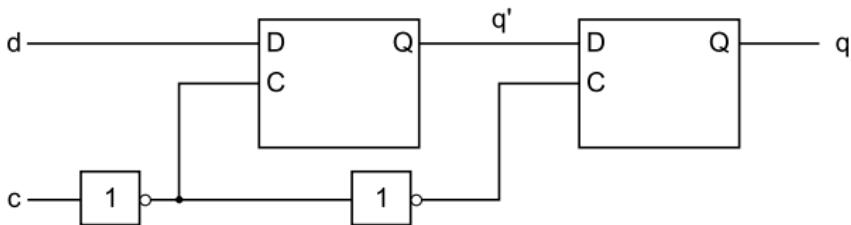
Das **erste Latch** ist **transparent**, das **zweite Latch speichert**.

**Takt= 1:**

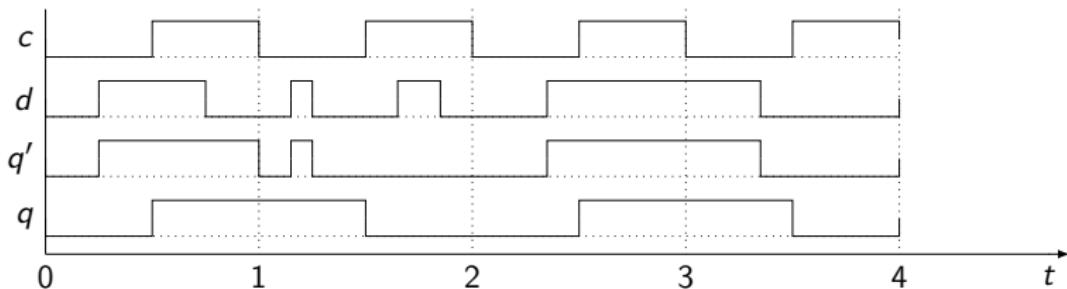
Das **erste Latch speichert**, das **zweite Latch ist transparent**.

→ Ausgang für eine ganze Taktperiode stabil!

# Taktflankengesteuertes D-Flipflop

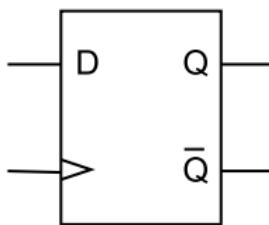


Beispiel-Timing:



# Flankengesteuertes D-Flipflop

Schaltsymbol eines D-Flipflops:



Dabei zeigt das **unausgefüllte Dreieck** an, dass es sich um ein **positiv flankengesteuertes Flipflop** handelt. Eine Invertierung des Eingangs bzw. alternativ ein **ausgefülltes Dreieck** bezeichnen eine Steuerung mit der **negativen Flanke**.

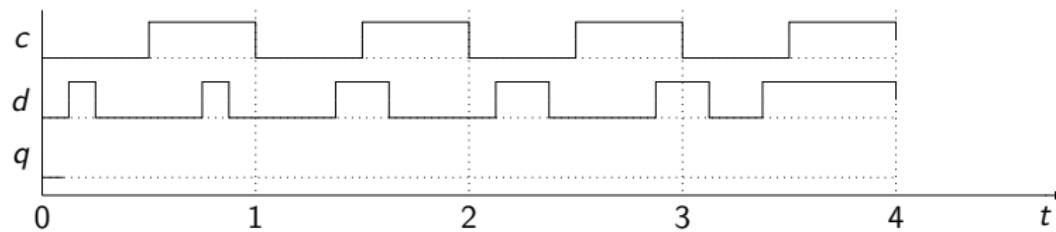
# Funktion des D-Flipflops

Übergangsfunktion:  $q^{t+1} = d$  für  $c = 0 \rightarrow 1$

Übergangstabelle:

$d$	$q^{t+1}$
0	0
1	1

**Vorlesungsaufgabe: Bestimmen Sie den zeitlichen Verlauf von Ausgang  $q$ !**



# JK-Flipflop

Beim RS-Flipflop ist Eingangskombination  $r = s = 1$  nicht erlaubt

Durch Festlegung eines definierten Verhaltens für  $r = s = 1$ , nämlich der Wechsel des Zustands, erhält man aus dem RS-Flipflop ein **JK-Flipflop**.

Ein Gerücht besagt, das JK-Flipflop wurde möglicherweise nach **Jack Kilby** benannt (Physik-Nobelpreis 2000 für „*Beitrag zur Entwicklung des Integrierten Schaltkreises (IC)*“).

In Wirklichkeit beruht der Name auf einer willkürlichen „Durchnummerierung“ der Eingänge verschiedener Flipflops mit Buchstaben durch Dr. Eldred Nelson (Hughes Aircraft) um 1968.

Heute wird  $j$  als **Jump** und  $k$  als **Kill** bezeichnet.

# Funktion des JK-Flipflops

Übergangstabelle:

$j$	$k$	$q^{t+1}$	
0	0	$q^t$	speichern
1	0	1	setzen (Jump)
0	1	0	rücksetzen (Kill)
1	1	$\bar{q}^t$	wechseln / toggeln

$$q^{t+1} = j\bar{q}^t + \bar{k}q^t \text{ für } c = 0 \rightarrow 1$$

# Toggle-Flipflop

Ein JK-Flip-Flop mit  $j = k = t$  führt zum **Toggle-Flipflop**: Für  $t = 1$  ändert sich der Zustand (toggle), für  $t = 0$  wird gespeichert.

Übergangstabelle:

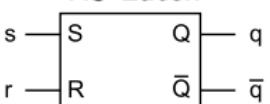
$t$	$q^{t+1}$
0	$q^t$
1	$\overline{q^t}$

speichern      togglen

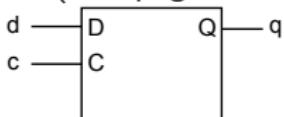
$$q^{t+1} = t\overline{q^t} + \bar{t}q^t \text{ für } c = 0 \rightarrow 1$$

# Übersicht Flipflops

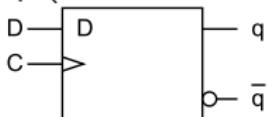
RS-Latch



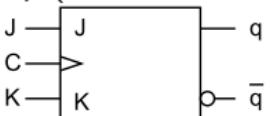
D-Latch (Taktpegelsteuerung)



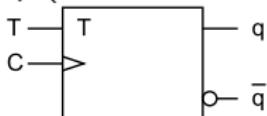
D-Flipflop (Taktflankensteuerung)



JK-Flipflop (Taktflankensteuerung)



T-Flipflop (Taktflankensteuerung)



# Komplexere Schaltwerke



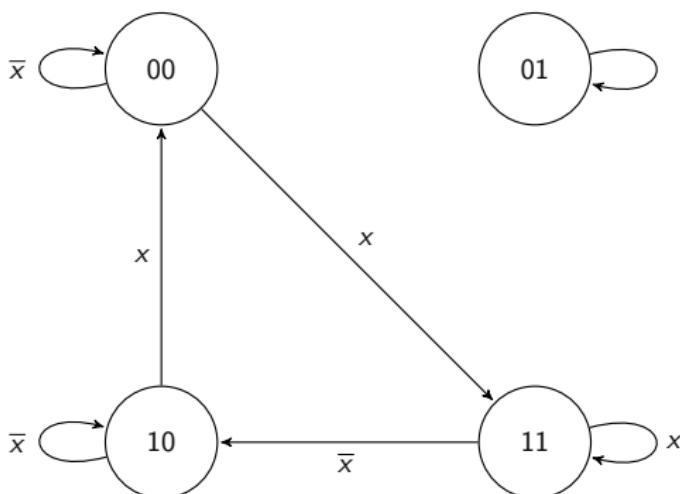
Eine wichtige Schaltungsklasse der Digitaltechnik bilden **endliche Zustandsautomaten**, im Englischen: *finite state machines (FSM)*

Einfache Zustandsautomaten mit wenigen Zuständen lassen sich durch Schaltwerke realisieren.

Bei mehreren Zustandsbits müssen Zustandswechsel verhindert werden bei denen sich mehr als ein Bit verändert. Ansonsten können fehlerhafte (Zwischen-)Zustände erreicht werden.

- ⇒ Diese lassen sich in asynchronen Schaltwerken nicht verhindern!
- ⇒ Für komplexere Automaten wird daher der Zustandsübergang immer mit FFs synchronisiert (⇒ synchroner Automat).

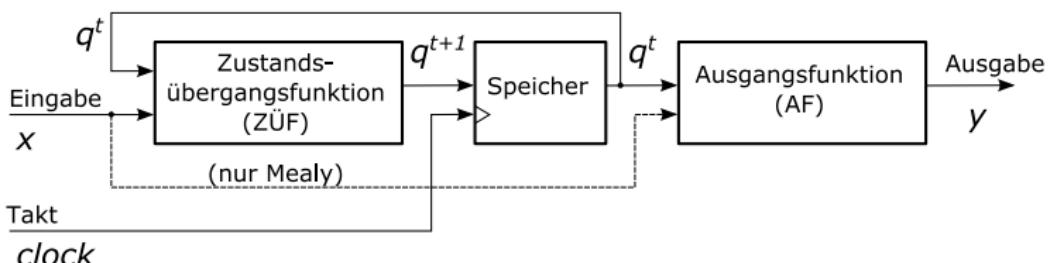
# Beispiel



Geht der Automat von  $00 \rightarrow 11$  über 01 oder 10?

⇒ Der Weg über 01 führt in eine Sackgasse!

# Lösung: Synchrone Zustandsautomaten



Durch das Hinzufügen eines synchronen Speichers in die Rückkopplung wird die taktsynchrone Änderung des Zustandsvektors erzwungen.

Taktperiode muss hierbei größer als die Laufzeiten der Zustandsübergangsfunktionen sein.

# Wahl des synchronen Speichers

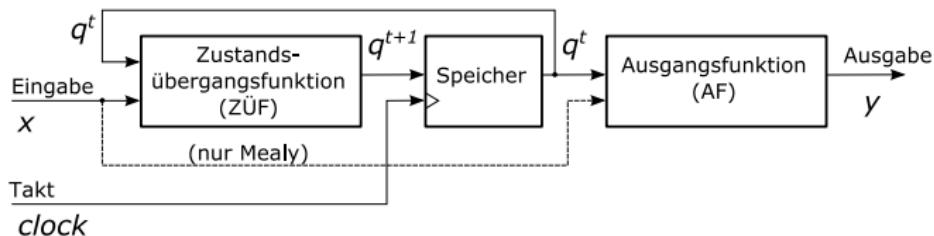
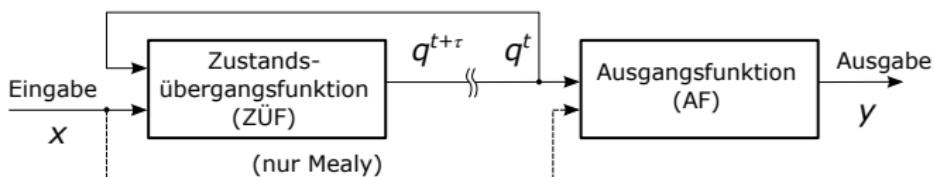
Der taktsynchrone Speicher kann prinzipiell beliebigen Typs sein

Jedoch müssen i.A. entsprechende **Ansteuergleichungen** ermittelt werden, bei denen bestimmt wird, wie die Eingänge gesetzt werden müssen um ein Zustandsbit zu speichern.

Im Falle von D-Flipflops als Speicher vereinfachen sich die Ansteuergleichungen drastisch (Identität).

Im Weiteren werden ausschließlich synchrone Automaten mit D-Flipflops betrachtet.

# Asynchroner vs. synchroner Automat



# Automatensynthese



Ausgehend von einer Problembeschreibung soll ein synchroner Automat entworfen werden, das diese Beschreibung realisiert. Ausgegangen wird meist von einer verbalen Aufgabenstellung.

Ablauf:

- ① Festlegung der Ein- und Ausgangsvariablen
- ② Festlegung ob Moore/Mealy-Automat
- ③ Bestimmung der Anzahl der Zustände
- ④ Ermittlung des Zustandsgraphen
- ⑤ Zustandskodierung
- ⑥ Bestimmung Zustandsübergangs- und Ausgangstabelle
- ⑦ Ermittlung (minimaler) Übergangs- und Ausgangsfunktionen
- ⑧ Erstellung des Schaltbildes aus Gattern und FFs

# Beispiel: Eins-Detektor



Entwickeln Sie einen Automaten, der in einer Sequenz aus Binärziffern den Wechsel von einer Null auf eine Eins erkennt und daraufhin für einen Takt eine Eins ausgibt. Bei mehreren Einsen, die aufeinander folgen, soll der Automat lediglich für die erste Eins eine Eins ausgeben.

Beispiel:

Eingabe		0		0		1		0		0		1		1		0		1		0		1		1		1		1		0		0		0		0		1		0		0		1		1
Ausgabe		0		0		1		0		0		1		0		0		1		0		0		0		0		0		0		0		1		0		0		1		0				

# Zustandsvariablen und -kodierung



Der Zustand lässt sich durch die Zustandsvariablen  $q_i$  beschreiben:

$$q^t = (q_0, q_1, \dots, q_i, \dots, q_{n-1}), \quad q^t \in B^n$$

Mindestanzahl erforderlicher Zustandsvariablen bei  $k$  Zuständen ist  $n \geq \log_2 k$ ,  $n$  ganzzahlig.

Die Zuordnung der Zustände zu den Werten der Zustandsvariablen bezeichnet man als **Zustandskodierung**.

Die Zustandskodierung kann prinzipiell eine **beliebige** aber **eindeutige** Kodierung sein

Die Zustandskodierung hat Einfluss auf Komplexität und Laufzeit.

# Zustandskodierung

## Binärcodierung

- Jedem Zustand wird eine **Binärzahl** zugeordnet
- Kompakte Kodierung, erfordert wenige Flipflops
- Beispiel für 4 Zustände: 00, 01, 10, 11

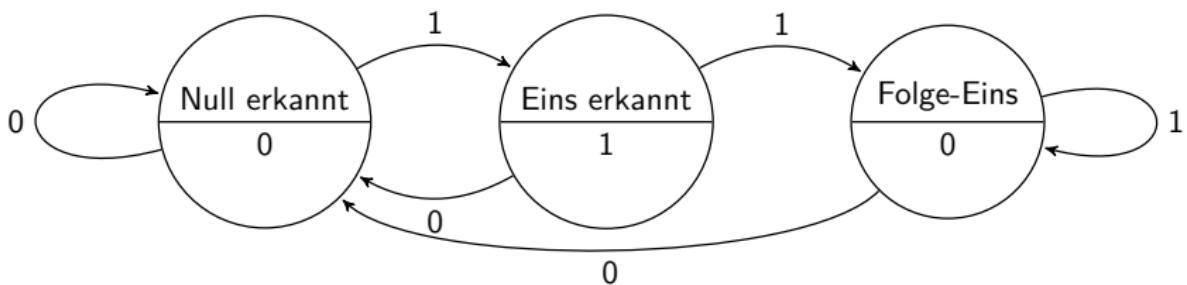
## One-Hot Codierung

- Jedem Zustand wird ein **Zustandsbit** zugeordnet
- Zu jedem Zeitpunkt ist immer genau ein Zustandsbit »1«.
- Beispiel für 4 Zustände: 0001, 0010, 0100, 1000
- Benötigt mehr Flipflops
- Zustandsübergangs- und Ausgangsfunktionen vereinfachen sich oft

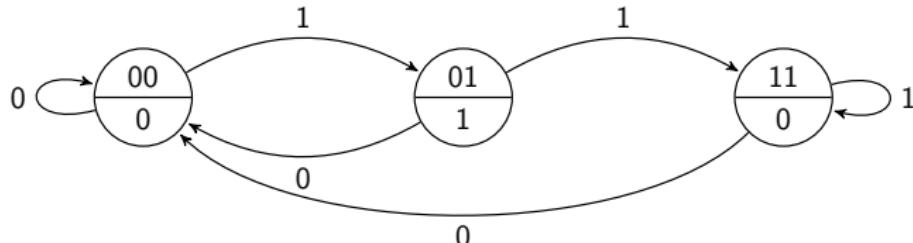
# Zustandscodierung



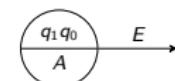
## Zustandsdiagramm:



## Zustandsdiagramm mit Zustandscodierung:



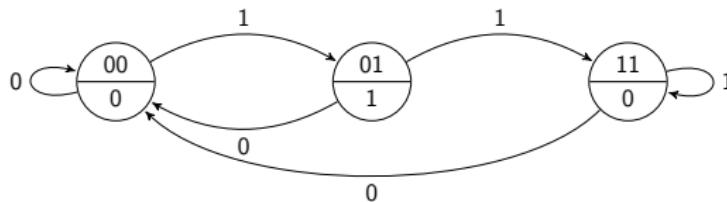
Notation:



# Eins-Detektor als Moore-Automat



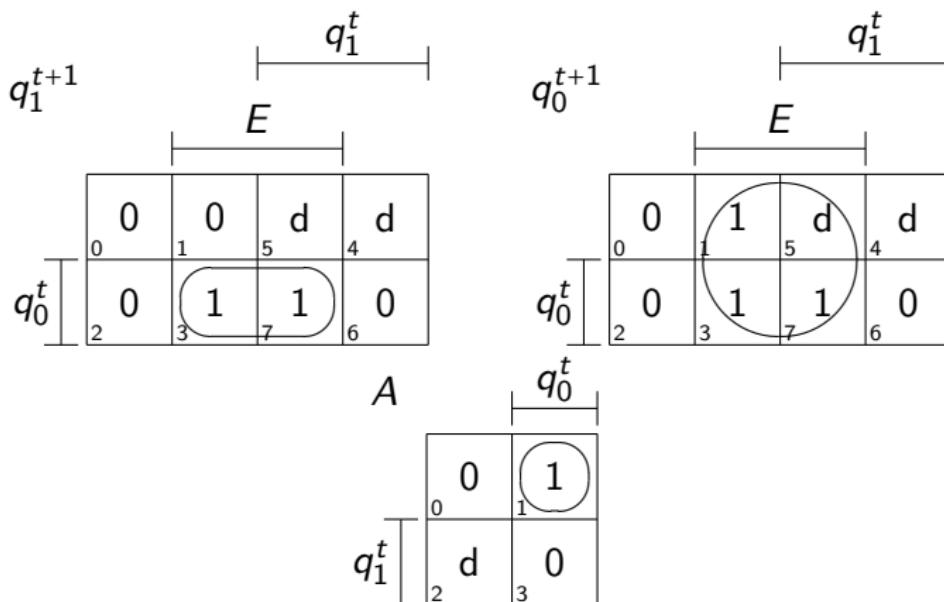
**Vorlesungsaufgabe: Bestimmen Sie die Zustandsübergangs- und Ausgangstabelle**



$q_1^t$	$q_0^t$	$E$	$q_1^{t+1}$	$q_0^{t+1}$	$q_1^t$	$q_0^t$	$A$
0	0	0	0	0	0	0	
0	0	1	0	1	0	1	
0	1	0	1	0	1	0	
0	1	1	1	1	1	1	
1	0	0					
1	0	1					
1	1	0					
1	1	1					

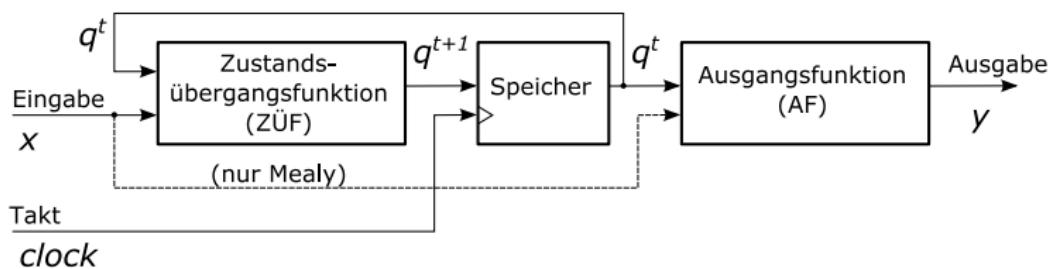
# Eins-Detektor als Moore-Automat

Minimierung Zustandsübergangs- und Ausgangsfunktionen:



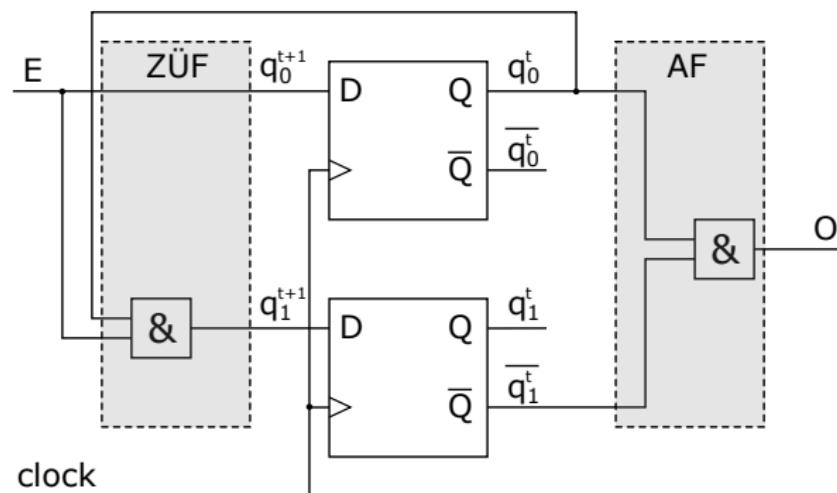
$$q_1^{t+1} = q_0^t E, \quad q_0^{t+1} = E, \quad A = \overline{q_1^t} q_0^t$$

# Wdh.: Synchroner Zustandsautomat



# Eins-Detektor als Moore-Automat

## Schaltbild:



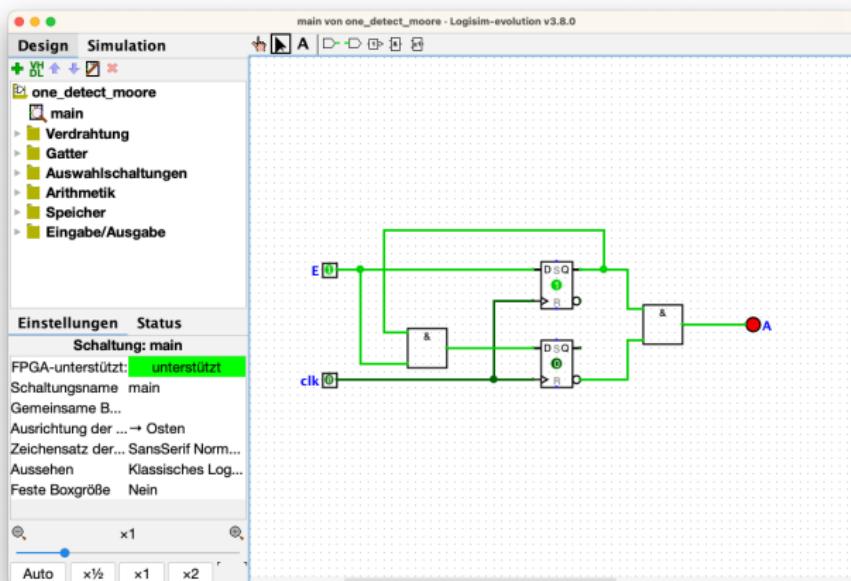
ZÜF: Zustandsübergangsfunktion

AF: Ausgangsfunktion

# Simulation: Eins-Detektor (Moore)

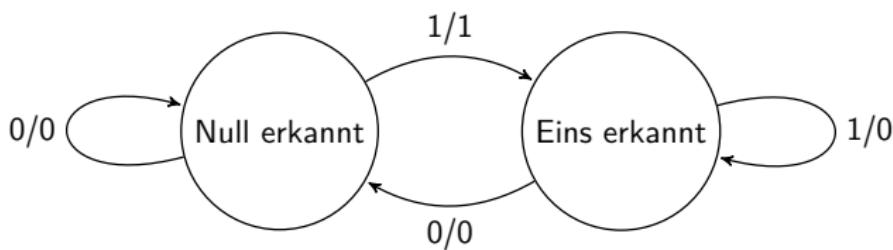


Bei Automaten bietet sich die Simulation an um den Ablauf besser zu verstehen:

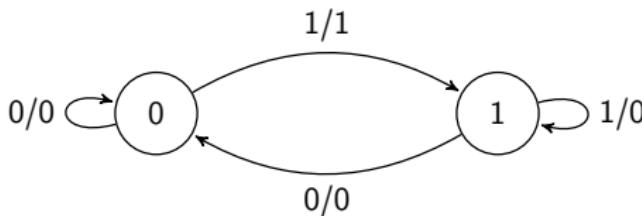


# Eins-Detektor als Mealy-Automat

Zustandsdiagramm:



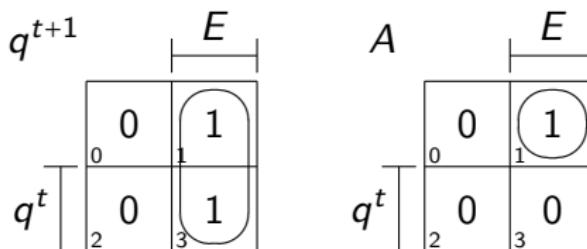
Zustandsdiagramm mit Zustandscodierung:



# Eins-Detektor als Mealy-Automat

## Zustandsübergangs- und Ausgangstabelle + Minimierung

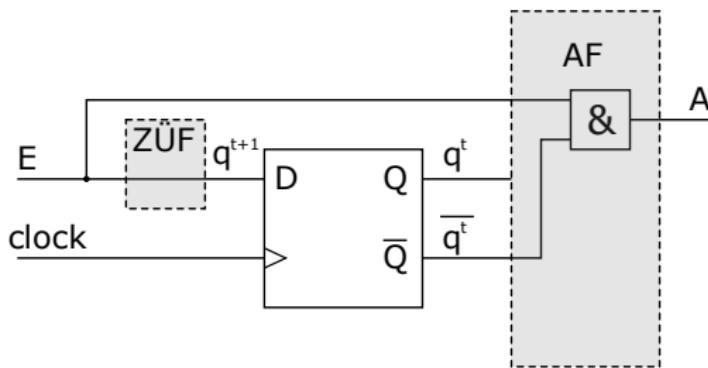
$q^t$	$E$	$q^{t+1}$	$A$
0	0	0	0
0	1	1	1
1	0	0	0
1	1	1	0



$$q^{t+1} = E, o = \overline{q^t} E$$

# Eins-Detektor als Mealy-Automat

## Schaltbild:



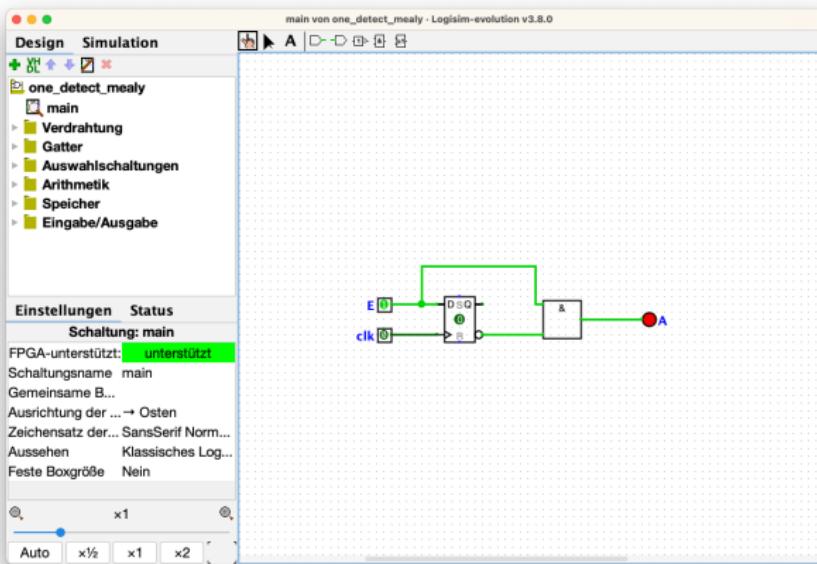
ZÜF: Zustandsübergangsfunktion

AF: Ausgangsfunktion

# Simulation: Eins-Detektor (Mealy)



Bei Automaten bietet sich die Simulation an um den Ablauf besser zu verstehen:



# Anmerkungen



Die Automatensynthese bietet ein mächtiges Werkzeug um Systeme mit Gedächtnis zu entwerfen

Die Automatensynthese ist ein kreativer Prozess. D.h. oft sind mehrere Iterationen notwendig um zur finalen Lösung zu kommen

Moore- und Mealy-Automaten führen je zu anderen Lösungen

Moore-Automaten benötigen oft mehr Zustände als Mealy-Automaten



Besinnliche Weihnachtsfeiertage  
und die besten Wünsche für  
ein gesundes und erfolgreiches  
Jahr 2025!