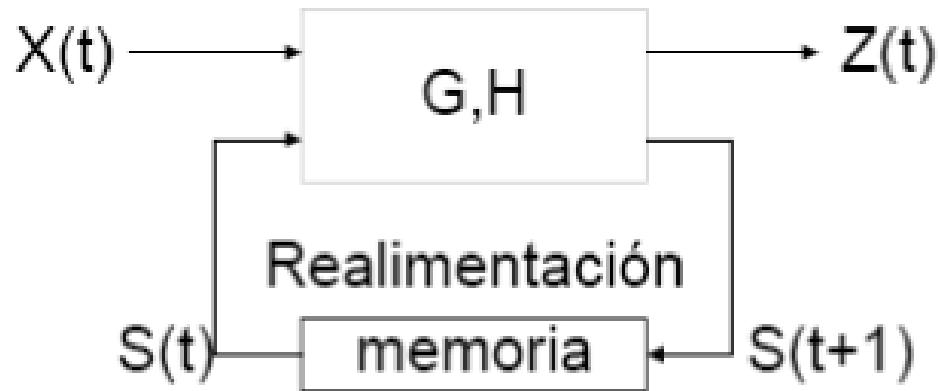


Análisis y Síntesis de FSM

Máquinas Finitas de Estados



$X(t)$: entrada actual

$Z(t)$: salida actual

$S(t)$: estado actual

$S(t+1)$: estado próximo

Las FSM constan de:

⇒ Un conjunto de entradas $X \in \{X_0, X_1, \dots, X_{l-1}\}$

⇒ Un conjunto de salidas $Z \in \{Z_0, Z_1, \dots, Z_{m-1}\}$

⇒ Un conjunto de estados $S \in \{S_0, S_1, \dots, S_{n-1}\}$

⇒ Una función de transición $S(t+1) = H(X(t), S(t))$

⇒ Una función de salida $Z(t) = G(X(t), S(t))$

Tipos de FSM:

⇒ Mealy

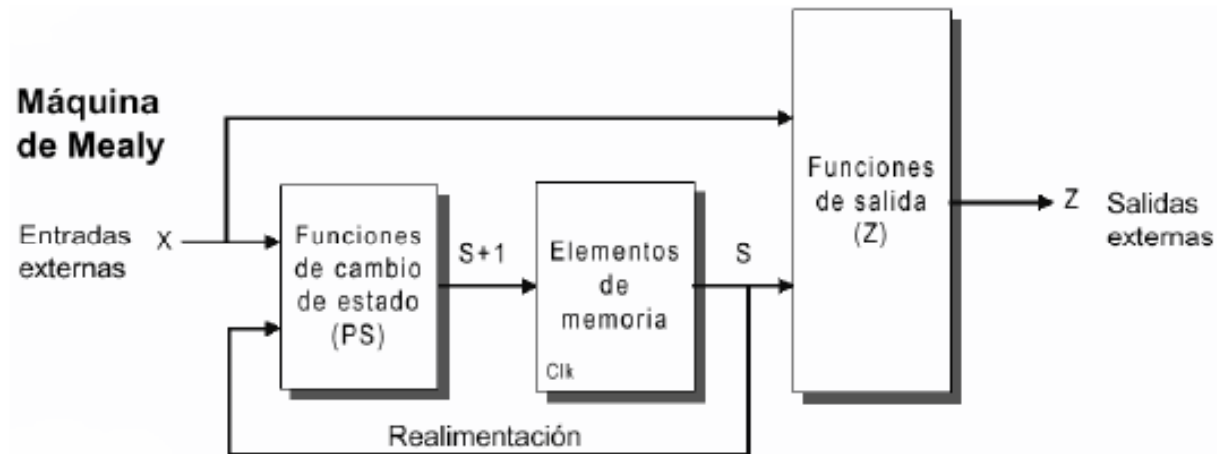
⇒ Moore

Mealy

En una máquina de Mealy:

- El estado siguiente depende de la entrada y del estado actual.
- La salida depende de la entrada y del estado actual.

$$\begin{cases} Z(t) = G(X(t), S(t)) & G: \text{función de salida} \\ S(t+1) = H(X(t), S(t)) & H: \text{función de transición} \end{cases}$$



En los autómatas que siguen el modelo de Mealy, las salidas están asociadas a las transiciones entre estados de entrada además de las de los estados internos.

Toda máquina de Mealy puede transformarse en una máquina de Moore, y viceversa. No obstante se suele optar por la configuración de Mealy pues esta comporta generalmente un número menor número de estados que el autómata de Moore.

Moore

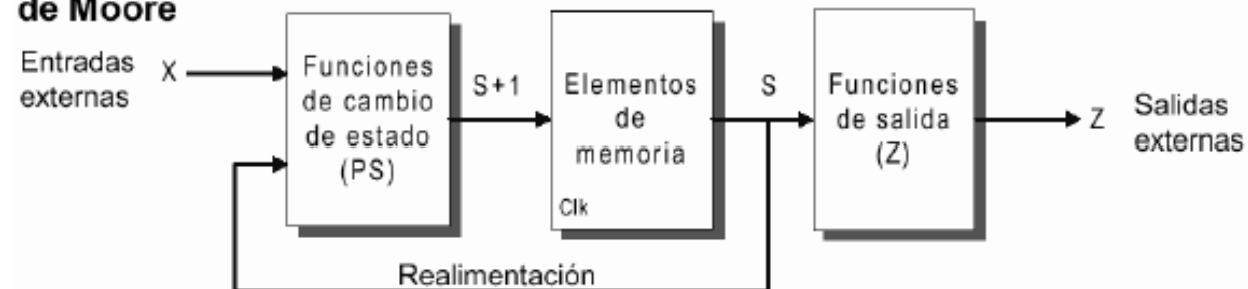
En una máquina de Moore:

- ➔ El estado siguiente depende de la entrada y del estado actual.
- ➔ La salida depende exclusivamente del estado actual.

Toda máquina de Moore es un caso particular de una máquina de Mealy.

$$\begin{cases} Z(t) = G(S(t)) & G: \text{función de salida} \\ S(t+1) = H(X(t), S(t)) & H: \text{función de transición} \end{cases}$$

Máquina de Moore

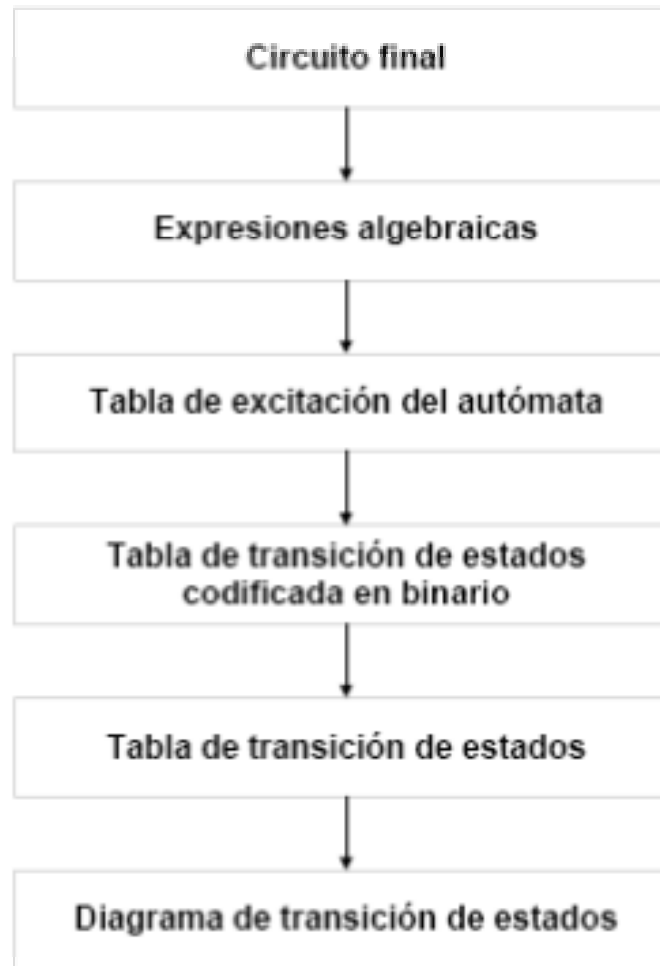


En los autómatas que siguen el modelo de Moore, las salidas dependen solamente de los estados internos de los elementos de memoria y es independiente de las entradas externas.

Ecuaciones características

<i>Device Type</i>	<i>Characteristic Equation</i>
S-R latch	$Q^* = S + R' \cdot Q$
D latch	$Q^* = D$
Edge-triggered D flip-flop	$Q^* = D$
D flip-flop with enable	$Q^* = EN \cdot D + EN' \cdot Q$
Master/slave S-R flip-flop	$Q^* = S + R' \cdot Q$
Master/slave J-K flip-flop	$Q^* = J \cdot Q' + K' \cdot Q$
Edge-triggered J-K flip-flop	$Q^* = J \cdot Q' + K' \cdot Q$
T flip-flop	$Q^* = Q'$
T flip-flop with enable	$Q^* = EN \cdot Q' + EN' \cdot Q$

Análisis de máquinas finitas de estados

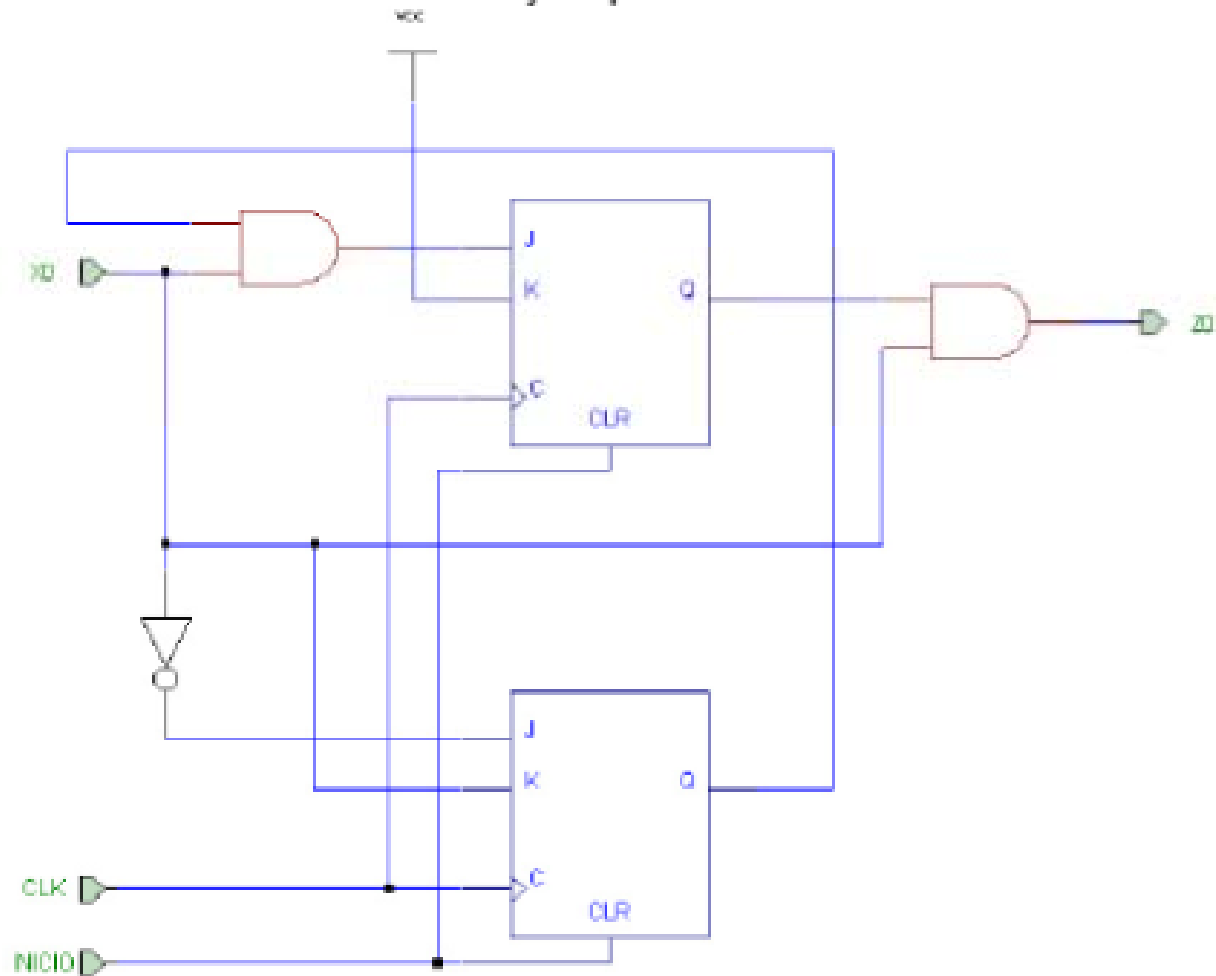


Análisis de FSM: Mealy

Veremos los pasos del análisis a través de un ejemplo.

Enunciado

Analizar el siguiente circuito



Análisis de FSM: Mealy

1. Identificación de entradas, estados y salidas

Entradas: $X \in \{0,1\}$

Salidas: $Z \in \{0,1\}$

Variables de estado: 2 $\{Q_0, Q_1\}$ darán lugar a 4 estados como máximo

2. Obtención de las ecuaciones de excitación de los biestables y las ecuaciones de salida

$$J_0 = \overline{X_0}$$

$$K_0 = X_0$$

$$J_1 = X_0 \cdot Q_0$$

$$K_1 = 1$$

$$Z_0 = X_0 \cdot Q_1$$

3. Obtención de la tabla de excitación y salida del autómata

S(t), X(t)			S(t+1), Z(t)						
Q ₁	Q ₀	X ₀	J ₁	K ₁	J ₀	K ₀	Q ₁ '	Q ₀ '	Z ₀
0	0	0	0	1	1	0	0	1	0
0	0	1	0	1	0	1	0	0	0
0	1	0	0	1	1	0	0	1	0
0	1	1	1	1	0	1	1	0	0
1	0	0	0	1	1	0	0	1	0
1	0	1	0	1	0	1	0	0	1
1	1	0	0	1	1	0	0	1	0
1	1	1	1	1	0	1	0	0	1

Análisis de FSM: Mealy

4. Obtención de la tabla de transición y salida codificada en binario

S(t)		X(t)	
Q ₁	Q ₀	Q ₁ ' Q ₀ ' / Z ₀	
		0	1
0	0	0 1 / 0	0 0 / 0
0	1	0 1 / 0	1 0 / 0
1	0	0 1 / 0	0 0 / 1
1	1	0 1 / 0	0 0 / 1

5. Obtención de la tabla de transición de estados y salidas

Es igual que la anterior, pero descodificando las entradas, las salidas y los estados.

Ejemplo

Entradas

X(t)	X ₀
a	0
b	1

Z(t)	Z ₀
p	0
q	1

Salidas

Estados

S(t)	Q ₁ Q ₀
S ₀	0 0
S ₁	0 1
S ₂	1 0
S ₃	1 1

S(t)	X(t)	
	a	b
S ₀	S ₁ / p	S ₀ / p
S ₁	S ₁ / p	S ₂ / p
S ₂	S ₁ / p	S ₀ / q
S ₃	S ₁ / p	S ₀ / q

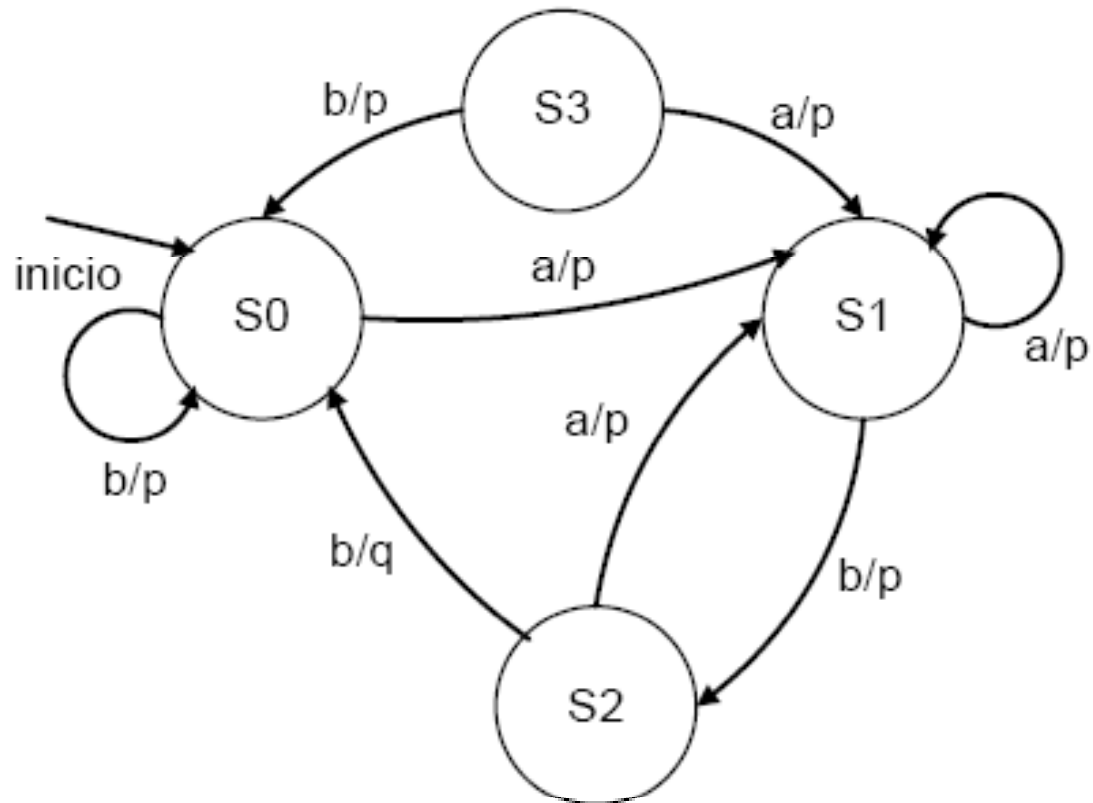
Tabla sin codificar

Análisis de FSM: Mealy

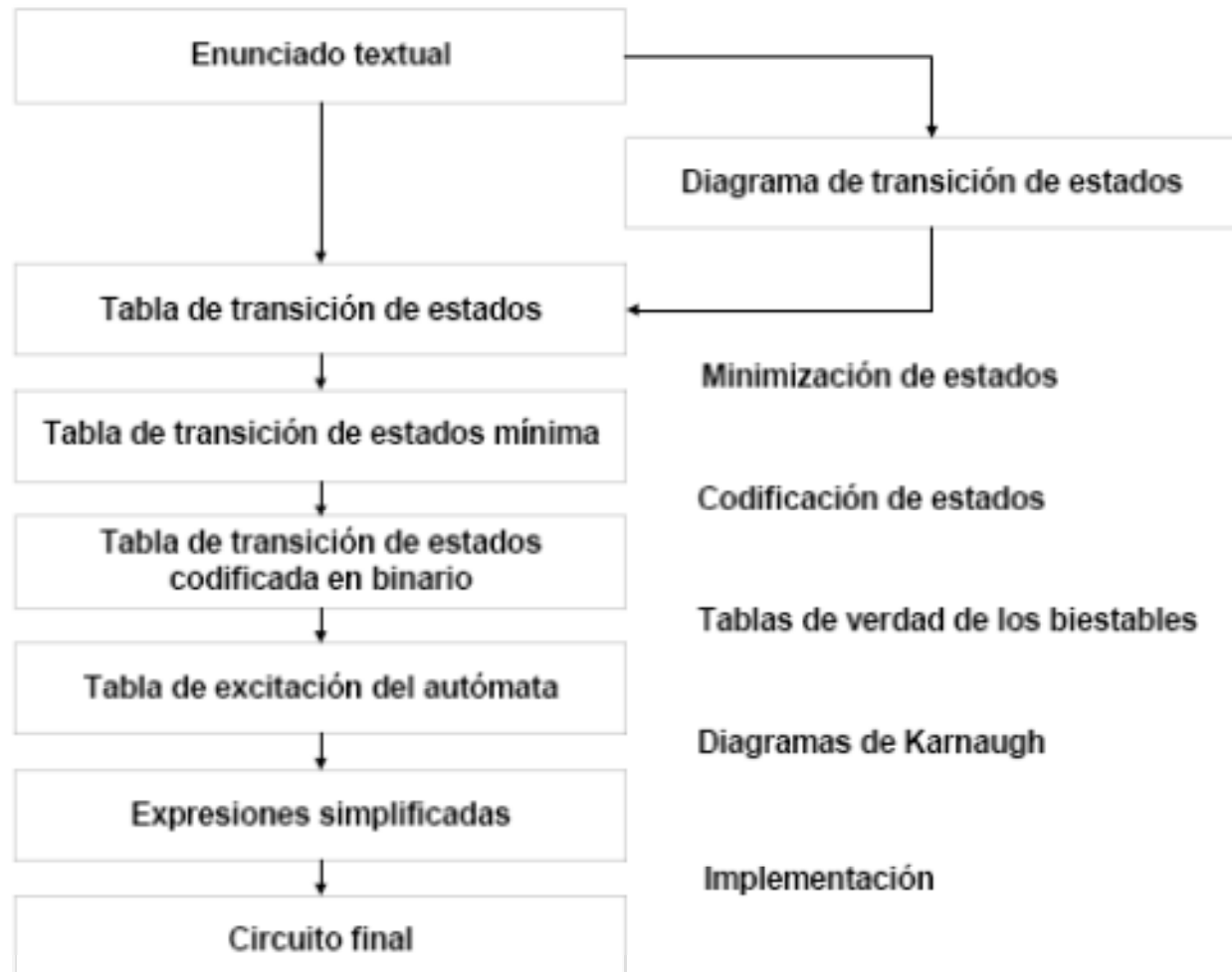
6. Obtención del diagrama de transición de estados

Pueden salir estados inconexos y/o inaccesibles.

Ejemplo



Síntesis de máquinas finitas de estados

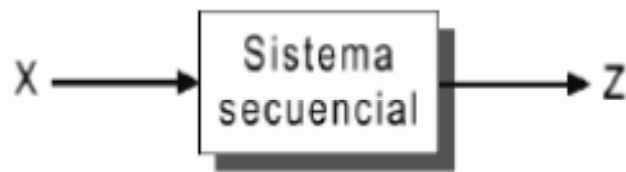


Síntesis de máquinas finitas de estados

Veremos los pasos de diseño a partir de un ejemplo.

Enunciado textual

Diseñar un sistema secuencial con una entrada serie que detecte si los tres últimos datos de recibidos coinciden con la secuencia **abb**.



$$X \in \{a, b\}$$

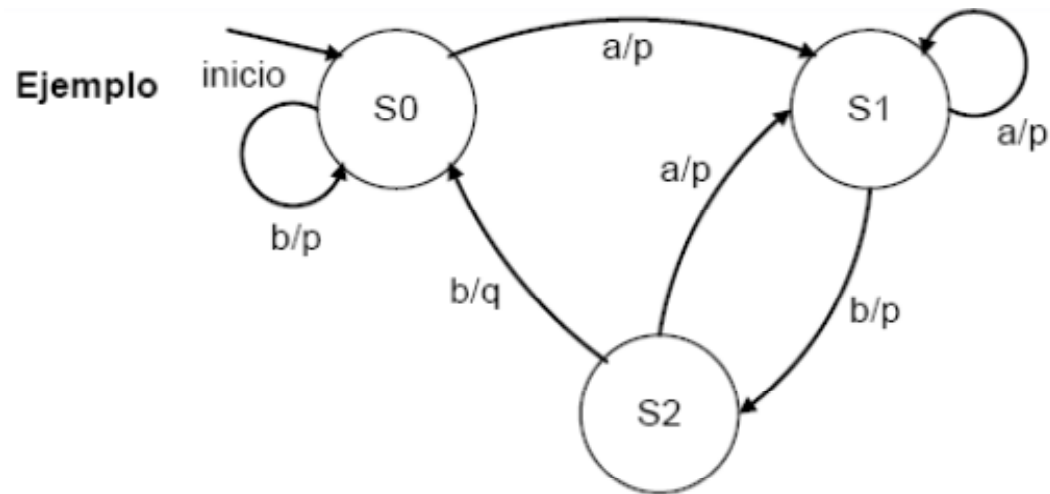
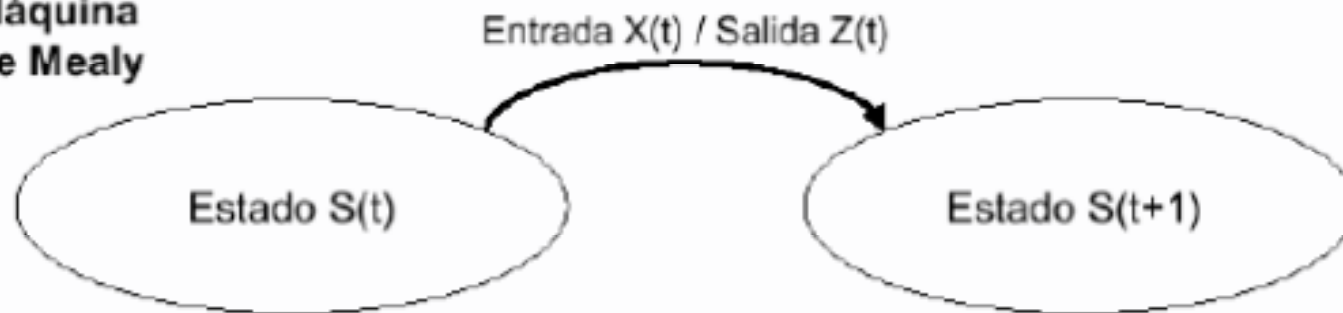
$$Z \in \{p, q\}$$

$$Z = \begin{cases} q & \text{si los tres últimos datos recibidos son abb} \\ p & \text{en caso contrario} \end{cases}$$

Síntesis de máquinas finitas de estados

1. Obtención del diagrama de transición de estados

Máquina de Mealy



Síntesis de máquinas finitas de estados

2. Obtención de la tabla de transición de estados y salidas

Estado actual $S(t)$	Entradas $X(t)$				
	Estado siguiente / Salida $S(t+1) / Z(t)$				
	X_0	...	X_i	...	X_{i-1}
S_0	$S_{0,0} / Z_{0,0}$...	$S_{0,i} / Z_{0,i}$...	$S_{0,i-1} / Z_{0,i-1}$
...	...				
S_i	$S_{i,0} / Z_{i,0}$...	$S_{i,i} / Z_{i,i}$...	$S_{i,i-1} / Z_{i,i-1}$
...	...				
S_{n-1}	$S_{n-1,0} / Z_{n-1,0}$...	$S_{n-1,i} / Z_{n-1,i}$...	$S_{n-1,i-1} / Z_{n-1,i-1}$

Contiene idéntica información que el DTE, pero en forma tabular.

Ejemplo

$S(t)$	$X(t)$ $S(t+1) / Z(t)$	
	a	b
S_0	S_1 / p	S_0 / p
S_1	S_1 / p	S_2 / p
S_2	S_1 / p	S_0 / q

Síntesis de máquinas finitas de estados

3. Obtención de la tabla de transición de estados y salidas codificada en binario

Es igual que la anterior, pero codificando en binario las entradas, las salidas y los estados.

Ejemplo

Entradas

X(t)	X ₀
a	0
b	1

Salidas

Z(t)	Z ₀
p	0
q	1

Estados

S(t)	Q ₁ Q ₀
S ₀	0 0
S ₁	0 1
S ₂	1 0

Tabla sin codificar

S(t)	X(t)	
	a	b
S ₀	S ₁ /p	S ₀ /p
S ₁	S ₁ /p	S ₂ /p
S ₂	S ₁ /p	S ₀ /q

Tabla codificada

S(t)	X(t)	
	0	1
0 0	0 1 / 0	0 0 / 0
0 1	0 1 / 0	1 0 / 0
1 0	0 1 / 0	0 0 / 1

Síntesis de máquinas finitas de estados

4. Obtención de la tabla de excitación y salida del autómat

Se construye a partir de la tabla de estados y salidas codificada y las tablas de excitación de los biestables.

Ejemplo

S(t), X(t) Q ₁ Q ₀ X ₀			S(t+1), Z(t) Q ₁ ' Q ₀ ' Z ₀			Necesario para implementar con biestables JK				Necesario para implementar con biestables SR			
						J ₁	K ₁	J ₀	K ₀	S ₁	R ₁	S ₀	R ₀
0	0	0	0	1	0	0	X	1	X	0	X	1	0
0	0	1	0	0	0	0	X	0	X	0	X	0	X
0	1	0	0	1	0	0	X	X	0	0	X	X	0
0	1	1	1	0	0	1	X	X	1	1	0	0	1
1	0	0	0	1	0	X	1	1	X	0	1	1	0
1	0	1	0	0	1	X	1	0	X	0	1	0	X
1	1	0	X	X	X	X	X	X	X	X	X	X	X
1	1	1	X	X	X	X	X	X	X	X	X	X	X

Si se va a implementar el circuito con biestables D, basta con las columnas del segundo grupo, ya que $Q_i' = D_i$

Síntesis de máquinas finitas de estados

5. Obtención de las expresiones mínimas

A partir de la tabla de excitación, se calculan las expresiones de las funciones de cambio de estado y de generación de salidas y se simplifican mediante el método más conveniente (en casos sencillos, mediante diagramas de Karnaugh).

$$Q_0'(Q_1, Q_0, X_0) = \sum m(0, 2, 4) + \sum \Phi(6, 7) \Rightarrow Q_0' = D_0 = \overline{X_0}$$

$$Q_1'(Q_1, Q_0, X_0) = \sum m(3) + \sum \Phi(6, 7) \Rightarrow Q_1' = D_1 = X_0 \cdot Q_0$$

$$Z_0(Q_1, Q_0, X_0) = \sum m(5) + \sum \Phi(6, 7) \Rightarrow Z_0 = X_0 \cdot Q_1$$

$$J_0(Q_1, Q_0, X_0) = \sum m(0, 4) + \sum \Phi(2, 3, 6, 7) \Rightarrow J_0 = \overline{X_0}$$

$$K_0(Q_1, Q_0, X_0) = \sum m(3) + \sum \Phi(0, 1, 4, 5, 6, 7) \Rightarrow K_0 = X_0$$

$$J_1(Q_1, Q_0, X_0) = \sum m(3) + \sum \Phi(4, 5, 6, 7) \Rightarrow J_1 = X_0 \cdot Q_0$$

$$K_1(Q_1, Q_0, X_0) = \sum m(4, 5) + \sum \Phi(0, 1, 2, 3, 6, 7) \Rightarrow K_1 = 1$$

Síntesis de máquinas finitas de estados

6. Implementación del circuito con biestables J-K

