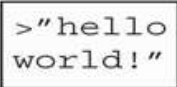


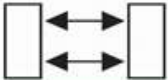
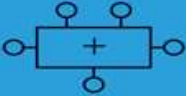

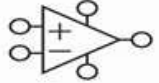




Inicio AOC_02.pptx

Based on the text Digital design and
computer architecture,
harris & harris 2nd Edition 2012

Temas

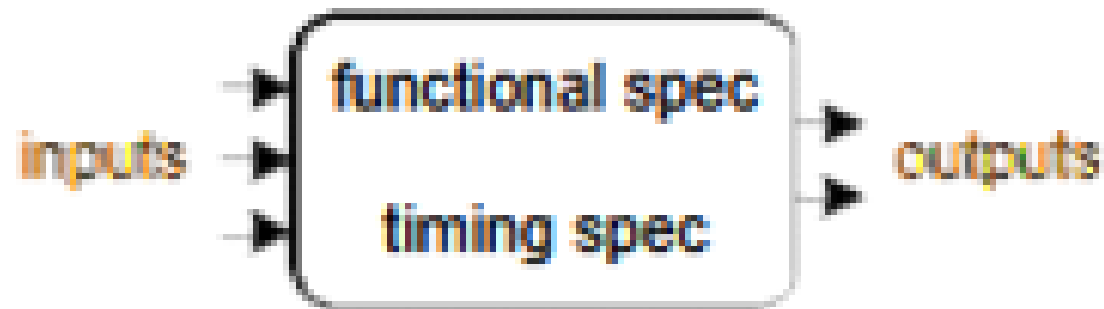
- Introducción
- Estructuras Booleanas
- Álgebra Booleana
- Desde la lógica a las compuertas (Gates)
- Lógica Combinacional Multinivel
- X's y Z's
- Mapas de Karnaugh
- Bloques constructivos Combinacionales
- Sincronización

Application Software	
Operating Systems	
Architecture	
Micro-architecture	
Logic	
Digital Circuits	
Analog Circuits	
Devices	
Physics	

Introduccción

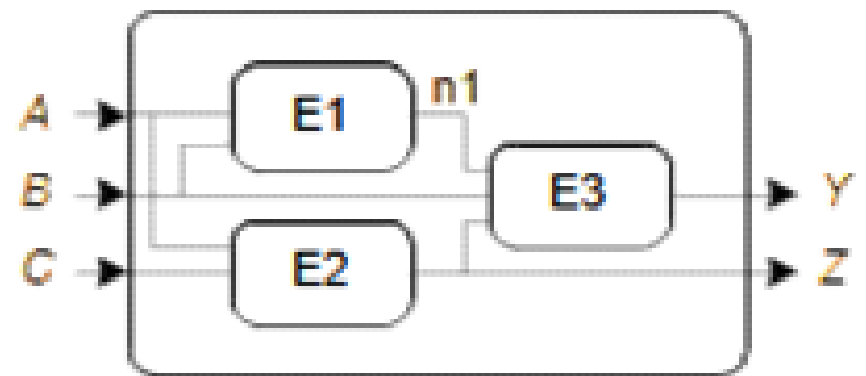
Un circuito lógico está compuesto de:

- Entradas (Inputs)
- Salidas (Outputs)
- Especificación funcional
- Especificación de temporización o sincronización



Circuitos

- **Nodos**
 - Entradas: A, B, C
 - Salidas: Y, Z
 - Interno: $n1$
- **Elementos de Circuito**
 - $E1, E2, E3$
 - Cada uno un circuito

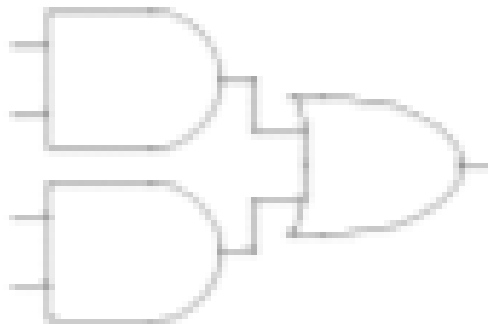


Tipos de circuitos lógicos

- Logica Combinacional
 - Sin Memoria
 - Las salidas están determinadas por los valores actuales de las entradas
- Logica Secuencial
 - Tiene memoria
 - Las salidas están determinadas por los valores previos y actuales de las entradas.

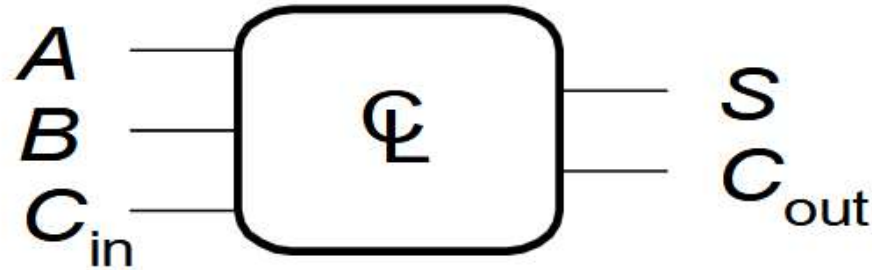
Reglas de creación combinatoria

- Todo elemento es combinatorial
- Todo nodo es ya sea una entrada o se conecta *exactamente a una* salida
- El circuito no contiene trayectos ciclicos
- Ejemplo:



Ecuaciones booleanas

- Especificación Funcional de salidas en términos de las entradas
- Ejemplo: $S = F(A, B, C_{in})$ $C_{out} = F(A, B, C_{in})$



$$\begin{aligned} S &= A \oplus B \oplus C_{in} \\ C_{out} &= AB + AC_{in} + BC_{in} \end{aligned}$$

Algunas definiciones

- Complemento: variable con una barra sobre él

$$\overline{A}, \overline{B}, \overline{C}$$

- Otro modo de indicar una variable complementada es con ' o con \neg

$$A', B', C' \quad \neg A, \neg B, \neg C$$

- Literal: variable o su complemento

$$A, A', B, B', C', C$$

Implicante: producto de literales

$$ABC, AC, BC$$

- Minterm: product that includes all input variables

$$ABC, \overline{A}BC, A\overline{B}C$$

- Maxterm: sum that includes all input variables

$$(A+B+C), (A+B+\overline{C}), (A+\overline{B}+C)$$

Formato Suma de productos (SOP)

- Todas las ecuaciones pueden ser escritas en la forma SOP form
- Cada fila tiene un **mintérmino**
- Un mintérmino es un producto (AND) de literales
- Cada mintérmino es TRUE para esa fila (y solo esa fila)
- Escriba la función haciendo OR con los mintérminos donde la salida es verdadera (TRUE)
- Así se tiene una suma (OR) de productos (términos AND)

A	B	Y	minterm	minterm name
0	0	0	$\overline{A} \overline{B}$	m_0
0	1	1	$\overline{A} B$	m_1
1	0	0	$A \overline{B}$	m_2
1	1	1	$A B$	m_3

$$Y = F(A, B) = A'B + AB$$

Formato Suma de productos (SOP)

- Todas las ecuaciones se pueden escribir en forma SOP.
- Cada fila tiene un minitérmino.
- Un minitérmino es un producto (AND) de literales.
- Cada minitérmino es TRUE para esa fila (y solo esa fila).
- Forme la función haciendo ORing en minitérminos donde la salida es TRUE.
- Así, se tiene una suma (OR) de productos (Y términos).

A	B	Y	minterm	minterm name
0	0	0	$\overline{A} \overline{B}$	m_0
0	1	1	$\overline{A} B$	m_1
1	0	0	$A \overline{B}$	m_2
1	1	1	$A B$	m_3

$$Y = F(A, B) = A'B + AB = \Sigma(1, 3)$$

Formato Productos de Suma (POS)

- Todas las ecuaciones booleanas se pueden escribir en forma POS.
- Cada fila tiene un maxtérmino.
- Un maxtérmino es una suma (OR) de literales.
- Cada maxtérmino es FALSE para esa fila (y solo esa fila).
- Escriba la función haciendo ANDing con los maxtérminos para los cuales la salida es FALSE.
- Así, se tiene un producto (AND) de sumas (términos OR).

A	B	Y	maxterm	maxterm name
0	0	0	$A + B$	M_0
0	1	1	$A + \overline{B}$	M_1
1	0	0	$\overline{A} + B$	M_2
1	1	1	$\overline{A} + \overline{B}$	M_3

$$Y = F(A, B) = (A + B)(A + \overline{B}) = \Pi(0, 2)$$

Ejemplo de ecuaciones booleanas

- Estás yendo a la cafetería a almorzar:
 - No vas a almorzar (E')
 - si no está abierto (O') o
 - si solo sirven hotdogs (C).
- Escriba una tabla de verdad para determinar si almorzarás (E).

O	C	E
0	0	
0	1	
1	0	
1	1	

Ejemplo de ecuaciones booleanas

- vas a la cafetería a almorzar:
 - No vas a almorzar (E')
 - Si no está abierto (O')
 - o Si solo sirven hotdogs(C)
- Escriba una tabla de verdad para determinar si almorzarás (E).

O	C	E
0	0	0
0	1	0
1	0	1
1	1	0

Formas SOP y POS

- SOP – Suma de Productos

O	C	E	minterm
0	0		$\overline{O} \overline{C}$
0	1		$\overline{O} C$
1	0		$O \overline{C}$
1	1		$O C$

- POS – Productos de Sumas

O	C	E	maxterm
0	0		$O + C$
0	1		$O + \overline{C}$
1	0		$\overline{O} + C$
1	1		$\overline{O} + \overline{C}$

Formas SOP y POS

- SOP – Suma de Productos

O	C	E	minterm
0	0	0	$\overline{O} \overline{C}$
0	1	0	$\overline{O} C$
1	0	1	$O \overline{C}$
1	1	0	$O C$

$$E = OC' = \Sigma(2)$$

- POS – Producto de Sumas

O	C	E	maxterm
0	0	0	$O + C$
0	1	0	$O + \overline{C}$
1	0	1	$\overline{O} + C$
1	1	0	$\overline{O} + \overline{C}$

$$E = (O + C)(O + C')(O' + C') = \Pi(0, 1, 3)$$

Álgebra de boole

- Axiomas y teoremas para simplificar ecuaciones booleanas.
- Como el álgebra regular, pero más simple: las variables tienen solo dos valores (1 o 0).
- Dualidad en axiomas y teoremas: ANDs y ORs, 0 y 1 intercambiados.

Axiomas booleanos

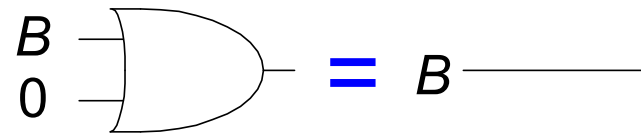
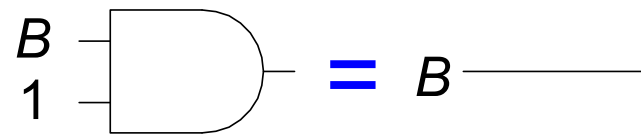
Axiom		Dual		Name
A1	$B = 0 \text{ if } B \neq 1$	A1'	$B = 1 \text{ if } B \neq 0$	Binary field
A2	$\overline{0} = 1$	A2'	$\overline{1} = 0$	NOT
A3	$0 \bullet 0 = 0$	A3'	$1 + 1 = 1$	AND/OR
A4	$1 \bullet 1 = 1$	A4'	$0 + 0 = 0$	AND/OR
A5	$0 \bullet 1 = 1 \bullet 0 = 0$	A5'	$1 + 0 = 0 + 1 = 1$	AND/OR

Theorem		Dual		Name
T1	$B \bullet 1 = B$	T1'	$B + 0 = B$	Identity
T2	$B \bullet 0 = 0$	T2'	$B + 1 = 1$	Null Element
T3	$B \bullet B = B$	T3'	$B + B = B$	Idempotency
T4		$\overline{\overline{B}} = B$		Involution
T5	$B \bullet \overline{B} = 0$	T5'	$B + \overline{B} = 1$	Complements

T1: Teorema de identidad

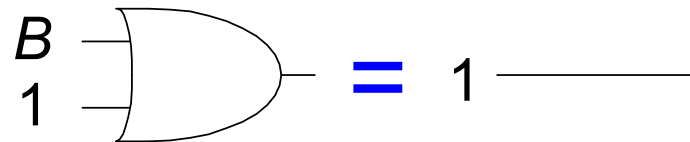
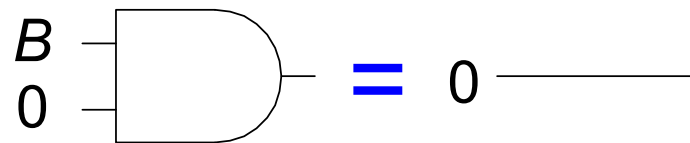
$$B \cdot 1 = B$$

$$B + 0 = B$$



T2: Teorema del elemento nulo

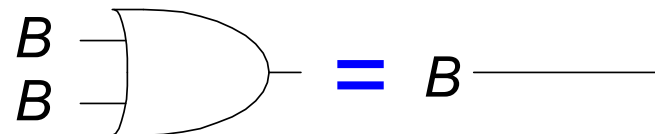
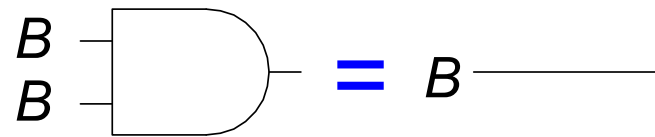
- $B \cdot 0 = 0$
- $B + 1 = 1$



T3: Teorema de la Idempotencia

$$B \cdot B = B$$

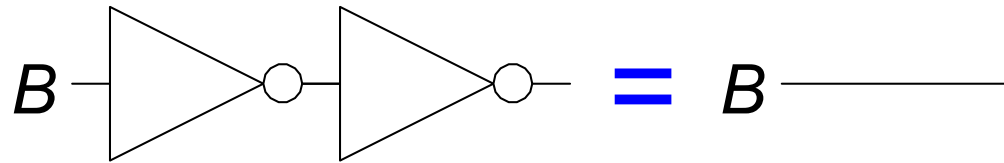
$$B + B = B$$



T4: Teorema de la Identidad

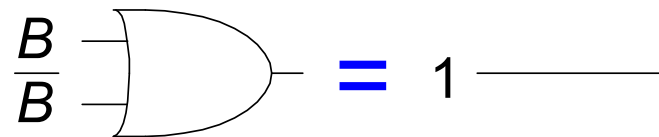
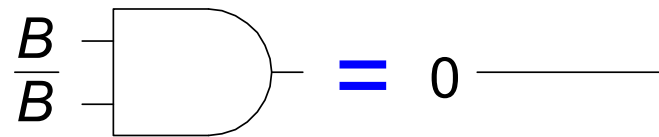
=

$$B = B$$



T5: Teorema del complemento

- $B \cdot B' = 0$
- $B + B' = 1$



Resumen de los teoremas booleanos

	Theorem		Dual	Name
T1	$B \bullet 1 = B$	T1'	$B + 0 = B$	Identity
T2	$B \bullet 0 = 0$	T2'	$B + 1 = 1$	Null Element
T3	$B \bullet B = B$	T3'	$B + B = B$	Idempotency
T4		$\overline{\overline{B}} = B$		Involution
T5	$B \bullet \overline{B} = 0$	T5'	$B + \overline{B} = 1$	Complements

Teoremas booleanos de varias variables

Theorem		Dual		Name
T6	$B \bullet C = C \bullet B$	T6'	$B + C = C + B$	Commutativity
T7	$(B \bullet C) \bullet D = B \bullet (C \bullet D)$	T7'	$(B + C) + D = B + (C + D)$	Associativity
T8	$(B \bullet C) + B \bullet D = B \bullet (C + D)$	T8'	$(B + C) \bullet (B + D) = B + (C \bullet D)$	Distributivity
T9	$B \bullet (B + C) = B$	T9'	$B + (B \bullet C) = B$	Covering
T10	$(B \bullet C) + (B \bullet \overline{C}) = B$	T10'	$(B + C) \bullet (B + \overline{C}) = B$	Combining
T11	$(B \bullet C) + (\overline{B} \bullet D) + (C \bullet D)$ $= B \bullet C + \overline{B} \bullet D$	T11'	$(B + C) \bullet (\overline{B} + D) \bullet (C + D)$ $= (B + C) \bullet (\overline{B} + D)$	Consensus
T12	$\overline{B_0 \bullet B_1 \bullet B_2 \dots}$ $= (\overline{B_0} + \overline{B_1} + \overline{B_2} \dots)$	T12'	$\overline{B_0 + B_1 + B_2 \dots}$ $= (\overline{B_0} \bullet \overline{B_1} \bullet \overline{B_2})$	De Morgan's Theorem

Simplificando ecuaciones booleanas

Ejemplo 1

$$Y = AB + A'B$$

$$= B(A + A') \quad \text{T8}$$

$$= B(1) \quad \text{T5'}$$

$$= B \quad \text{T1}$$

Simplificando ecuaciones booleanas

Ejemplo 2:

$$Y = A(AB + ABC)$$

$$= A(AB(1 + C)) \quad \text{T8}$$

$$= A(AB(1)) \quad \text{T2'}$$

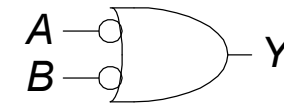
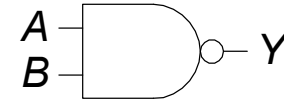
$$= A(AB) \quad \text{T1}$$

$$= (AA)B \quad \text{T7}$$

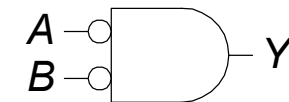
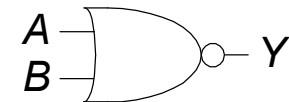
$$= AB \quad \text{T3}$$

Teorema de Morgan

$$Y = (AB)' = A' + B'$$



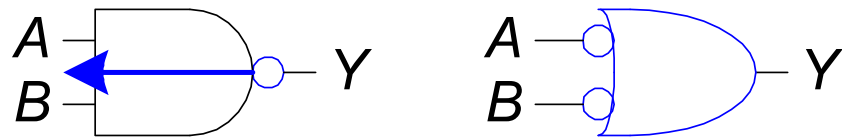
$$Y = (A + B)' = A' \cdot B'$$



Impulsando burbujas

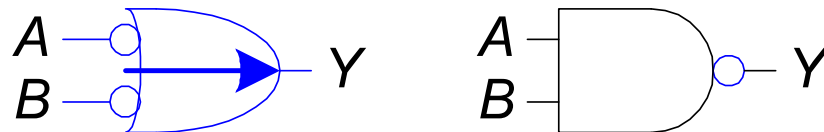
- **Hacia atrás:**

- Cambia el cuerpo del componente
- Agrega burbujas a las entradas



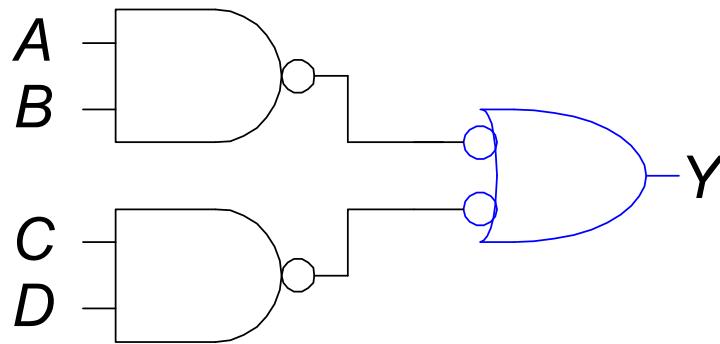
- **Hacia Adelante:**

- Cambia el cuerpo del componente
- Agrega burbujas a las salidas



Impulsando burbujas

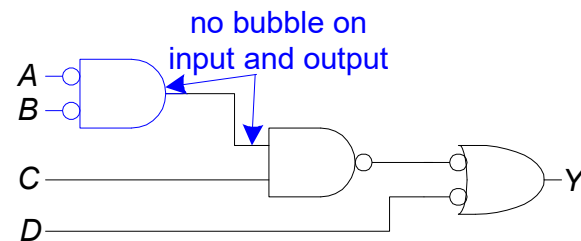
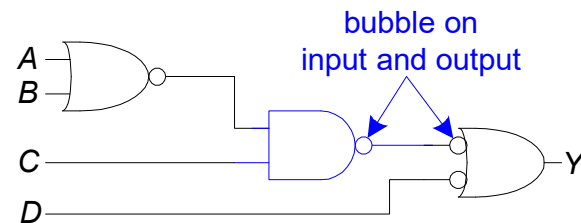
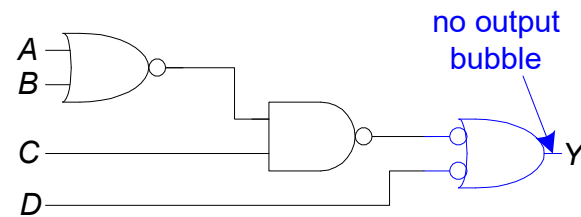
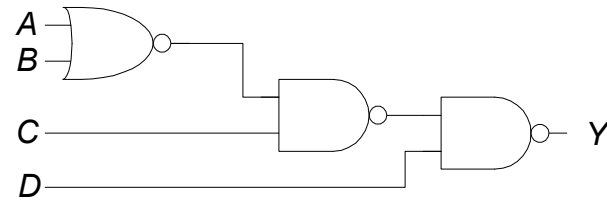
- Cual es la expresión Booleana para este circuito?



$$Y = AB + CD$$

Impulsando burbujas

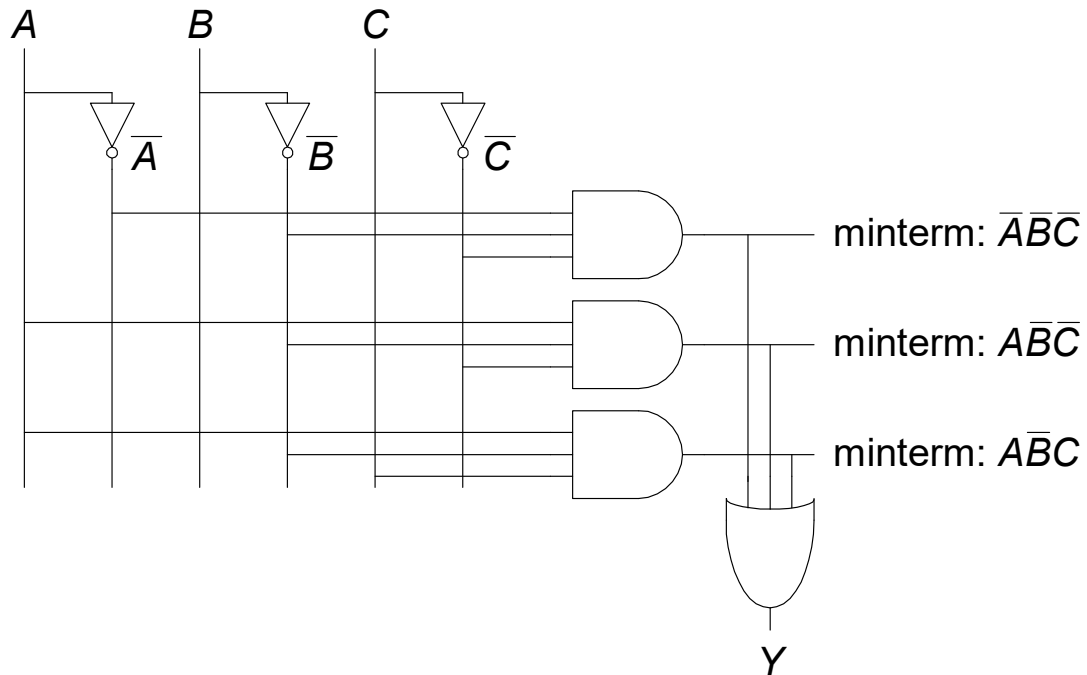
Otro ejemplo:



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

Desde la lógica a las puertas

- Lógica de dos niveles: ANDs followed by ORs
- Example: $Y = A'B'C' + AB'C' + AB'C$



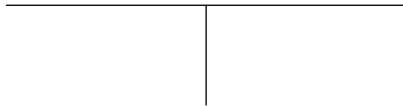
Reglas de los esquemáticos de circuitos

- Entradas a la izquierda (o arriba)
- Salidas a la derecha (o abajo)
- Las puertas fluyen de izquierda a derecha
- Los cables rectos son los mejores

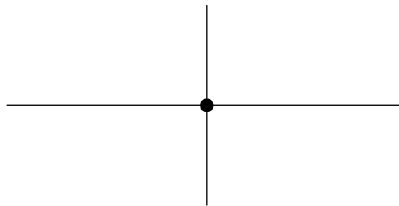
Reglas de los esquemáticos de circuitos

- Los cables siempre se conectan en una unión en T
- Un punto donde se cruzan los cables indica una conexión entre los cables
- Los cables que se cruzan sin un punto no hacen conexión

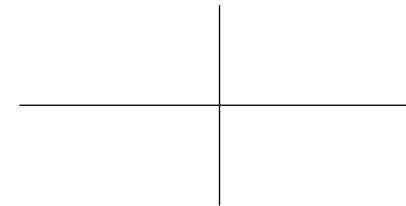
wires connect
at a T junction



wires connect
at a dot



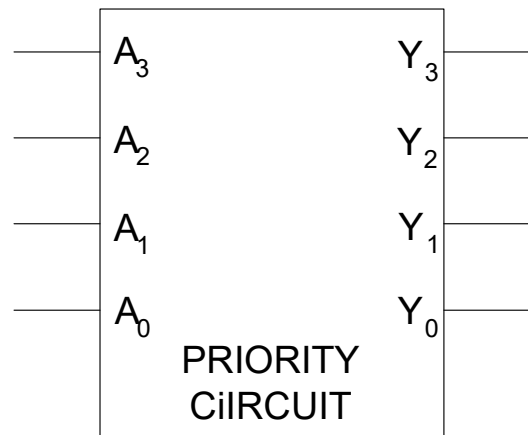
wires crossing
without a dot do
not connect



Circuitos con múltiples salidas

Ejemplo: Circuito Prioritario

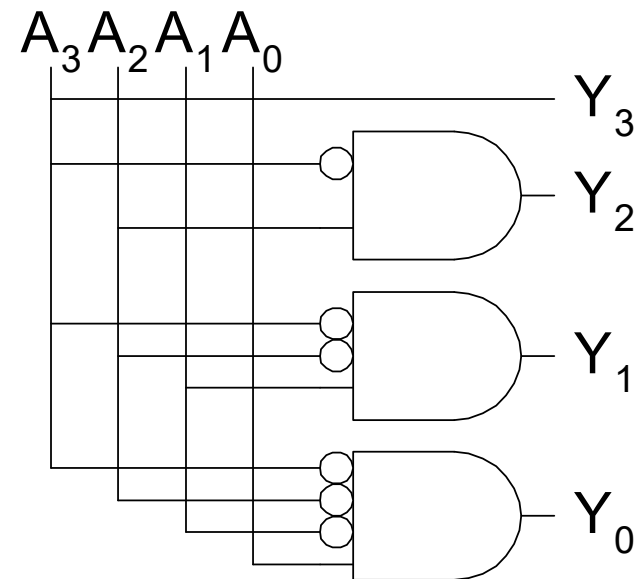
Salida establecida
correspondiente a la entrada del
bit más significativo de valor
TRUE



A_3	A_2	A_1	A_0	Y_3	Y_2	Y_1	Y_0
0	0	0	0	0	0	0	0
0	0	0	1	0	0	0	1
0	0	1	0	0	0	1	0
0	0	1	1	0	0	1	0
0	1	0	0	0	1	0	0
0	1	0	1	0	1	0	0
0	1	1	0	0	1	0	0
0	1	1	1	0	1	0	0
1	0	0	0	1	0	0	0
1	0	0	1	1	0	0	0
1	0	1	0	1	0	0	0
1	0	1	1	1	0	0	0
1	1	0	0	1	0	0	0
1	1	0	1	1	0	0	0
1	1	1	0	1	0	0	0
1	1	1	1	1	0	0	0

Hardware del circuito de prioridad

A_3	A_2	A_1	A_0	Y_3	Y_2	Y_1	Y_0
0	0	0	0	0	0	0	0
0	0	0	1	0	0	0	1
0	0	1	0	0	0	1	0
0	0	1	1	0	0	1	0
0	1	0	0	0	1	0	0
0	1	0	1	0	1	0	0
0	1	1	0	0	1	0	0
0	1	1	1	0	1	0	0
1	0	0	0	1	0	0	0
1	0	0	1	1	0	0	0
1	0	1	0	1	0	0	0
1	0	1	1	1	0	0	0
1	1	0	0	1	0	0	0
1	1	0	1	1	0	0	0
1	1	1	0	1	0	0	0
1	1	1	1	1	0	0	0



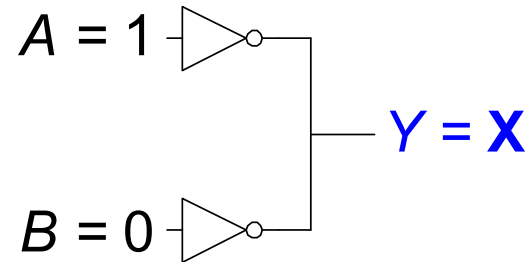
Condiciones DON'T CARES (NO IMPORTA)

A_3	A_2	A_1	A_0	Y_3	Y_2	Y_1	Y_0
0	0	0	0	0	0	0	0
0	0	0	1	0	0	0	1
0	0	1	0	0	0	1	0
0	0	1	1	0	0	1	0
0	1	0	0	0	1	0	0
0	1	0	1	0	1	0	0
0	1	1	0	0	1	0	0
0	1	1	1	0	1	0	0
1	0	0	0	1	0	0	0
1	0	0	1	1	0	0	0
1	0	1	0	1	0	0	0
1	0	1	1	1	0	0	0
1	1	0	0	1	0	0	0
1	1	0	1	1	0	0	0
1	1	1	0	1	0	0	0
1	1	1	1	1	0	0	0

A_3	A_2	A_1	A_0	Y_3	Y_2	Y_1	Y_0
0	0	0	0	0	0	0	0
0	0	0	1	0	0	0	1
0	0	1	X	0	0	1	0
0	1	X	X	0	1	0	0
1	X	X	X	1	0	0	0

Contención: X

- Contención: el circuito intenta llevar la salida a 1 y 0
- Valor real en algún punto intermedio
- Podría ser 0, 1 o en zona prohibida
- Puede cambiar con el voltaje, la temperatura, el tiempo, el ruido
- A menudo causa una disipación de energía excesiva

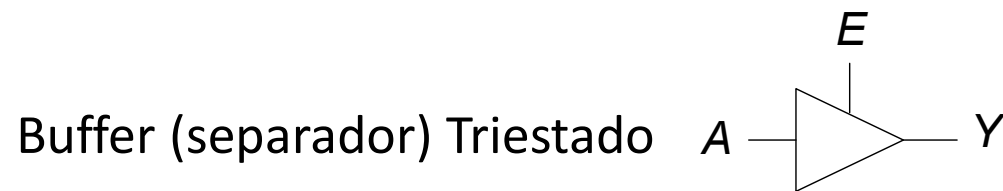


Advertencias: La contención generalmente indica un error. X se usa para "no importa" y contención: se debe mirar el contexto para distinguirlos

Estado de nodo flotante

- Flotante, alta impedancia, abierto, alto Z
- La salida flotante puede ser 0, 1 o algo intermedio

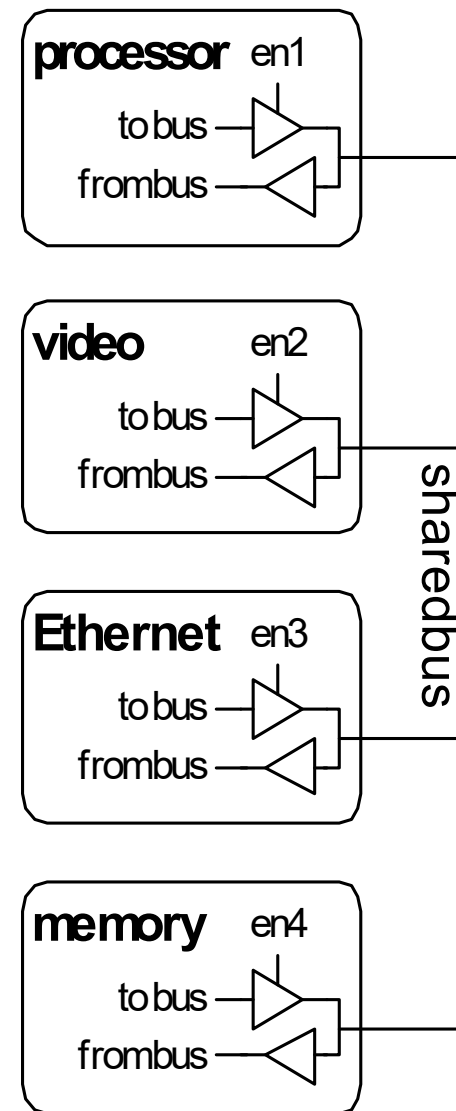
-- Un voltímetro no indicará si un nodo está flotando, pero si puede observar con osciloscopio



E	A	Y
0	0	Z
0	1	Z
1	0	0
1	1	1

Aplicación del Triestado en la conexión a buses de un sistema digital

- Los nodos flotantes se utilizan en buses triestado:
 - Muchos conductores diferentes
 - Exactamente uno está activo a la vez



Mapas de Karnaugh (K-Maps)

- Las expresiones booleanas se pueden minimizar combinando términos
- Los mapas K minimizan las ecuaciones gráficamente

$$PA + PA' = P$$

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

		AB			
		00	01	11	10
C	0	1	0	0	0
	1	1	0	0	0

		AB			
		00	01	11	10
C	0	$\bar{A}\bar{B}\bar{C}$	$\bar{A}B\bar{C}$	$AB\bar{C}$	$A\bar{B}\bar{C}$
	1	$\bar{A}\bar{B}C$	$\bar{A}BC$	ABC	$A\bar{B}C$

K-Maps

- Círculo 1 en cuadrados adyacentes
- En la expresión booleana, incluya solo literales cuyo valor TRUE y su complemento no estén en el círculo

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

		AB			
C	Y	00	01	11	10
	0	1	0	0	0
1	1	1	0	0	0

$$Y = A'B'$$

K-Maps de tres entradas

Y \ C \ AB		00	01	11	10
C	0	$\bar{A}\bar{B}\bar{C}$	$\bar{A}B\bar{C}$	$AB\bar{C}$	$A\bar{B}\bar{C}$
	1	$\bar{A}\bar{B}C$	$\bar{A}BC$	ABC	$A\bar{B}C$

Truth Table

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

K-Map

Y \ C \ AB		00	01	11	10
C	0	0	1	1	0
	1	0	1	0	0

Definiciones en K-Maps

- **Complemento:** variable marcada con alguno de los caracteres indicados anteriormente

A', B', C'

- **Literal:** variable o su complemento

A, A', B, B', C, C'

- **Implicante:** producto de literales

$AB'C, A'C, BC$

- **Implicant Primo :** implicante correspondiente al círculo más grande en el K-Map

Reglas en K-Map

- Cada 1 debe rodearse (con círculo) al menos una vez
- Cada círculo debe abarcar una potencia de 2 (es decir, 1, 2, 4) cuadrados en cada dirección
- Cada círculo debe ser lo más grande posible.
- Un círculo puede envolver los bordes
- Se marca con un círculo "no me importa" (X) solo si ayuda a minimizar la ecuación

Mapa de 4-entradas

<i>A</i>	<i>B</i>	<i>C</i>	<i>D</i>	<i>Y</i>
0	0	0	0	1
0	0	0	1	0
0	0	1	0	1
0	0	1	1	1
0	1	0	0	0
0	1	0	1	1
0	1	1	0	1
0	1	1	1	1
1	0	0	0	1
1	0	0	1	1
1	0	1	0	1
1	0	1	1	0
1	1	0	0	0
1	1	0	1	0
1	1	1	0	0
1	1	1	1	0

<i>Y</i>		<i>AB</i>			
<i>CD</i>		00	01	11	10
00		1	0	0	1
01		0	1	0	1
11		1	1	0	0
10		1	1	0	1

Mapa de 4-entradas

<i>A</i>	<i>B</i>	<i>C</i>	<i>D</i>	<i>Y</i>
0	0	0	0	1
0	0	0	1	0
0	0	1	0	1
0	0	1	1	1
0	1	0	0	0
0	1	0	1	1
0	1	1	0	1
0	1	1	1	1
1	0	0	0	1
1	0	0	1	1
1	0	1	0	1
1	0	1	1	0
1	1	0	0	0
1	1	0	1	0
1	1	1	0	0
1	1	1	1	0

		<i>AB</i>			
<i>Y</i>	<i>CD</i>	00	01	11	10
		1	0	0	1
	01	0	1	0	1
	11	1	1	0	0
	10	1	1	0	1

$$Y = \bar{A}\bar{C} + \bar{A}BD + A\bar{B}\bar{C} + \bar{B}\bar{D}$$

K-Map con Don't cares

<i>A</i>	<i>B</i>	<i>C</i>	<i>D</i>	<i>Y</i>
0	0	0	0	1
0	0	0	1	0
0	0	1	0	1
0	0	1	1	1
0	1	0	0	0
0	1	0	1	X
0	1	1	0	1
0	1	1	1	1
1	0	0	0	1
1	0	0	1	1
1	0	1	0	X
1	0	1	1	X
1	1	0	0	X
1	1	0	1	X
1	1	1	0	X
1	1	1	1	X

<i>Y</i> <i>CD</i> \ <i>AB</i>					
		00	01	11	10
00		1	0	X	1
01		0	X	X	1
11		1	1	X	X
10		1	1	X	X

K-Map con Don't cares

<i>A</i>	<i>B</i>	<i>C</i>	<i>D</i>	<i>Y</i>
0	0	0	0	1
0	0	0	1	0
0	0	1	0	1
0	0	1	1	1
0	1	0	0	0
0	1	0	1	X
0	1	1	0	1
0	1	1	1	1
1	0	0	0	1
1	0	0	1	1
1	0	1	0	X
1	0	1	1	X
1	1	0	0	X
1	1	0	1	X
1	1	1	0	X
1	1	1	1	X

<i>Y</i>		<i>AB</i>			
<i>CD</i>		00	01	11	10
	00	1	0	X	1
	01	0	X	X	1
	11	1	1	X	X
	10	1	1	X	X

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

Simplificar funciones con 5 o mas variables

- El algoritmo de Quine-McCluskey es funcionalmente idéntico al mapeo de Karnaugh, pero la forma tabular lo hace más eficiente para su uso en algoritmos informáticos y también brinda una forma determinística de verificar que se haya alcanzado la forma mínima de una función booleana. A veces se lo denomina método de tabulación.

	Column I	Column II	Column III
group 0	<u>0 0000</u> ✓	0, 1 000- ✓	0, 1, 8, 9 -00-
group 1 {	<u>1 0001</u> ✓	0, 2 00-0 ✓	0, 2, 8, 10 -0-0
	<u>2 0010</u> ✓	0, 8 -000 ✓	0, 8, 1, 9 -00-
	<u>8 1000</u> ✓	<u>1, 5 0-01</u>	0, 8, 2, 10 -0-0
group 2 {	<u>5 0101</u> ✓	1, 9 -001 ✓	2, 6, 10, 14 -- 10
	<u>6 0110</u> ✓	2, 6 0-10 ✓	2, 10, 6, 14 -- 10
	<u>9 1001</u> ✓	2, 10 -010 ✓	
	<u>10 1010</u> ✓	8, 9 100- ✓	
group 3 {	<u>7 0111</u> ✓	8, 10 10-0 ✓	
	<u>14 1110</u> ✓	<u>5, 7 01-1</u>	
		6, 7 011-	
		6, 14 -110 ✓	
		<u>10, 14 1-10</u> ✓	

Random example

Number of input variables: 4 ▾

Allow Don't-Care: no ▾

Truth table:

	x_3	x_2	x_1	x_0	y
0:	0	0	0	0	1
1:	0	0	0	1	1
2:	0	0	1	0	1
3:	0	0	1	1	0
4:	0	1	0	0	0
5:	0	1	0	1	1
6:	0	1	1	0	1
7:	0	1	1	1	1
8:	1	0	0	0	1
9:	1	0	0	1	1
10:	1	0	1	0	1
11:	1	0	1	1	0
12:	1	1	0	0	0
13:	1	1	0	1	0
14:	1	1	1	0	1
15:	1	1	1	1	0

Implicants (Order 0):

	x_3	x_2	x_1	x_0	
0:	0	0	0	0	→
1:	0	0	0	1	→
2:	0	0	1	0	→
5:	0	1	0	1	→
6:	0	1	1	0	→
7:	0	1	1	1	→
8:	1	0	0	0	→
9:	1	0	0	1	→
10:	1	0	1	0	→
14:	1	1	1	0	→

Implicants (Order 1):

	x_3	x_2	x_1	x_0	
0, 1:	0	0	0	-	→
0, 2:	0	0	-	0	→
0, 8:	-	0	0	0	→
1, 5:	0	-	0	1	✓
1, 9:	-	0	0	1	→
2, 6:	0	-	1	0	→
2, 10:	-	0	1	0	→
5, 7:	0	1	-	1	✓
6, 7:	0	1	1	-	✓
6, 14:	-	1	1	0	→
8, 9:	1	0	0	-	→
8, 10:	1	0	-	0	→
10, 14:	1	-	1	0	→

Implicants (Order 2):

	x_3	x_2	x_1	x_0	
0, 1, 8, 9:	-	0	0	-	✓
0, 2, 8, 10:	-	0	-	0	✓
2, 6, 10, 14:	-	-	1	0	✓

Prime implicant chart:

	x_3	x_2	x_1	x_0	0	1	2	5	6	7	8	9	10	14	
0, 1, 8, 9:	-	0	0	-	○	○					○	●			$(\bar{x}_2\bar{x}_1)$
0, 2, 8, 10:	-	0	-	0	○		○				○		○		$(\bar{x}_2\bar{x}_0)$
2, 6, 10, 14:	-	-	1	0			○		○				○	●	$(x_1\bar{x}_0)$
1, 5:	0	-	0	1		○		○							$(\bar{x}_3\bar{x}_1x_0)$
5, 7:	0	1	-	1				○		○					$(\bar{x}_3x_2x_0)$
6, 7:	0	1	1	-					○	○					$(\bar{x}_3x_2x_1)$

Extracted essential prime implicants: $(\bar{x}_2\bar{x}_1)$, $(x_1\bar{x}_0)$

Reduced prime implicant chart (Iteration 0):

	x_3	x_2	x_1	x_0	5	7	
5, 7:	0	1	-	1	●	●	$(\bar{x}_3x_2x_0)$

Extracted essential prime implicants: $(\bar{x}_3x_2x_0)$

Minimal boolean expression:

$$y = (\bar{x}_2\bar{x}_1) \vee (x_1\bar{x}_0) \vee (\bar{x}_3x_2x_0)$$

Simplificar funciones con 5 o mas variables

- En el sitio

<https://www.mathematik.uni-marburg.de/~thormae/lectures/ti1/code/qmc/>

La función que se minimiza se puede ingresar mediante una tabla de verdad que representa la función $y = f(x_n, \dots, x_1, x_0)$. Puede editar manualmente esta función haciendo clic en los elementos grises en la columna y , alternativamente, puede generar una función aleatoria presionando el botón "Ejemplo aleatorio".

Random example

Number of input variables: 3 ▼

Allow Don't-Care: no ▼

Truth table:

	x_2	x_1	x_0	y
0:	0	0	0	0
1:	0	0	1	0
2:	0	1	0	0
3:	0	1	1	0
4:	1	0	0	0
5:	1	0	1	0
6:	1	1	0	0
7:	1	1	1	0

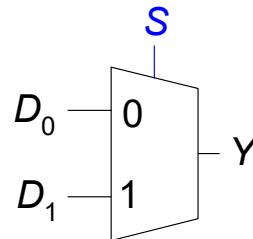
Bloques constructivos combinacionales

- Multiplexores
- Decodificadores

Multiplexor (Mux)

- Selecciona entre una de N entradas para conectar a la salida
- Hay 2^N líneas de entrada y N líneas de selección cuyas combinaciones de bits determinan cual entrada se selecciona

Ejemplo



S	D_1	D_0	Y	S	Y
0	0	0	0	0	D_0
0	0	1	1	1	D_1
0	1	0	0		
0	1	1	1		
1	0	0	0		
1	0	1	0		
1	1	0	1		
1	1	1	1		

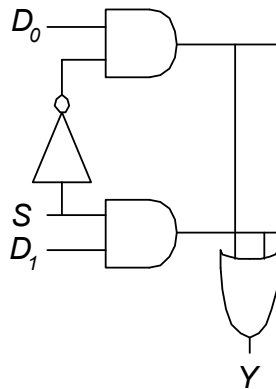
Implementar Mux's

- **Puertas Lógicas**

- Forma SOP

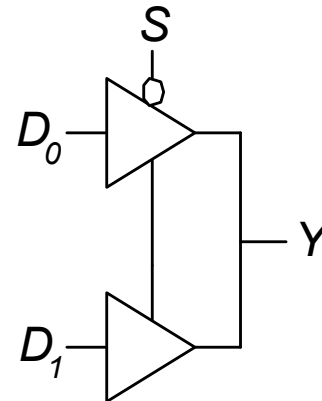
Y S	$D_0 D_1$			
	00	01	11	10
0	0	0	1	1
1	0	1	1	0

$$Y = D_0 \bar{S} + D_1 S$$



- **Triestados**

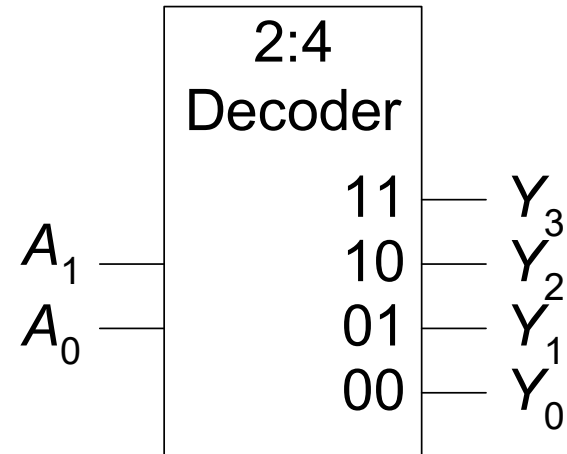
- Para un Mux de N entradas, usa N triestados
- Encienda exactamente uno para seleccionar la entrada adecuada



Ejemplos de circuitos MUX

Decodificadores

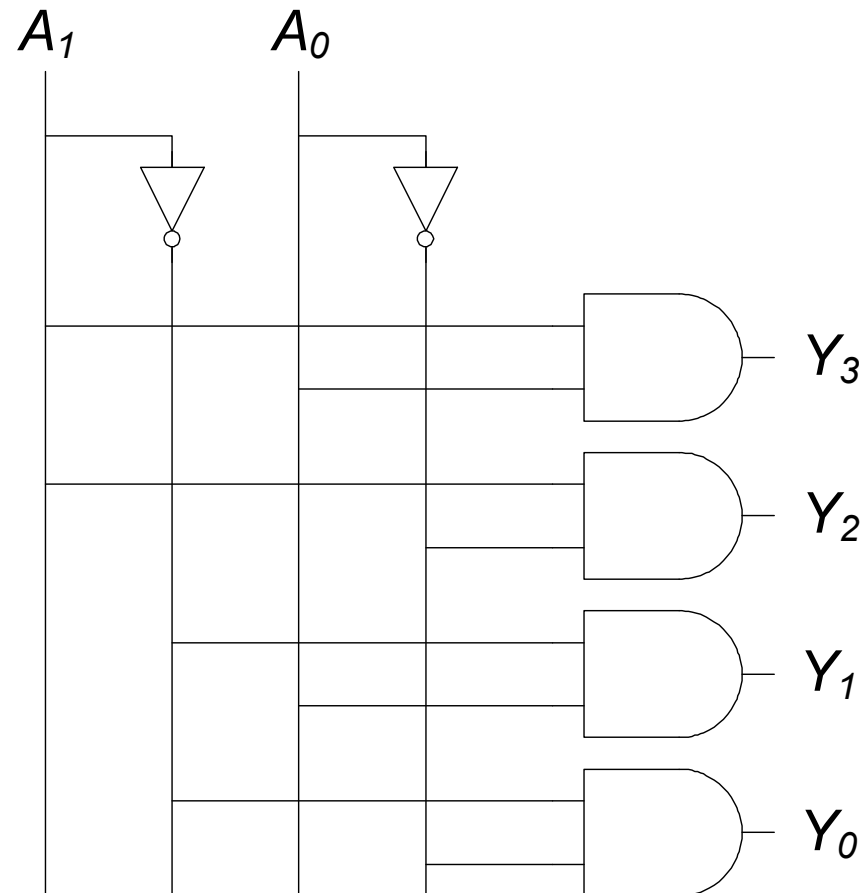
- N entradas, 2N salidas
- Solo una salida ALTA a la vez



A_1	A_0	Y_3	Y_2	Y_1	Y_0
0	0	0	0	0	1
0	1	0	0	1	0
1	0	0	1	0	0
1	1	1	0	0	0

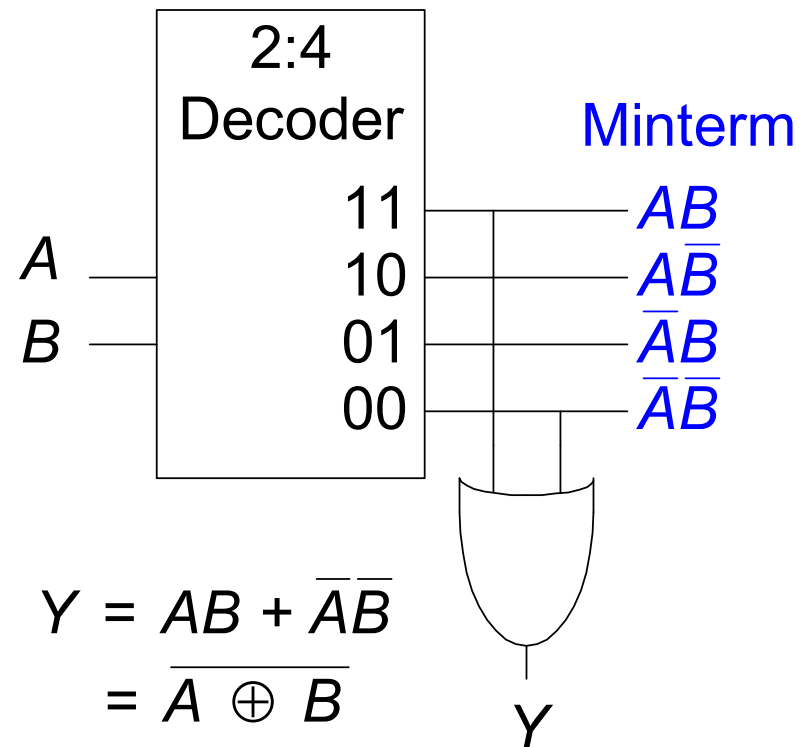
Ejemplos de decodificadores

Implementación de un decodificador



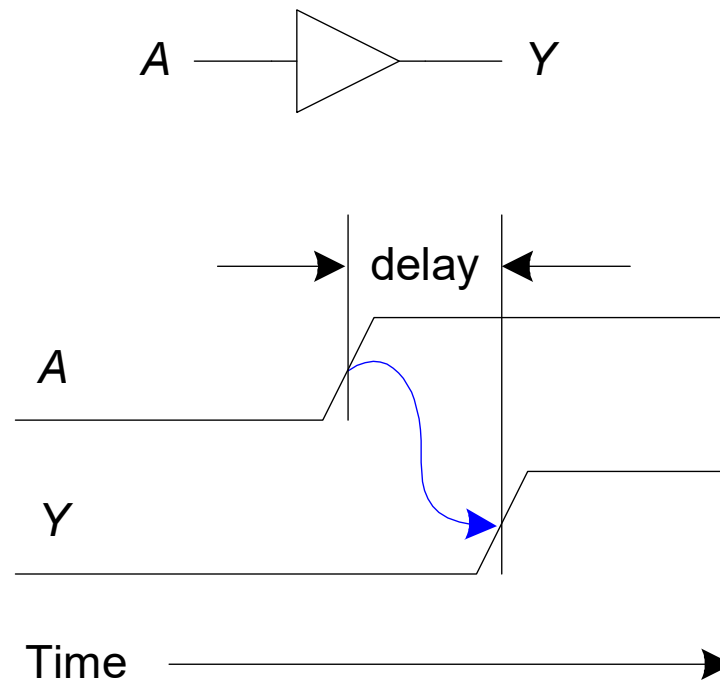
Lógica usando decodificadores

Mintérmino OR



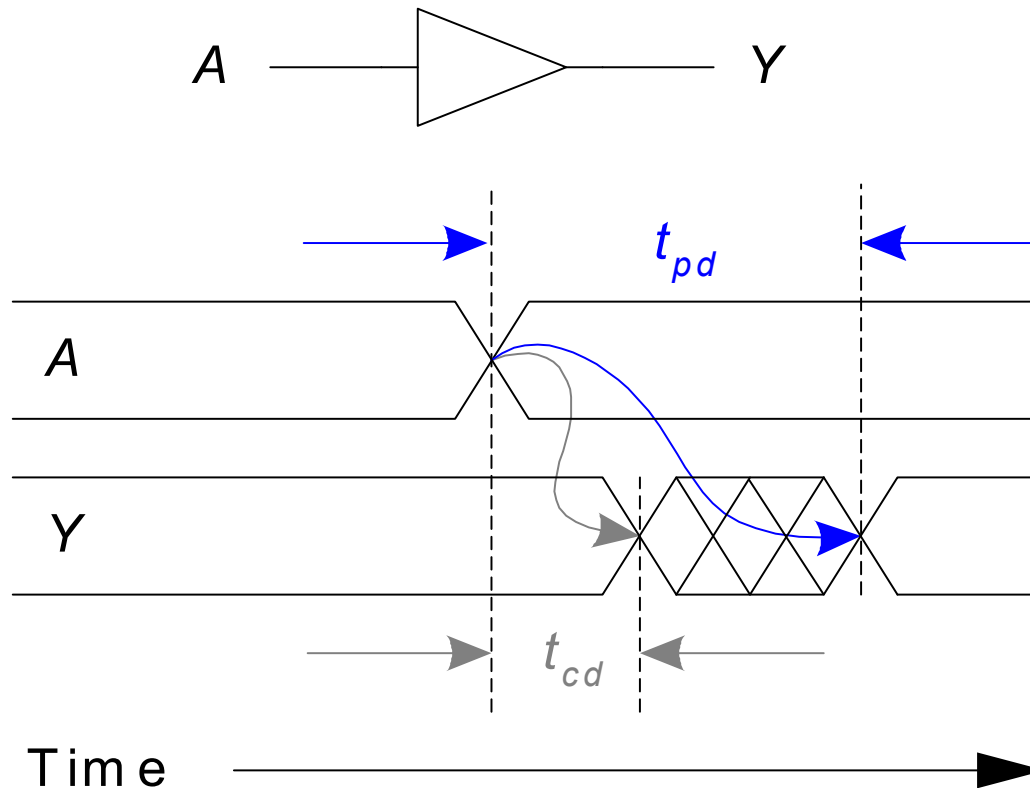
Sincronización

- Retardo entre cambio de entrada y cambio de salida
- Cómo construir circuitos rápidos?



Retraso de propagación y contaminación

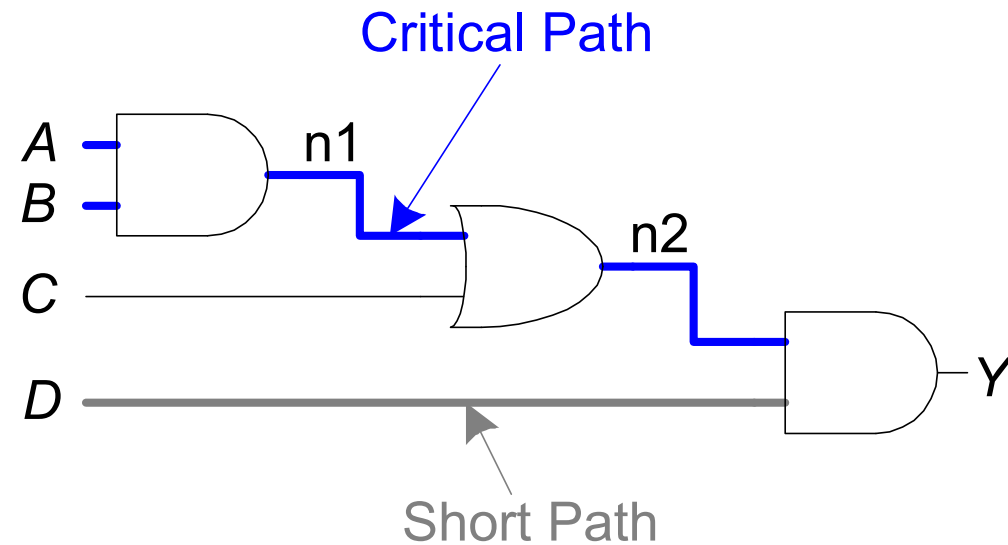
- Demora de Propagación: t_{pd} = maxima demora desde entrada a salida
- Demora de Contaminación: t_{cd} = min delay from input to output



Retraso de propagación y contaminación

- El retraso es causado por
 - Capacitancia y resistencia en un circuito
 - Limitación de la velocidad de la luz
- Razones por las que tpd y tcd pueden ser diferentes:
 - Diferentes retrasos ascendentes y descendentes
 - Múltiples entradas y salidas, algunas de las cuales son más rápidas que otras
 - Los circuitos se ralentizan cuando están calientes y se aceleran cuando están fríos.

Rutas críticas (largas) y cortas



Ruta (Path) crítica (Larga): $t_{pd} = 2t_{pd_AND} + t_{pd_OR}$

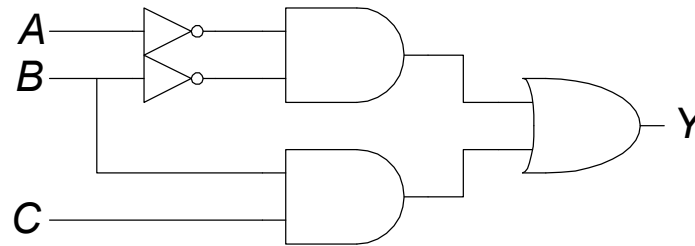
Trayecto corto: $t_{cd} = t_{cd_AND}$

Fallas (glitches)

Cuando un solo cambio de entrada hace que
una salida cambie varias veces

Ejemplo de una falla (glitch)

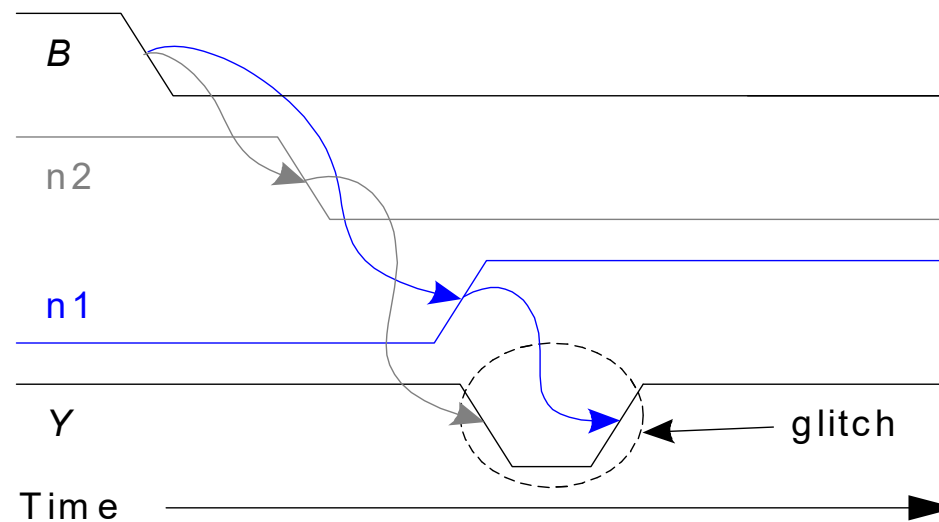
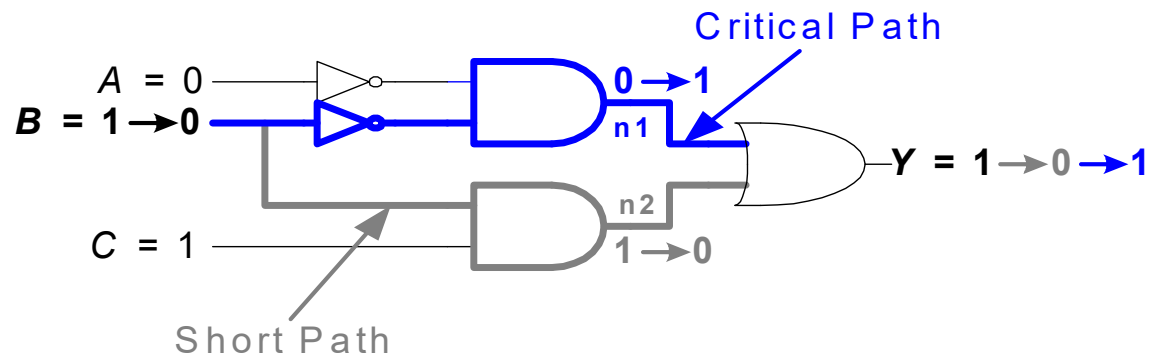
¿Que sucede cuando $A=0$, $C=1$, B cae?



		AB			
		00	01	11	10
C	0	1	0	0	0
	1	1	1	1	0

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

Ejemplo de una falla (glitch)



¿Por qué entender los fallos?

- Los fallos no causan problemas debido a las convenciones de diseño síncrono.
- Es importante reconocer un fallo: en simulaciones o en osciloscopio.
- No se pueden deshacer de todos los problemas técnicos: las transiciones simultáneas en múltiples entradas también pueden causar problemas técnicos.

Fin AOC_02.pptx