



Práctica 3

Sumadores



Objetivos

- Diseñar tres tipos sumadores de operandos sin signo, con acarreo de entrada y salida.
 - Sumador basado en el paquete *numeric_std*
 - Sumador con propagación de acarreos (*carry ripple*).
 - Sumador con anticipación de acarreos (*carry lookahead*).
- Comparar sus características de implementación.



Definición entidad

entity adder is

generic (

g_width : natural := 32);

port (

cin : in std_logic;

op1 : in std_logic_vector(g_width-1 downto 0);

op2 : in std_logic_vector(g_width-1 downto 0);

add : out std_logic_vector(g_width downto 0));

end adder;

Sumador *numeric_std*

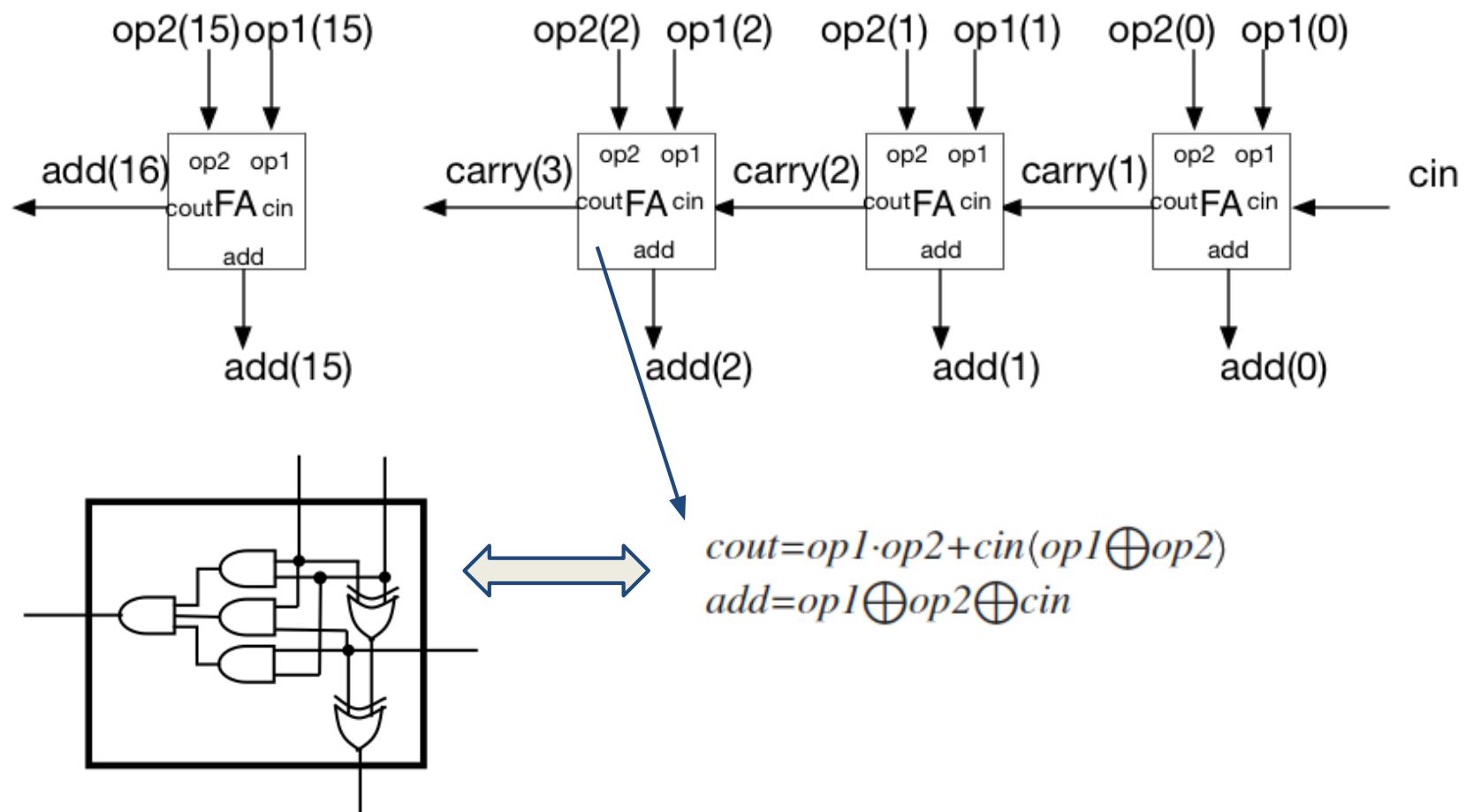


- Usad los operadores y tipos de datos definidos en el paquete *numeric_std*
 - Tipo: unsigned
 - Operador: suma '+'

Sumador con propagación de acarreos



- Instanciar 16 veces el componente FA (*full-adder*)



Sumador con anticipo de acarreo

- Se busca reducir el tiempo de cálculo:

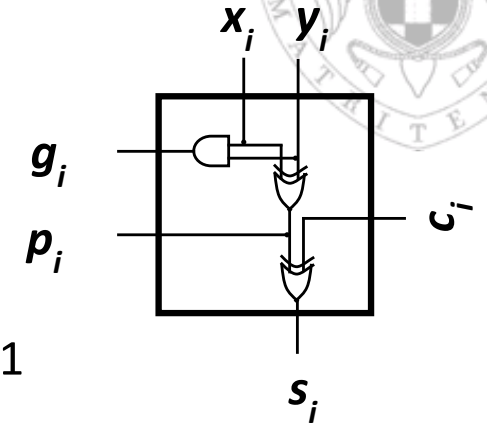
$$c_{i+1} = x_i \cdot y_i + (x_i \oplus y_i) \cdot c_i = g_i + p_i c_i$$

- g_i es 1 si una celda genera un arrastre, es decir $x_i = y_i = 1$
- p_i es 1 si una celda propaga un arrastre, es decir $x_i \oplus y_i = 1$

$$s_i = (x_i \oplus y_i) \oplus c_i = P_i \oplus c_i$$

$$c_{i+1} = x_i \cdot y_i + x_i \cdot c_i + c_i \cdot y_i = x_i \cdot y_i + (x_i \oplus y_i) \cdot c_i = G_i + P_i \cdot c_i$$

- 4 niveles de puertas para cualquier bit de la suma
- Conforme aumenta el número de bits el número de términos producto y el número de factores en ellos crece demasiado: para 32 bits el cálculo de c_{32} tiene 33 t.p y 33 factores



$$c_1 = G_0 + P_0 \cdot c_0$$

$$c_2 = G_1 + P_1 \cdot c_1$$

$$= G_1 + P_1 \cdot G_0 + P_1 \cdot P_0 \cdot c_0$$

$$c_3 = G_2 + P_2 \cdot c_2$$

$$= G_2 + P_2 \cdot G_1 + P_2 \cdot P_1 \cdot G_0 + P_2 \cdot P_1 \cdot P_0 \cdot c_0$$

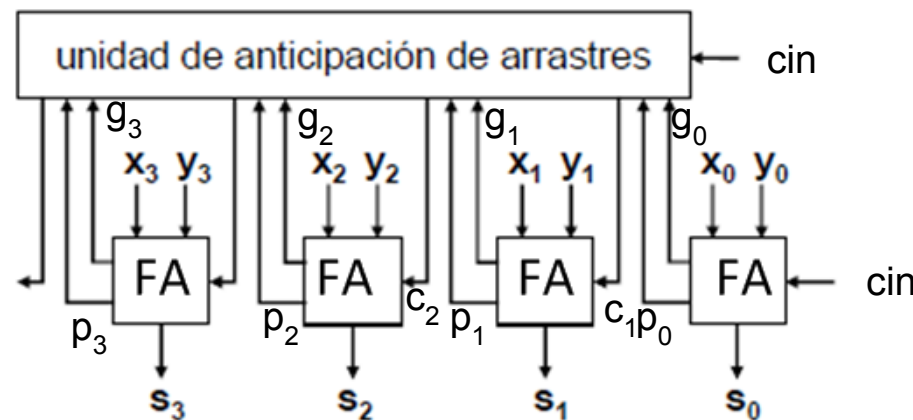
$$c_4 = G_3 + P_3 \cdot c_3$$

$$= G_3 + P_3 \cdot G_2 + P_3 \cdot P_2 \cdot G_1 + P_3 \cdot P_2 \cdot P_1 \cdot G_0 + P_3 \cdot P_2 \cdot P_1 \cdot P_0 \cdot c_0$$



Sumador con anticipo de acarreo

- Usa un circuito combinacional para anticipar el acarreo
 - No hay que esperar a que se propague a través de una red iterativa



- Definir señales

- Usar **generación** g_i y **propagación** p_i para calcular c_{i+1} a partir de c_i

Sumador con anticipo de acarreos



- Problema

- Al aumentar el número de bits que se anticipan aumenta la complejidad de la lógica.
- Para calcular c_{32} se requieren 33 términos producto cada uno de ellos con 33

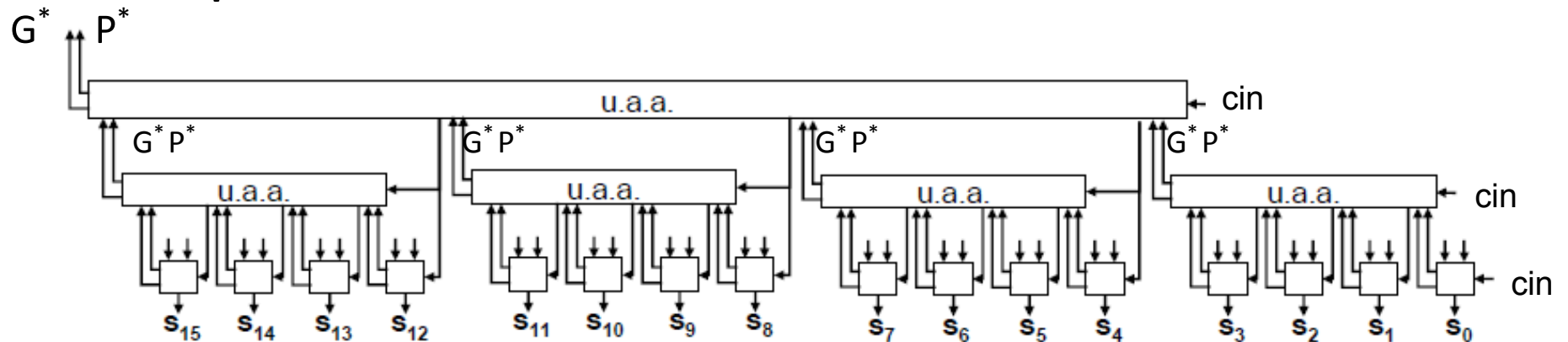
- Solución

- Anticipación de arrastre multinivel

Sumador con anticipo de acarreo



- Anticipación de arrastre multinivel

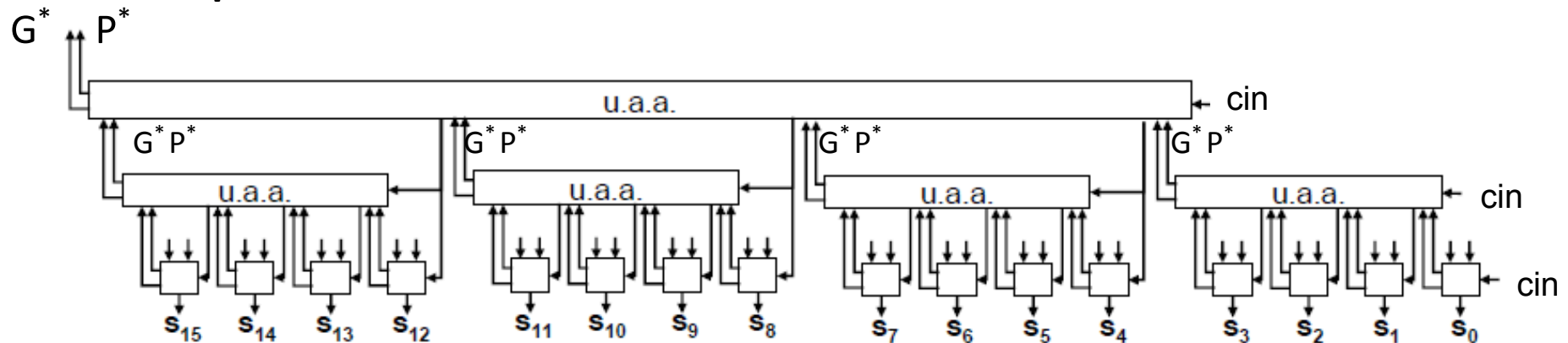


- La anticipación se calcula sobre módulos con un mayor número de bits

Sumador con anticipo de acarreo



■ Anticipación de arrastre multinivel

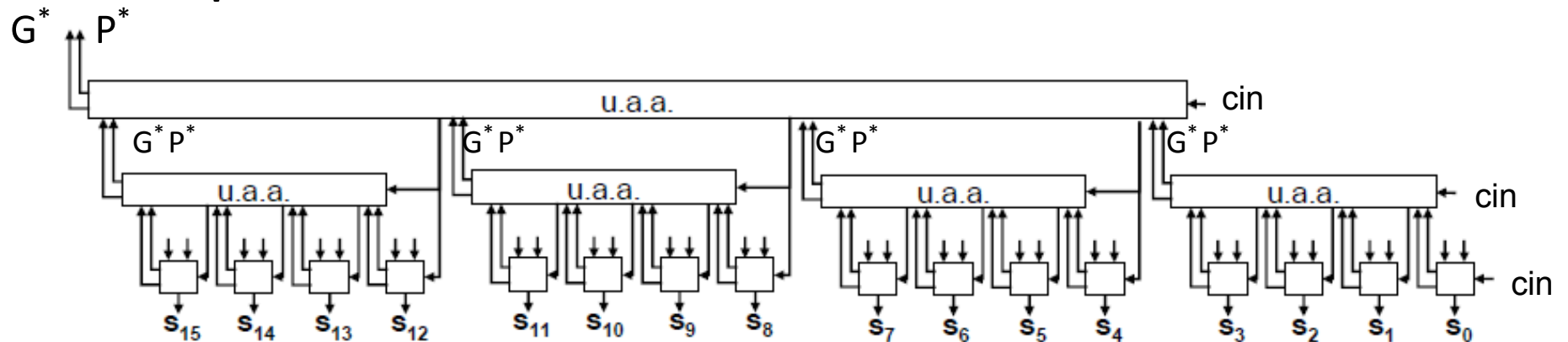


- Un módulo genera un arrastre si se genera en alguna de sus celdas internas y se propaga hasta la salida
- Un módulo propaga un arrastre si el arrastre de entrada es uno y todas las celdas intermedias lo propagan

Sumador con anticipo de acarreo



- Anticipación de arrastre multinivel



— Para 4 bits

$$G^* = G_3 + G_2 \cdot P_3 + G_1 \cdot P_2 \cdot P_3 + G_0 \cdot P_1 \cdot P_2 \cdot P_3$$

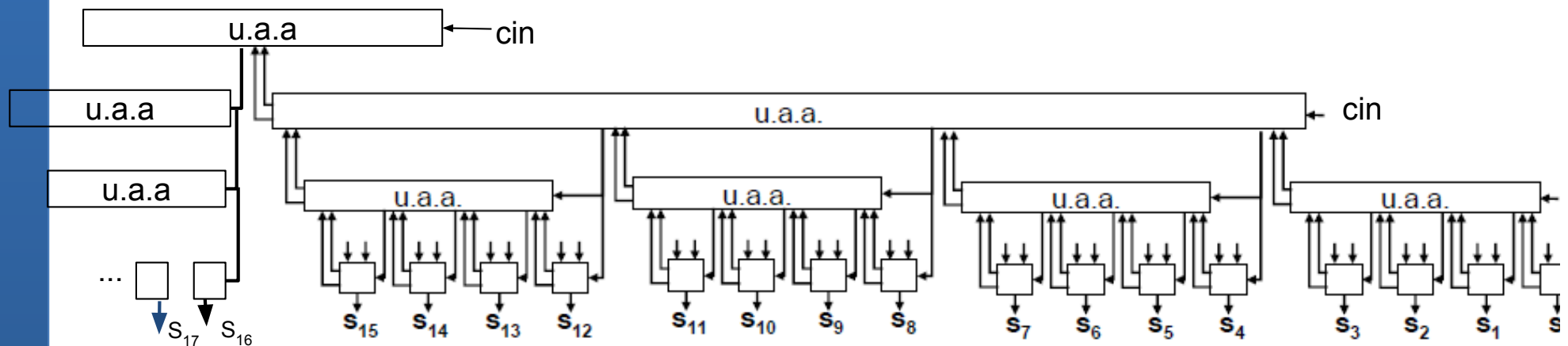
$$P^* = P_3 \cdot P_2 \cdot P_1 \cdot P_0$$

$$c_{out} = G^* + P^* \cdot c_{in}$$



Sumador con anticipo de acarreo

- Para 32 bits añadimos un nuevo nivel con u.a.a del que solo usaremos las dos primeras entradas.
- Para 64 bits se utilizarán todas las entradas del nuevo u.a.a.





Apartado básico

- Diseñar en VHDL los tres tipos de sumadores con anchos de 16 y 32 bits.
- Comparar su temporización y los recursos hardware. Presentar los resultados en dos gráficas.

slices y
camino crítico (ns)

