Dividers

April 26, 2024

 $n = q \cdot d + r$

1 Notación

Asumiremos que un vector binario \boldsymbol{x} tiene la siguiente forma:

 $|x_{B-1}|x_{B-2}|$

q = n/d		
	(1)	

donde

- \bullet q: quotient
- \bullet n: numerador
- \bullet d: denominador

Siempre la hipótesis será n>d>0 (sin signo US). El caso de signado (2C) queda para el alumno.

2 Counter based divider

- ullet Se inicia el registro Q en 0.
- $\bullet\,$ Se inicia el registro N con el numerador.
- \bullet Se inicia el registro D en 0.

```
while N \ge D { N = N - D Q = Q + 1 }
```

La cantidad de pasos depende de los datos de entrada n, d. En el peor de los casos, debe contar tantas veces como la cantidad de bits de palabra.

3 Binary search divider

- \bullet Se inicia el registro L en 0.
- ullet Se inicia el registro H con el numerador.

```
while (H > L+1) {
    mid = floor(L+H+1)/2
    if (mid*D > H) {
        H = mid
    } elsif (mid*D < L) {
        L = mid
    }
}</pre>
```

Ejemplo:

$$N = 42, D = 8$$

$$1. L = 0, H = 42$$

$$m = (L + H + 1)/2 = (0 + 42 + 1)/2 = 43/2 = 21$$

$$m * D = 21 * 8 = 168 \rightarrow L = 0, H = 21$$

$$2. L = 0, H = 21$$

$$m = (L + H + 1)/2 = (0 + 21 + 1)/2 = 22/2 = 11$$

$$m * D = 11 * 8 = 88 \rightarrow L = 0, H = 11$$

$$3. L = 0, H = 11$$

$$m = (L + H + 1)/2 = (0 + 11 + 1)/2 = 12/2 = 6$$

$$m * D = 6 * 8 = 48 \rightarrow L = 0, H = 6$$

$$4. L = 0, H = 6$$

$$m = (L + H + 1)/2 = (0 + 6 + 1)/2 = 7/2 = 3$$

$$m * D = 3 * 8 = 24 \rightarrow L = 3, H = 6$$

$$5. L = 3, H = 6$$

$$m = (L + H + 1)/2 = (3 + 6 + 1)/2 = 10/2 = 5$$

$$m * D = 5 * 8 = 40 \rightarrow L = 5, H = 6$$

6. Como H no es mayor que L+1 entonces Q=5.

Desventajas: Usa un multiplicador.

Ventajas: Es más rápido que el anterior. Si B es la cantidad de bits de palabra, en el peor de los casos toma $log_2(B)$ pasos.

4 Long division

Long division comprende todos aquellos métodos de división en los cuales el cociente se va hallando dígito por dígito.

Ejemplo:

En base b = 10, se divide 7547/31.

	7	5	4	7	31
	7	5	4	7	0
-	0	0	0	0	
	7	5	4	7	02
-	6	2	0	0	
	1	3	4	7	024
-	1	2	4	0	
		1	0	7	0243
-			9	3	
			1	4	

Sea $R^0 = N$, entonces

$$\begin{array}{rcl} R^1 & = & R^0 - q[3] \times D \times 10^3 \\ R^2 & = & R^1 - q[2] \times D \times 10^2 \\ R^3 & = & R^2 - q[1] \times D \times 10^1 \\ R & = & R^3 - q[0] \times D \times 10^0 \end{array}$$

Luego,

$$R = N - D \times \sum_{i=0}^{B-1} q_i * 10^{B-1-i}$$

En general para un sistema numérico en base b se tendrá

$$R = N - D \times \sum_{i=0}^{B-1} q_i * b^{B-1-i}$$
 (2)

$$R^{i+1} = R^i - q^{B-1-i} \times D \times b^{B-1-i} \tag{3}$$

Diferentes condiciones se pueden plantear para elegir los coeficientes q_i en función de los restos parciales R^i :

- Restoring division: se toma q^{B-1-i} tal que $0 \leq R^{i+1} < D \times b^{B-1-i}$
- Non-restoring division: se toma q^{B-1-i} tal que $|R^{i+1}| < D \times b^{B-1-i}$
- SRT division: $|R^{i+1}| \le k \times D \times b^{B-1-i}, \ 1/2 \le k \le 1$

5 Restoring division

Sea B la cantidad de bits de palabra. Como la base es b=2, la ecuación de recurrencia se convierte:

$$R^{i+1} = R^i - q^{B-1-i} \times D \times 2^{B-1-i} \tag{4}$$

De la condición de restoring division:

$$0 \le R^{i+1} = R^i - q^{B-1-i} \times D \times 2^{B-1-i} < D \times b^{B-1-i}$$
(5)

Como q^{B-1-i} sólo puede ser 0 o 1 (b=2), entonces

```
• Si R^i < D \times b^{B-1-i}, entonces q^{B-1-i} = 0.
```

```
• Si R^i \ge D \times b^{B-1-i}, entonces q^{B-1-i} = 1.
```

Algoritmo:

```
R = 0
for i=0,...,B-1 {
     {R,N} = {R,N} << 1
     if (R<D) {
        N[0] = 0
        R = R <--- Restoring step
} else {
        N[0] = 1
        R = R - D
}
</pre>
```

Ejemplo:

```
N = 14 (1110), D = 3 (0011), B = 4 bits
Se inicializa R = 0000, entonces \{R, N\} = \{0000, 1110\}
i = 0.
\{R,N\} = \{R,N\} << 1 = \{0001,1100\}
R < D, entonces R = R = 0001 (restoring), N[0] = 0.
\{R, N\} = \{0001, 1100\}
i = 1.
{R, N} = {R, N} << 1 = {0011, 1000}
R = D, entonces R = R - D = 0000, N[0] = 1.
{R, N} = {0000, 1001}
i=2.
\{R,N\} = \{R,N\} << 1 = \{0001,0010\}
R < D, entonces R = R = 0001 (restoring), N[0] = 0.
{R, N} = {0001, 0010}
i = 3.
\{R, N\} = \{R, N\} << 1 = \{0010, 0100\}
R < D, entonces R = R = 0010 (restoring), N[0] = 0.
{R, N} = {0010, 0100}
Luego, Q = N = 0100 = 4, R = 0010 = 2.
```

5.1 Implementación Ejemplo

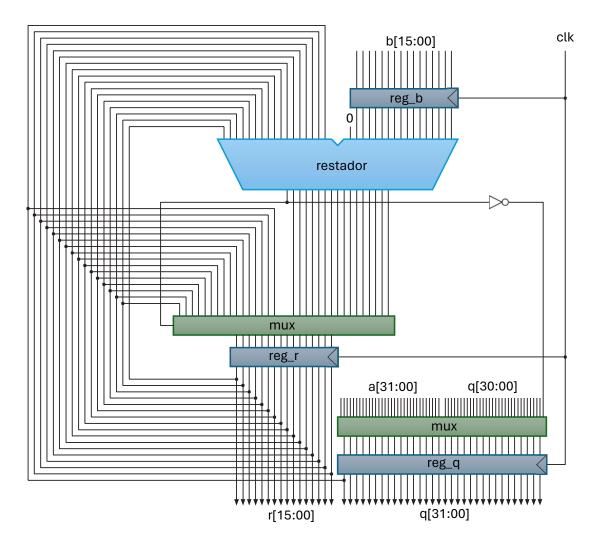


Figure 1: Esquemático Restoring Divider

- $a = b \times q + r \text{ y } r < b$
- Hay 3 registros:
 - reg_b: Divisor b
 - -reg_r: Restor
 - reg_q: Cociente q. Inicialmente almacena el dividendo a
- Se utiliza un restador para restar b del resto parcial. El MSB de la salida del restador se utiliza para determinar si el resultado de la resta es negativo o no.
- \bullet El Multiplexor sobre reg_q se usa para cargar inicialmente a y para realizar el shift left de reg_q (a y b). Este multiplexor implementa el restoring.
 - $-\,$ Si el resultado de la resta es negativo, selecciona el resto parcial original.
 - De lo contrario, selecciona el resultado de la resta.
- ullet En cada iteración se obtiene un bit de q del bit de signo del resultado del restador y se escribe en el LSB de reg_q.

5.2 Código HDL

```
1 module div_restoring (
      input wire [31:0] a,
                                   // dividend
                                  // divisor
      input
             wire [15:0] b,
      input
              wire
                          start, // start
                                   // clk
      input
              wire
                           clk,
                                  // reset
      input
             wire
                          rst_n,
      output wire [31:0] q,
                                   // quotient
                                   // remainder
      output wire [15:0] r,
      output reg
                                  // busy
      output reg
                          ready,
                                  // ready
10
                    [4:0] count
                                   // counter
11
      output reg
12 );
13
14 // Internal
15 reg [31:0] reg_q;
       [15:0] reg_r;
16 reg
17 reg
        [15:0] reg_b;
18 wire [16:0] sub_out;
19 wire [15:0] mux_out;
21 // Restador
22 assign sub_out = {reg_r, reg_q[31]} - {1'b0, reg_b};
23
24 // restoring
25 assign mux_out = sub_out[16] ? {reg_r[14:0], reg_q[31]}
                                 : sub_out[15:0]; // or not
27 assign q = reg_q;
28 assign r = reg_r;
29
30 always @(posedge clk or negedge rst_n) begin
     if (!rst_n) begin
31
          busy <= 0;
ready <= 0;
32
33
      end else begin
34
          if (start) begin
36
               reg_q <= a;
               reg_b <= b;
                             // load b
37
               reg_r <= 0;
               busy <= 1;
39
               ready <= 0;
40
               count <= 0;
           end else if (busy) begin
42
               reg_q <= {reg_q[30:0], ~sub_out[16]}; // << 1
               reg_r <= mux_out;
               // counter++
45
               count <= count + 5'd1;</pre>
               // finished
47
               if (count == 5'h1f) begin
48
                   busy <= 0;
                   ready <= 1;
                                // q,r ready
50
               end
51
           end
       end
53
54 end
55 endmodule
```

Listing 1: Restoring Divisor

"Desenrrollando" el circuito sequencial, se logra una implementación combinacional.

6 Non-restoring division

Sea B la cantidad de bits de palabra. Como la base es b=2, la ecuación de recurrencia se convierte:

$$R^{i+1} = R^i - q^{B-1-i} \times D \times 2^{B-1-i} \tag{6}$$

Condición de non-restoring division: q^{B-1-i} tal que $|R^{i+1}| < D \times 2^{B-1-i}$ donde $q^i \in \{-1,1\}$.

Entonces,

$$-D \times 2^{B-1-i} < R^{i+1} < D \times 2^{B-1-i}$$

Es decir,

- Si $0 < R^i < D \times 2^{B-i}$, entonces $q^{B-1-i} = 1$.
- Si $-D \times 2^{B-i} < R^i < 0$, entonces $q^{B-1-i} = -1$.

Ejemplo:

En base b = 10, calculamos 273/3.

	2	7	3	3
	2	7	3	1
-	3	0	0	
		-2 -3	7	$1\overline{1}$
-		-3	0	
			3	$1\overline{1}1$
-			3	
			0	

El resultado es $1\overline{1}1$. Como $\overline{1}1=9$, entonces el resultado es 91.

Ejemplo:

Mismo ejemplo anterior, en base b=2, calculamos 273/3=100010001/11.

		1	0	0	0	1	0	0	0	1	11
		1	0	0	0	1	0	0	0	1	1
-	1	1	0	0	0	0	0	0	0	0	
	-1	0	0	0	0	1	0	0	0	1	$1\overline{1}$
-		-1	-1	0	0	0	0	0	0	0	
			-1	0	0	1	0	0	0	1	111
-			-1	-1	0	0	0	0	0	0	
				1	0	1	0	0	0	1	1111
-				1	0	1	0	0	0	0	
					-1	1	0	0	0	1	11111
-					-1	-1	0	0	0	0	
					1	0	0	0	0	1	111111
-						1	1	0	0	0	
							1	0	0	1	1111111
-							1	1	0	0	
								-1	0	1	$1\overline{1}\overline{1}1\overline{1}1\overline{1}$
-								-1	-1	0	
									1	1	$1\overline{1}\overline{1}1\overline{1}1\overline{1}1$
-									1	1	
										0	

El resultado es $1\overline{1}\overline{1}1\overline{1}1\overline{1}1 = 256 - 128 - 64 + 32 - 16 + 8 + 4 - 2 + 1 = 91$.

Observar que el cociente que da expresado en SD. Si esto no es deseado, se pue de reemplazar: $1\overline{1}...\overline{1} = 0...1$. En el ejemplo anterior, $1\overline{1}\overline{1}1\overline{1}\overline{1}1=001011011=91_{10}$.

Algoritmo:

El registro R tiene B+1 bits.

```
R = 0
for i=0,...,B-1 {
    \{R,N\} = \{R,N\} << 1
    if (R<D) \{
        R = R + D
    } else {
        R = R - D
    if (R<0) {
        N[O] = O
    } else {
        N[1] = 1
    }
}
Q = N
if (R<0) {
    R = R + D
} else {
    R = R - D
```

```
Ejemplo:
N = 14 (1110), D = 3 (0011), B = 4 bits
Se inicializa R = 00000 (B + 1 \text{ bits}), entonces \{R, N\} = \{00000, 1110\}
i = 0.
{R, N} = {R, N} << 1 = {00001, 1100}
R \geq 0, entonces R = R - D = 11110,
Como R < 0, entonces N[0] = 0.
\{R, N\} = \{11110, 1100\}
i = 1.
{R, N} = {R, N} << 1 = {11101, 1000}
R < 0, entonces R = R + D = 00000,
Como R \ge 0, entonces N[0] = 1.
{R, N} = {00000, 1001}
i=2.
{R, N} = {R, N} << 1 = {00001, 0010}
R \ge 0, entonces R = R - D = 11110,
Como R < 0, entonces N[0] = 0.
{R, N} = {11110,0010}
{R, N} = {R, N} << 1 = {11100, 0100}
R < 0, entonces R = R + D = 11111,
Como R < 0, entonces N[0] = 0.
{R, N} = {11111, 0100}
Finalmente, como R < 0, R = R + D = 00010.
Luego, Q = N = 0100 = 4, R = 0010 = 2.
```

6.1 Implementación Ejemplo

- No hay un multiplexor sobre el registro reg_r (utilizado en el caso anterior para el restoring)
- En lugar de un restador, en este algoritmo requiere un componente capaz de sumar y restar (add/sub)
- Dado que el contenido del registro reg_r puede ser negativo en la última iteración, se necesita un sumador y un multiplexor para ajustar el resto final. Si r no es negativa es el valor final. En caso contrario, se debe restaurar el resto sumandole b a r, tal como se hizo en el algoritmo anterior.
 - Si no se utiliza la salida de resto, puede eliminarse toda esta parte del circuito.

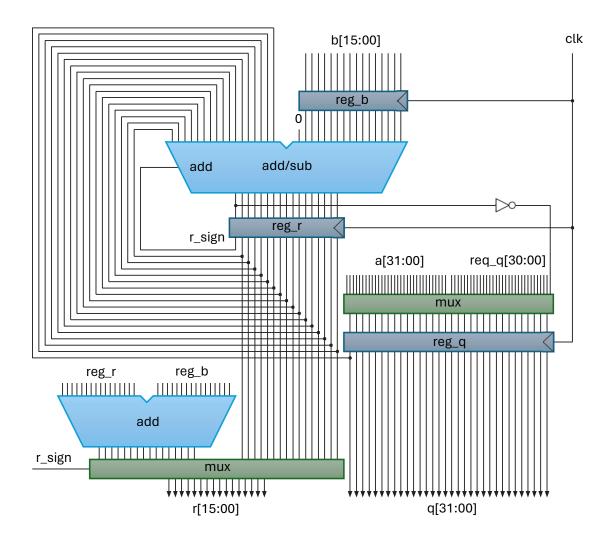


Figure 2: Non-Restoring Divider

6.2 Código HDL

```
1 module div_nonrestoring (
    input wire [31:0] a,
                                 // dividend
     input
            wire [15:0] b,
                                 // divisor
     input
            wire
                         start, // start
                                 // clk
     input
           wire
                         clk,
     input wire
                         rst_n, // reset
    output wire [31:0] q,
                                 // quotient
                                 // remainder
    output wire [15:0] r,
    output reg
                                // busy
                         busy,
    output reg
                         ready , // ready
10
                 [4: 0] count // count
11
    output reg
12 );
       // Internal
13
14
            [31:0] reg_q;
            [15:0] reg_r;
       reg
            [15:0] reg_b;
16
       reg
17
       wire [16:0] sub_add;
18
19
       assign sub_add = reg_r[15]?
                            \{reg_r, reg_q[31]\} + \{1'b0, reg_b\} : // + b
20
                           {reg_r,reg_q[31]} - {1'b0,reg_b}; // - b
21
       assign q = reg_q;
22
       assign r = reg_r[15]? reg_r + reg_b : reg_r; // adjust r
23
24
       always @ (posedge clk or negedge rst_n) begin
           if (!rst_n) begin
26
               busy <= 0;
27
               ready <= 0;
28
           end else begin
29
30
               if (start) begin
                    reg_q <= a; // load a
31
                    reg_b <= b; // load b
32
                    reg_r <= 0;
33
                          <= 1;
34
                    busy
35
                    ready <= 0;
                    count <= 0;
36
               end else if (busy) begin
37
                    reg_q <= {reg_q[30:0], ~sub_add[16]}; // << 1
                    reg_r <= sub_add[15:0];
39
                    count <= count + 5'b1; // count++</pre>
40
                    if (count == 5'h1f) begin
                        busy <= 0;
42
                        ready \leftarrow 1; // q,r ready
43
                    end
               end
45
46
           end
       end
47
48 endmodule
```

Listing 2: Non-Restoring Divisor

"Desenrrollando" el circuito sequencial, se logra una implementación combinacional.

7 Radix 2^k non-restoring divider

Queda para el alumno.

8 SRT Divider

Nombrado SRT debido a sus autores que lo dedujeron de forma independiente y casi simultáneamente: D. W. Sweeney (IBM, February 1957), James E. Robertson (University of Illinois, September 1958), K. D. Tocher (Imperial College London, January 1958).

SRT es similar a non-restoring division, pero usa una Lookup Table para determinar cada dígito del cociente.

Queda para el alumno.

9 Goldschmidt Division

9.1 Introducción

• Dados a y b en formato punto fijo $0.1x \cdots x$, siendo:

$$\frac{1}{2} \le a \ y \ b < 1$$

El algoritmo de Goldschmidt utiliza multiplicaciones iterativas para obtener $q=\frac{a}{b}$

• Consideramos la fracción:

$$\frac{a \times r_0 \times r_1 \times r_2 \times \dots \times r_{n-1}}{b \times r_0 \times r_1 \times r_2 \times \dots \times r_{n-1}}$$
(7)

- Si el denominador converge a 1, entonces el numerador converge a $\frac{a}{b} = q$
- $\bullet\,$ El factor r_i puede ser calculado de la siguiente manera:
 - Se define $\delta = 1 b$
 - Luego $0 < \delta \le \frac{1}{2}$ y $b = 1 \delta$
 - Definimos $x_0 = a$, $y_0 = b = 1 \delta$
 - Calculamos:

$$r_{0} = 2 - y_{0} = 1 + \delta$$

$$x_{1} = x_{0} \times r_{0}$$

$$y_{1} = y_{0} \times r_{0} = (1 - \delta) \times (1 + d) = 1 - \delta^{2}$$

$$r_{1} = 2 - y_{1} = 1 + \delta^{2}$$

$$x_{2} = x_{1} \times r_{1}$$

$$y_{2} = y_{1} \times r_{1} = (1 - \delta^{2}) \times (1 + d^{2}) = 1 - \delta^{4}$$

$$\dots$$

$$r_{i-1} = 2 - y_{i-1} = 1 + \delta^{2^{i-1}}$$

$$x_{i} = x_{i-1} \times r_{i-1}$$

$$y_{i} = y_{i-1} \times r_{i-1} = (1 - \delta^{2^{i-1}}) \times (1 + \delta^{2^{i-1}}) = 1 - \delta^{2^{i}}$$

$$\dots$$

$$r_{n-1} = 2 - y_{n-1} = 1 + \delta^{2^{n-1}}$$

$$x_{n} = x_{n-1} \times r_{n-1}$$

$$y_{n} = y_{n-1} \times r_{n-1} = (1 - \delta^{2^{n-1}}) \times (1 + \delta^{2^{n-1}}) = 1 - \delta^{2^{n}}$$

Hasta que y_n converge a 1, luego x_n converge a q

- La velocidad de convergencia de $y_n \longrightarrow 1$ depende de δ . El caso más lento es cuando $\delta = \frac{1}{2}$
- Por qué $y_n \leftarrow 1$? Debido a que $y_n = 1 \delta^{2^n}$ siendo $0 < \delta \le \frac{1}{2}$

Falta demostrar la convergencia del algoritmo. Leer bibliografía.

Este algoritmo puede ser implementado en Python de la siguiente forma:

```
1 def goldschmidt_division(a, b, iterations=5):
       # Condiciones de contorno
       if not (0.5 <= b < 1):</pre>
3
           raise ValueError("Variable b debe cumplir: 0.5 <= b < 1 en Goldschmidt")
4
      # Inicializamos
       delta = 1 - b
      x = a
      y = b
9
10
      # Calcula r0
11
      r = 1 + delta
13
      # Refinamos iterativamente
14
     for i in range(iterations):
           x *= r
16
           y *= r
17
          r = 2 - y
18
         print(f"Iteracion {i + 1}:")
print(f" x = {x}")
print(f" y = {y}")
print(f" r = {r}\n")
19
20
21
22
           # Terminamos si y converge a 1
24
           if y > 0.999 and y < 1.001:
25
               break
27
     return x
30 # Ejemplo
31 result = goldschmidt_division(0.85, 0.5)
32 print(f"Final result: {result}")
                                           Listing 3: Python Goldschmidt
  Iteracion 1:
    x = 1.275
    y = 0.75
    r = 1.25
  Iteracion 2:
    x = 1.59375
    y = 0.9375
    r = 1.0625
  Iteracion 3:
    x = 1.693359375
    y = 0.99609375
    r = 1.00390625
```

Final result: 1.6999740600585938

x = 1.6999740600585938 y = 0.9999847412109375 r = 1.0000152587890625

Iteracion 4:

9.2 Implementación Ejemplo

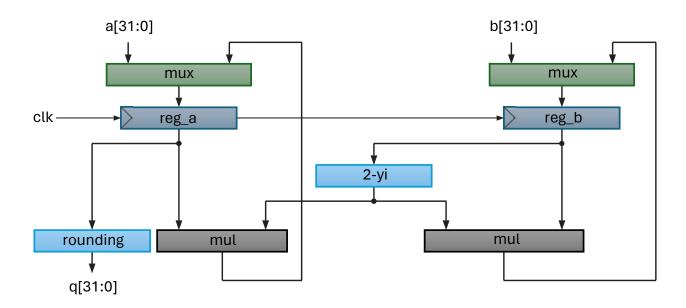


Figure 3: Goldschmidt Division

9.3 Código HDL

```
1 module div_goldschmidt (
   input wire [31:0] a,
                                 // dividend: .1xxx...x
                         b, // divisor: .1xxx...x start, // start
    input wire [31:0] b,
    input
            wire
    input wire
                          clk, // clock
    input wire
                         rst_n, // reset
                          q, // quotient: x.xxx...x
busy, // busy
    output wire [31:0] q,
    output reg
    output reg ready, // ready
output reg [2: 0] count, // counter
output wire [31:0] yn // .11111...1
10
11
12 );
    reg [63:0] reg_a; // x.xxxx...x
13
    reg [63:0] reg_b; // 0.xxxx...x
14
15
    wire [63:0] two_minus_yi = ~reg_b + 1'b1;
                                                        // 1.xxxx...x (2 - yi)
16
17
    wire [127:0] xi = reg_a * two_minus_yi;
                                                        // 0x.xxx...x
    wire [127:0] yi = reg_b * two_minus_yi;
                                                        // 0x.xxx...x
18
19
    assign two_minus_yi = ~reg_b + 1'b1;
                                                        // 1.xxxx...x (2 - yi)
20
                           = reg_a * two_minus_yi;
= reg_b * two_minus_yi;
                                                        // 0x.xxx...x
    assign xi
21
                                                        // 0x.xxx...x
22
    assign yi
23
    assign q = reg_a[63:32] + |reg_a[31:29];
                                                        // rounding up
24
    assign yn = reg_b[62:31];
26
27
    always @ (posedge clk or negedge rst_n)
28
    begin
     if (!rst_n) begin
29
30
        busy <= 0;
         ready <= 0;
31
        reg_a <= 0;
32
        reg_b <= 0;
33
        count <= 0;
34
       end else begin
35
36
        if (start) begin
          reg_a <= {1'b0,a,31'b0}; // 0.1x...x0...0
37
           reg_b <= {1'b0,b,31'b0}; // 0.1x...x0...0
          busy <= 1;
ready <= 0;
39
40
           count <= 0;
         end else begin
42
          reg_a <= xi[126:63]; // x.xxx...x
43
           reg_b <= yi[126:63]; // 0.xxx...x
           count <= count + 3'b1; // count++
45
           if (count == 3'h4) begin // finish
46
            busy <= 0;
47
             ready <= 1; // q is ready
48
49
         end
50
51
       end
    end
53 endmodule
```

Listing 4: Verilog HDL Goldschmidt Divisor

10 Newton-Raphson Division

10.1 Introducción

Para la implementación de este divisor vamos a utilizar el método de Newton-Raphson

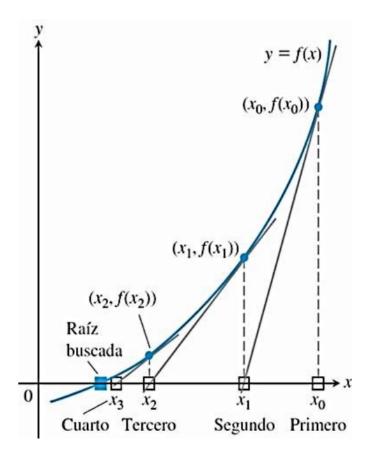


Figure 4: Método de Newton Raphson

- Este divisor también utiliza multiplicadores para obtener el cociente.
- La idea del algoritmo es que para calcular $\frac{a}{b}$, si podemos calcular $\frac{1}{b}$ sin realizar una división, podemos obtener $\frac{a}{b} = a \times (\frac{1}{b})$.
- Dada una f(x), cómo podemos obtener un x_n tal que $f(x_n) \approx 0$? Suponemos un valor x_0 y usando la eq. tangencial de f(x) en x_0 .

 $y - f(x_0) = f'(x_0)(x - x_0)$. Haciendo y = 0 podemos obtener x_1 Se demuestra que x_1 está más cerca de x_n que x_0

- Generalmente, para $y f(x_i) = f'(x_i)(x x_i)$ y haciendo y = 0, Podemos obtener una nueva $x_{i+1} = x_i \frac{f(x_i)}{f'(x_i)}$ y repetir hasta obtener la precisión deseada.
- El objetivo es encontrar 1/b. Para hacer eso, vamos a encontrar la raíz de la función f(x) definida por:

$$f(x) = \frac{1}{x} - b$$

Para encontrar dónde esta función es igual a cero, establecemos f(x) = 0, lo que nos da $\frac{1}{x} = b$ o $x = \frac{1}{b}$, que es el recíproco que estamos buscando.

Luego, necesitamos calcular la derivada de f(x) con respecto a x, que es f'(x):

$$f'(x) = -\frac{1}{x^2}$$

Sustituyendo la función f(x) y su derivada f'(x) en la fórmula de Newton-Raphson, obtenemos:

$$x_{n+1} = x_n - \frac{\left(\frac{1}{x_n} - b\right)}{-\frac{1}{x_n^2}} = x_n - (-x_n^2) \left(\frac{1}{x_n} - b\right)$$

Simplificando, eliminamos el signo negativo y los términos x_n se cancelan en el numerador y el denominador:

$$x_{n+1} = x_n + x_n \left(b - \frac{1}{x_n} \right) = x_n \left(1 + b - \frac{1}{x_n} \right) = x_n (2 - x_n b)$$

Esto nos da la fórmula de actualización para cada iteración para aproximar 1/b:

$$x_{n+1} = x_n(2 - x_n b)$$

Podemos calcular a/b con los siguientes pasos:

- 1. Aplicar un desplazamiento de bits a b para escalarlo de modo que $0.5 \le b < 1$. Es decir, $b = 0.1xx \dots xx$.
- 2. El mismo desplazamiento de bits debe aplicarse a a para que el cociente no cambie.
- 3. Usar algunos MSBs de b para obtener x_0 de la tabla ROM (memoria solo de lectura), o dejar $x_0 = 1.5$. (Observar que si $0.5 \le b < 1$, entonces 1 < 1/b < 2 y un primer aproximador podría ser $x_0 = 1.5$).
- 4. Repetir el cálculo de $x_{i+1} = x_i(2 x_i b)$, hasta que tenga suficiente precisión.
- 5. Calcular $a \times x_n$, para obtener una aproximación del cociente q.

10.2 Convergencia Cuadrática

Supongamos que x_i tiene P_i bits precisos. Esto significa que el error relativo e_r de x_i respecto a 1/b (el valor al que x_i converge) es menor a 2^{-P_i} :

$$e_r = \left| \frac{x_i - 1/b}{1/b} \right| \le 2^{-P_i} \tag{9}$$

Es decir,

$$|x_i| \le \frac{1}{b} 2^{-P_i} + \frac{1}{b} \tag{10}$$

Debido a que $x_{i+1} = x_i(2 - x_i b)$, resulta

$$|x_{i+1}| \leq \left(\frac{1}{b}2^{-P_i} + \frac{1}{b}\right) \left[2 - \left(\frac{1}{b}2^{-P_i} + \frac{1}{b}\right) b\right]$$

$$\leq \frac{1}{b} \left(2^{-P_i} + 1\right) \left(1 - 2^{-P_i}\right)$$

$$\leq \frac{1}{b} \left(1 - 2^{-2P_i}\right)$$

$$\leq \frac{1}{b} - \frac{1}{b}2^{-2P_i}$$
(11)

Luego,

$$\left| \frac{x_{i+1} - 1/b}{1/b} \right| \le 2^{-2P_i} = 2^{-P_{i+1}} \tag{12}$$

Es decir, $P_{i+1} = 2P_i$, y por lo tanto, el número de bits precisos se duplicará después de una iteración.

De esta forma, si se inicia el algoritmo con una precisión inicial de P_0 bits y se requieren P_{N-1} bits finales, la cantidad de iteraciones necesaria será:

$$N = \left\lceil \log_2 \left(\frac{P_{N-1}}{P_0} \right) \right\rceil \tag{13}$$

Para el análisis formal de la convergencia del algoritmo leer bibliografía.

10.3 Implementación Ejemplo

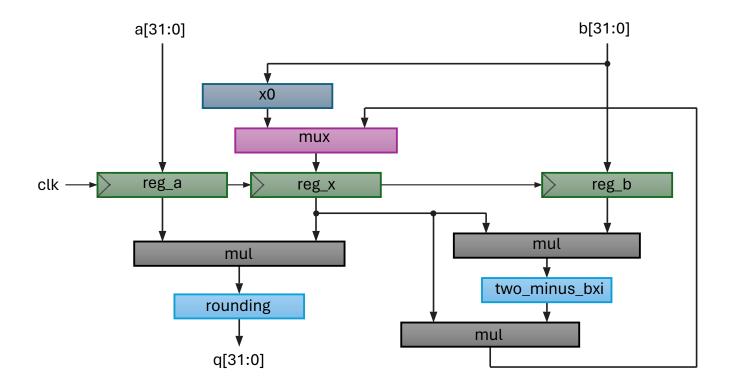


Figure 5: Newton-Raphson Divider

10.4 Código HDL

```
1 module newton (
                                                  // dividendo: .1xxx...x
   input wire [31:0] a,
     input wire [31:0] b,
input wire sta
                                                   // divisor: .1xxx...x
// start
                           start,
     input wire
                                                    // clock
                           clk,
                                                   // reset
     input wire
                           rst_n,
                                                   // cociente: x.xxx...x
// busy
     output wire [31:0] q,
    output reg
                           busv.
                           ready,
    output reg
                                                   // ready
    output reg [1:0]
                          count
                                                    // counter
10
11 );
     // Internal
13
                                                    // xx.xxxxx...xx
     reg [33:0] reg_x;
14
    reg [31:0] reg_a;
                                                    // .1xxxx...xx
15
                                                    // .1xxxx...xx
    reg [31:0] reg_b;
16
17
    // x_{i+1} = x_i * (2 - x_i * b)
18
     wire [65:0] axi;
19
                                                     // xx.xxxx...x
                                                     // xx.xxxxx...x
     wire [65:0] bxi;
20
     wire [33:0] b34;
                                                    // x.xxxxx...x
21
     wire [67:0] x68;
                                                     // xxx.xxxxx...x
22
     wire [7:0] x0;
24
     // x_{i+1} = x_i * (2 - x_i * b)
     assign axi = reg_x * reg_a;
                                                    // xx.xxxx...x
26
                                                    // xx.xxxxx...x
     assign bxi = reg_x * reg_b;
assign b34 = ~bxi[64:31] + 1'b1;
27
                                                    // x.xxxxx...x
     assign x68 = reg_x * b34;
                                                     // xxx.xxxxx...x
29
30
     assign x0 = rom(b[30:27]);
     assign q = axi[64:33] + |axi[32:30]; // rounding up
32
33
     always @ (posedge clk or negedge rst_n) begin
      if (!rst_n) begin
34
         busy <= 0;
ready <= 0;
35
36
         count <= 0;
37
        reg_a <= a;
38
         reg_b <= 0;
39
         reg_x <= 0;
40
       end else begin
41
        if (start) begin
42
                                                    // .1xxxx...x
           reg_a <= a;
43
           reg_b <= b;
                                                    // .1xxxx...x
            reg_x <= {2'b1,x0,24'b0};
                                                    // 01.xxxx0...0
45
           busy <= 1;
ready <= 0;
46
           count <= 0;
48
49
          end else begin
           reg_x <= x68[66:33];
                                                    // xx.xxxx...x
50
            count <= count + 2'b1;</pre>
                                                    // count++
51
            if (count == 2'h2) begin
52
             // 3 iteraciones
53
              busy <= 0;
ready <= 1;
54
                                                    // q is ready
55
56
            end
57
         end
58
     end
59
    function [7:0] rom; // Tabla ROM
60
      input [3:0] b;
61
       case (b)
62
         4'h0: rom = 8'hff; 4'h4: rom = 8'h93; 4'h8: rom = 8'h4d; 4'hc: rom = 8'h1c;

4'h1: rom = 8'hdf; 4'h5: rom = 8'h7f; 4'h9: rom = 8'h3f; 4'hd: rom = 8'h12;

4'h2: rom = 8'hc3; 4'h6: rom = 8'h6d; 4'ha: rom = 8'h33; 4'he: rom = 8'h08;

4'h3: rom = 8'haa; 4'h7: rom = 8'h5c; 4'hb: rom = 8'h27; 4'hf: rom = 8'h00;
64
65
       endcase
67
     endfunction
69 endmodule
```

Listing 5: Divisor Newton-Raphson

References

- $[1]\,$ Lu Mi et al., Arithmetic and Logic in Computer systems. John Wiley & Sons, 2010
- [2] Yamin Li et al., Computer Principles and design in Verilog HDL. John Wiley & Sons, 2015