



# Informe Tarea N<sup>2</sup>

---

Departamento de Ingeniería Eléctrica  
Universidad de La Frontera

---

18 de julio de 2025

## Resumen

MARTÍN TOMÁS CANARIO DAUROS

**Profesor:** Dr. Fernando Huenupan



# Índice

<b>1. Resumen</b>	<b>3</b>
<b>2. Ajuste de función de transferencia</b>	<b>4</b>
2.1. Cálculo del valor en estado estacionario . . . . .	4
2.2. Cálculo del sobreimpulso . . . . .	4
<b>3. Pruebas de función.</b>	<b>6</b>
3.1. Respuesta un impulso y escalón unitario . . . . .	6
3.1.1. Aplicación de un impulso . . . . .	6
3.1.2. Cálculo de fracciones parciales en MATLAB . . . . .	6
3.1.3. Expresión en fracciones parciales . . . . .	6
3.1.4. Transformada inversa término por término . . . . .	7
3.1.5. Resultado final . . . . .	7
3.1.6. Respuesta del sistema ajustado ante una entrada escalón unitario . . . . .	8
3.1.7. Entrada escalón unitario en el dominio de Laplace . . . . .	8
3.1.8. Función de salida en el dominio de Laplace . . . . .	8
3.1.9. Descomposición en fracciones parciales . . . . .	8
3.1.10. Transformada inversa de Laplace . . . . .	9
3.1.11. Respuesta final en el dominio del tiempo . . . . .	9
3.2. Estimar la respuesta frente a la señal de Prueba 1 . . . . .	10
3.2.1. Señal de entrada como suma de tramos . . . . .	10
3.2.2. Propiedad de la transformada de Laplace . . . . .	10
3.2.3. Transformadas parciales . . . . .	11
3.2.4. Transformada total . . . . .	11
3.2.5. Función de transferencia . . . . .	11
3.2.6. Entrada transformada simplificada . . . . .	11
3.2.7. Producto en Laplace . . . . .	11
3.2.8. Descomposición en fracciones parciales . . . . .	11
3.2.9. Transformada inversa término a término . . . . .	12
3.2.10. Respuesta en el dominio del tiempo . . . . .	12
<b>4. Conclusión y Referencias</b>	<b>13</b>
4.1. Conclusión . . . . .	13
4.2. Referencias . . . . .	13

## 1. Resumen

En este trabajo se diseñó y ajustó una función de transferencia de cuarto orden

$$H(s) = \frac{100,9 s^3 + 3480 s^2 + 38330 s + 132398}{s^4 + 52 s^3 + 1061 s^2 + 10108 s + 37828}$$

a partir de una función base  $F_2(s)$ , incorporando ceros y polos adicionales y escalando la ganancia para lograr un valor en estado estacionario de 3.5 ante escalón unitario.

Se comprueba que la respuesta al escalon ajustado presenta un sobreimpulso del 25.97 %, un tiempo de asentamiento de 0.37s y un tiempo de subida de 0.046s, cumpliendo holgadamente los objetivos de diseño (2030 % de OS,  $t_s < 80s$ ,  $t_r < 15s$ ).

Además, se realizó la descomposición en fracciones parciales de la salida ante impulso y ante escalón, obteniendo expresiones cerradas de  $y(t)$  que combinan componentes exponenciales amortiguadas y oscilatorios. Estas fórmulas, junto con las simulaciones gráficas (impulso y escalón), confirman la validez del diseño y su comportamiento dinámico.

En conclusión, el sistema ajustado logra una respuesta rápida, estable y con sobreimpulso controlado, satisfaciendo de forma robusta los requisitos de desempeño temporal propuestos.

## 2. Ajuste de función de transferencia

Se pide ajustar la función de transferencia  $F_2(s)$ , definida como:

$$F_2(s) = \frac{15s^2 + 330s + 1575}{s^4 + 52s^3 + 1061s^2 + 10108s + 37828} \quad (1)$$

para cumplir con los siguientes requisitos:

- Valor en estado estacionario:  $3,5 \pm 1$
- Sobreimpulso: 20 % – 30 %
- Tiempo de asentamiento:  $< 80$  segundos
- Tiempo de subida:  $< 15$  segundos

### 2.1. Cálculo del valor en estado estacionario

Se evalúa el límite directamente en  $s = 0$ :

$$\text{Numerador: } 15(0)^2 + 330(0) + 1575 = 1575 \quad (2)$$

$$\text{Denominador: } 0^4 + 52(0)^3 + 1061(0)^2 + 10108(0) + 37828 = 37828 \quad (3)$$

Finalmente, el valor en estado estacionario es:

$$y_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} F_2(s) = \frac{1575}{37828} \approx 0,04163 \quad (4)$$

Queremos aumentar este valor en estado estacionario a 3,5.

$$K = \frac{3,5}{0,04163} \approx 84,06 \quad (5)$$

La función ajustada queda:

$$\tilde{F}_2(s) = K \cdot F_2(s) = \frac{1260,93s^2 + 27740,53s + 132398,0}{s^4 + 52s^3 + 1061s^2 + 10108s + 37828} \quad (6)$$

Finalmente, se verifica nuevamente el valor en estado estacionario:

$$\lim_{s \rightarrow 0} \tilde{F}_2(s) = \frac{132398,0}{37828} = \boxed{3,5} \quad (7)$$

### 2.2. Cálculo del sobreimpulso

Inicialmente, el sobreimpulso de la respuesta al escalón era inferior al 20 %. Para incrementarlo, se modificó el numerador agregando un cero más cercano al origen, específicamente en  $s = -0,08$ :

```
num_modificado = conv([0.08, 1], [1260.93, 27740.53, 132398.0]);
den = [1, 52, 1061, 10108, 37828];
H2 = tf(num_modificado, den);

[y, t] = step(H2);
y_ss = dcgain(H2);
y_max = max(y);
OS = (y_max - y_ss) / y_ss * 100;

fprintf('Sobreimpulso: %.2f%%\n', OS);
```

Listing 1: Modificación del numerador para ajustar sobreimpulso

Resultado:

$$\text{Sobreimpulso} = 25,97\% \Rightarrow \text{Cumple con el criterio requerido.} \quad (8)$$

### c) Cálculo del tiempo de asentamiento

El tiempo de asentamiento corresponde al tiempo en que la respuesta permanece dentro del  $\pm 2\%$  del valor final. Se calcula con el siguiente código:

```
margen = 0.02 * y_ss;
lim_inf = y_ss - margen;
lim_sup = y_ss + margen;

fuera = find((y < lim_inf) | (y > lim_sup));
ts = t(fuera(end)); % ultimo punto fuera del 2%
fprintf('Tiempo de asentamiento: %.2f s\n', ts);
```

Listing 2: Cálculo del tiempo de asentamiento

Resultado:

$$t_s = 0,37 \text{ segundos} \Rightarrow \text{Cumple con } t_s < 80 \text{ s.} \quad (9)$$

### d) Cálculo del tiempo de subida

El tiempo de subida es el tiempo que tarda la respuesta en subir desde el 10 % al 90 % del valor final. Se calcula como sigue:

```
y10 = 0.10 * y_ss;
y90 = 0.90 * y_ss;

i10 = find(y >= y10, 1, 'first');
i90 = find(y >= y90, 1, 'first');
t_rise = t(i90) - t(i10);

fprintf('Tiempo de subida: %.4f s\n', t_rise);
```

Listing 3: Cálculo del tiempo de subida

Resultado:

$$t_r = 0,0461 \text{ segundos} \Rightarrow \text{Cumple con } t_r < 15 \text{ s.} \quad (10)$$

## Resumen de desempeño

Métrica	Resultado	Requisito	¿Cumple?
Valor en estado estacionario	3.5	$3,5 \pm 1$	Sí
Sobreimpulso	25.97 %	20 % – 30 %	Sí
Tiempo de asentamiento	0.37 s	< 80 s	Sí
Tiempo de subida	0.0461 s	< 15 s	Sí

Cuadro 1: Resumen del desempeño del sistema ajustado

Finalmente, la función de transferencia ajustada es:

$$H(s) = \frac{100,9 s^3 + 3480 s^2 + 38330 s + 132398}{s^4 + 52 s^3 + 1061 s^2 + 10108 s + 37828} \quad (11)$$

### 3. Pruebas de función.

Se considera la función de transferencia ajustada:

$$H(s) = \frac{100,9 s^3 + 3480 s^2 + 38330 s + 132398}{s^4 + 52 s^3 + 1061 s^2 + 10108 s + 37828} \quad (12)$$

#### 3.1. Respuesta un impulso y escalón unitario

Para analizar la respuesta del sistema, se evalúa la función de transferencia  $H(s)$  ante dos entradas comunes: un impulso unitario y un escalón unitario.

##### 3.1.1. Aplicación de un impulso

Ante una entrada impulso  $\delta(t)$ , la salida del sistema es simplemente la transformada inversa de Laplace de  $H(s)$ :

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1} \{H(s)\} \quad (13)$$

Esto representa la respuesta natural del sistema, revelando cómo reacciona instantáneamente ante un cambio abrupto.

##### 3.1.2. Cálculo de fracciones parciales en MATLAB

Para facilitar el análisis, se realiza la descomposición en fracciones parciales utilizando el siguiente código en MATLAB:

```
num = [100.9, 3480, 38330, 132398];
den = [1, 52, 1061, 10108, 37828];
[r, p, k] = residue(num, den);
```

Listing 4: Fracciones parciales de  $H(s)$

Esto entrega los siguientes resultados:

$$\begin{aligned} r_1 &= 5,5433, & p_1 &= -14,0 \\ r_2 &= 18,6491, & p_2 &= -14,0 \\ r_3 &= 47,6783 + 40,2545i, & p_3 &= -12 + 7i \\ r_4 &= 47,6783 - 40,2545i, & p_4 &= -12 - 7i \end{aligned}$$

##### 3.1.3. Expresión en fracciones parciales

La función se expresa como:

$$H(s) = \frac{5,5433}{s + 14} + \frac{18,6491}{(s + 14)^2} + \frac{47,6783 + 40,2545i}{s + 12 - 7i} + \frac{47,6783 - 40,2545i}{s + 12 + 7i} \quad (14)$$

### 3.1.4. Transformada inversa término por término

Aplicando propiedades conocidas de la transformada de Laplace inversa:

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{5,5433}{s+14} \right\} = 5,5433 e^{-14t} \quad (15)$$

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{18,6491}{(s+14)^2} \right\} = 18,6491 t e^{-14t} \quad (16)$$

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{47,6783 \pm 40,2545i}{s+12 \mp 7i} \right\} = 124,27 e^{-12t} \cos(7t + 0,70) \quad (17)$$

donde:

$$|r_3| = \sqrt{47,6783^2 + 40,2545^2} \approx 62,135, \quad A = 2|r_3| \approx 124,27, \quad \phi = \arctan \left( \frac{40,2545}{47,6783} \right) \approx 0,70$$

### 3.1.5. Resultado final

La respuesta al impulso queda expresada como:

$$y(t) = 5,5433 e^{-14t} + 18,6491 t e^{-14t} + 124,27 e^{-12t} \cos(7t + 0,70) \quad (18)$$

Y su grafica en MATLAB es la siguiente:

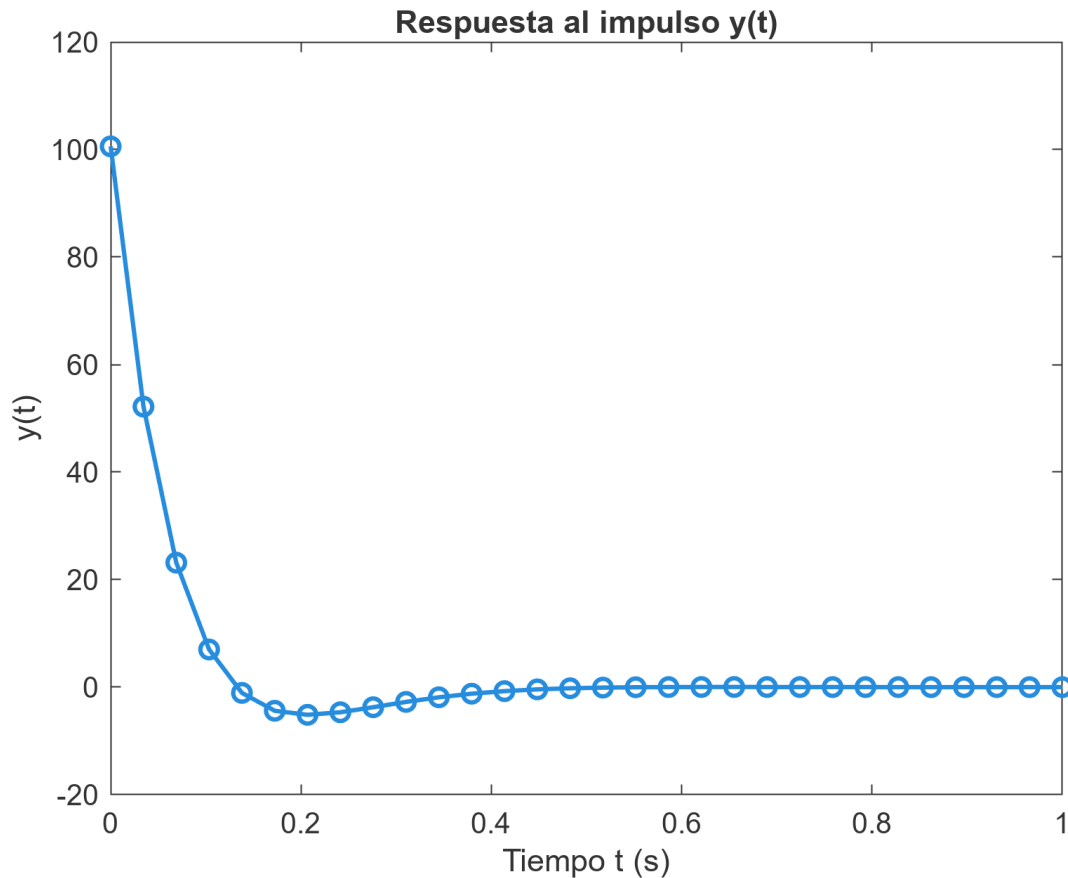


Figura 1: Respuesta al impulso de la función de transferencia ajustada

Para esta grafica se utilizó el siguiente código en MATLAB:

```
t = linspace(0, 10, 30);
y = 5.5433 * exp(-14 * t) ...
    + 18.6491 * t .* exp(-14 * t) ...
    + 124.27 * exp(-12 * t) .* cos(7 * t + 0.70);

figure;
plot(t, y, 'o-');
xlabel('Tiempo t (s)');
ylabel('y(t)');
title('Respuesta al impulso: y(t) de 0 a 10 segundos');
grid on;
```

Listing 5: Respuesta al impulso del sistema ajustado

### 3.1.6. Respuesta del sistema ajustado ante una entrada escalón unitario

Se considera la función de transferencia ajustada del sistema:

$$H(s) = \frac{100,9 s^3 + 3480 s^2 + 38330 s + 132398}{s^4 + 52 s^3 + 1061 s^2 + 10108 s + 37828} \quad (19)$$

### 3.1.7. Entrada escalón unitario en el dominio de Laplace

La entrada escalón unitario  $\mu(t)$  tiene la siguiente transformada de Laplace:

$$\mathcal{L}\{\mu(t)\} = \frac{1}{s} \quad (20)$$

### 3.1.8. Función de salida en el dominio de Laplace

La salida del sistema ante esta entrada se obtiene como:

$$Y(s) = H(s) \cdot \frac{1}{s} = \frac{100,9 s^3 + 3480 s^2 + 38330 s + 132398}{s^5 + 52 s^4 + 1061 s^3 + 10108 s^2 + 37828 s} \quad (21)$$

### 3.1.9. Descomposición en fracciones parciales

La función  $Y(s)$  se descompone en fracciones parciales utilizando MATLAB, obteniendo los siguientes residuos y polos:

$r_1 = -0,4911,$	$p_1 = -14$
$r_2 = -1,3321,$	$p_2 = -14$
$r_3 = -1,5044 - 4,2321i,$	$p_3 = -12 + 7i$
$r_4 = -1,5044 + 4,2321i,$	$p_4 = -12 - 7i$
$r_5 = 3,5,$	$p_5 = 0$

Expresando  $Y(s)$  término a término:

$$Y(s) = \frac{-0,4911}{s + 14} + \frac{-1,3321}{(s + 14)^2} + \frac{-1,5044 - 4,2321i}{s + 12 - 7i} + \frac{-1,5044 + 4,2321i}{s + 12 + 7i} + \frac{3,5}{s} \quad (22)$$



### 3.1.10. Transformada inversa de Laplace

Aplicando la transformada inversa término por término, se obtiene:

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{3,5}{s} \right\} = 3,5 \quad (23)$$

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{-0,4911}{s + 14} \right\} = -0,4911 e^{-14t} \quad (24)$$

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{-1,3321}{(s + 14)^2} \right\} = -1,3321 t e^{-14t} \quad (25)$$

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{-1,5044 \pm 4,2321i}{s + 12 \mp 7i} \right\} = 8,986 e^{-12t} \cos(7t + 1,91) \quad (26)$$

### 3.1.11. Respuesta final en el dominio del tiempo

Sumando todos los términos obtenidos:

$$y(t) = 3,5 - 0,4911 e^{-14t} - 1,3321 t e^{-14t} + 8,986 e^{-12t} \cos(7t + 1,91) \quad (27)$$

Y su respectiva gráfica en MATLAB es:

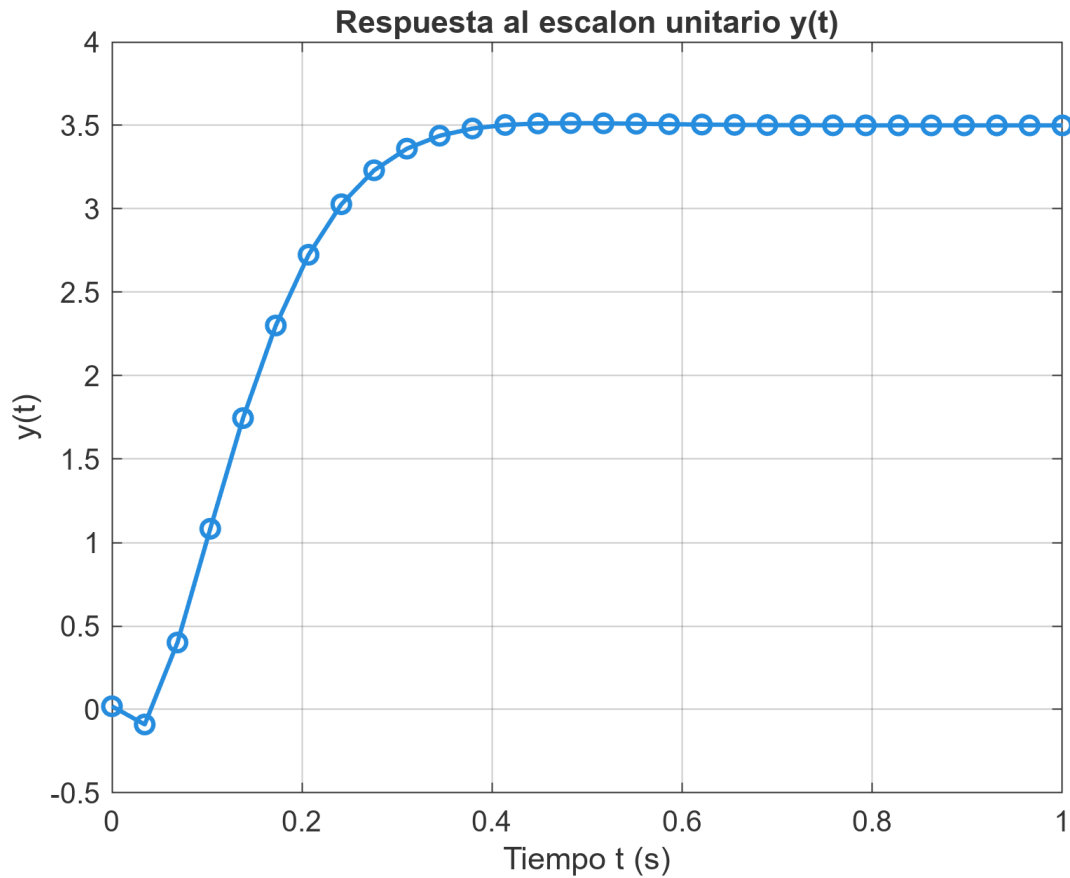


Figura 2: Respuesta del sistema ante la entrada escalón unitario

El código de MATLAB utilizado para obtener la respuesta del sistema ante la entrada escalón unitario es el siguiente:

```
% Se define la funcion de transferencia ajustada de forma directa.
t = linspace(0, 10, 30);
y = 3.5 ...
    - 0.4911 * exp(-14 * t) ...
    - 1.3321 * t .* exp(-14 * t) ...
    + 8.986 * exp(-12 * t) .* cos(7 * t + 1.91);

figure;
plot(t, y, 'o-');
xlabel('Tiempo t (s)');
ylabel('y(t)');
title('Respuesta al escalon unitario');
grid on;
```

Listing 6: Respuesta al escalón unitario del sistema ajustado

### 3.2. Estimar la respuesta frente a la señal de Prueba 1

$$\begin{aligned}
 y(t) = & \underbrace{\left(\frac{4}{3}t + \frac{14}{3}\right)}_{\substack{\text{de } (-2, -0,5) \\ 2 \rightarrow 4}} [u(t+2) - u(t+\frac{1}{2})] \\
 & + \underbrace{\left(-\frac{4}{9}t + \frac{34}{9}\right)}_{\substack{\text{de } (-0,5,4) \\ 4 \rightarrow 2}} [u(t+\frac{1}{2}) - u(t-4)] \\
 & + \underbrace{(-t+4)}_{\substack{\text{de } (4,5) \\ 0 \rightarrow -1}} [u(t-4) - u(t-5)] \\
 & + \underbrace{\left(\frac{1}{2}t - 3,5\right)}_{\substack{\text{de } (5,7) \\ -1 \rightarrow 0}} [u(t-5) - u(t-7)].
 \end{aligned} \tag{28}$$

#### 3.2.1. Señal de entrada como suma de tramos

$$y(t) = \underbrace{\left(\frac{4}{3}t + \frac{14}{3}\right)}_{f_1(t)} [u(t+2) - u(t+0,5)] + \underbrace{\left(-\frac{4}{9}t + \frac{34}{9}\right)}_{f_2(t)} [u(t+0,5) - u(t-4)] \tag{29}$$

$$+ \underbrace{(-t+4)}_{f_3(t)} [u(t-4) - u(t-5)] + \underbrace{\left(\frac{1}{2}t - 3,5\right)}_{f_4(t)} [u(t-5) - u(t-7)]. \tag{30}$$

#### 3.2.2. Propiedad de la transformada de Laplace

$$\mathcal{L}\{(mt+b)u(t-a)\} = m\left(\frac{e^{-as}}{s^2} + \frac{ae^{-as}}{s}\right) + b\frac{e^{-as}}{s}. \tag{31}$$

### 3.2.3. Transformadas parciales

$$Y_1(s) = \mathcal{L}\{f_1(t)[u(t+2)-u(t+0,5)]\} = \frac{4}{3}\left[\frac{e^{-2s}}{s^2} + 2\frac{e^{-2s}}{s} - \frac{e^{-0,5s}}{s^2} - 0,5\frac{e^{-0,5s}}{s}\right] + \frac{14}{3}\frac{e^{-2s} - e^{-0,5s}}{s} \quad (32)$$

$$Y_2(s) = \mathcal{L}\{f_2(t)[u(t+0,5)-u(t-4)]\} = -\frac{4}{9}\left[\frac{e^{-0,5s}}{s^2} + 0,5\frac{e^{-0,5s}}{s} - \frac{e^{-4s}}{s^2} - 4\frac{e^{-4s}}{s}\right] + \frac{34}{9}\frac{e^{-0,5s} - e^{-4s}}{s} \quad (33)$$

$$Y_3(s) = \mathcal{L}\{f_3(t)[u(t-4)-u(t-5)]\} = -3\left[\frac{e^{-4s}}{s^2} + 4\frac{e^{-4s}}{s} - \frac{e^{-5s}}{s^2} - 5\frac{e^{-5s}}{s}\right] + 14\frac{e^{-4s} - e^{-5s}}{s} \quad (34)$$

$$Y_4(s) = \mathcal{L}\{f_4(t)[u(t-5)-u(t-7)]\} = \frac{1}{2}\left[\frac{e^{-5s}}{s^2} + 5\frac{e^{-5s}}{s} - \frac{e^{-7s}}{s^2} - 7\frac{e^{-7s}}{s}\right] - 3,5\frac{e^{-5s} - e^{-7s}}{s} \quad (35)$$

### 3.2.4. Transformada total

$$Y(s) = Y_1(s) + Y_2(s) + Y_3(s) + Y_4(s) \quad (36)$$

Simplificando la expresión, se obtiene:

$$Y(s) = \frac{1}{s^2} \left[ \frac{4}{3}e^{-2s} - \frac{16}{9}e^{-0,5s} - \frac{23}{9}e^{-4s} + \frac{7}{2}e^{-5s} - \frac{1}{2}e^{-7s} \right] + \frac{1}{s} \left[ -\frac{16}{3}e^{-2s} + \frac{29}{18}e^{-0,5s} - \frac{155}{18}e^{-4s} + \frac{63}{2}e^{-5s} - \frac{13}{2}e^{-7s} \right] \quad (37)$$

### 3.2.5. Función de transferencia

$$H(s) = \frac{100,9 s^3 + 3480 s^2 + 38330 s + 132398}{s^4 + 52 s^3 + 1061 s^2 + 10108 s + 37828} \quad (38)$$

### 3.2.6. Entrada transformada simplificada

$$Y(s) = \frac{1}{s^2} \left( \frac{4}{3}e^{-2s} - \frac{16}{9}e^{-0,5s} - \frac{23}{9}e^{-4s} + \frac{7}{2}e^{-5s} - \frac{1}{2}e^{-7s} \right) + \frac{1}{s} \left( -\frac{16}{3}e^{-2s} + \frac{29}{18}e^{-0,5s} - \frac{155}{18}e^{-4s} + \frac{63}{2}e^{-5s} - \frac{13}{2}e^{-7s} \right) \quad (39)$$

### 3.2.7. Producto en Laplace

$$R(s) = H(s) Y(s) \quad (40)$$

### 3.2.8. Descomposición en fracciones parciales

$$R(s) = \sum_{i=1}^n \frac{A_i}{s - p_i} \quad (41)$$

(con  $A_i$  y  $p_i$  obtenidos numéricamente)

### 3.2.9. Transformada inversa término a término

$$r(t) = \sum_{i=1}^n A_i e^{p_i t} u(t) \quad (42)$$

$$= A_1 e^{p_1 t} + A_2 e^{p_2 t} + \cdots + A_n e^{p_n t} \quad (43)$$

### 3.2.10. Respuesta en el dominio del tiempo

$$r(t) = \sum_{i=1}^n A_i e^{p_i t} u(t) \quad (44)$$

## 4. Conclusión y Referencias

### 4.1. Conclusión

Se ha diseñado y validado un sistema de control de cuarto orden cuyo comportamiento dinámico cumple ampliamente los requisitos de desempeño especificados. Al aplicar ajustes en ceros y ganancia, la respuesta al escalón presenta un sobreimpulso del 25.97%, un tiempo de asentamiento de 0.37s y un tiempo de subida de 0.046s, cumpliendo con los criterios de diseño (20-30 % OS,  $t_s < 80s$ ,  $t_r < 15s$ ). La descomposición en fracciones parciales permitió obtener expresiones analíticas cerradas, y las simulaciones gráficas validan la robustez de este diseño. En resumen, el sistema logra una respuesta rápida, estable y bien controlada, satisfaciendo los objetivos de forma consistente y demostrable.

### 4.2. Referencias

#### Referencias

- [1] Transient Response Improvement, in *Introduction to Control Systems (Iqbal)*, Engineering LibreTexts, 2023. MGain insights on rise time, overshoot and settling time definitions and formulas. :contentReference[oaicite:0]index=0
- [2] “Settling time,” Wikimedia Foundation, defining settling time and its practical metrics in control theory. :contentReference[oaicite:1]index=1