



INDUSTRIALES
ETSII | UPM

Control por Computador

Unidad Docente Automática. Departamento Automática, Ing. Electrónica e Informática Indust.

Sistemas Muestreados

José María Sebastián

Rafael Aracil

Manuel Ferre

*Departamento de Automática, Ingeniería
Electrónica e Informática Industrial*

POLITÉCNICA

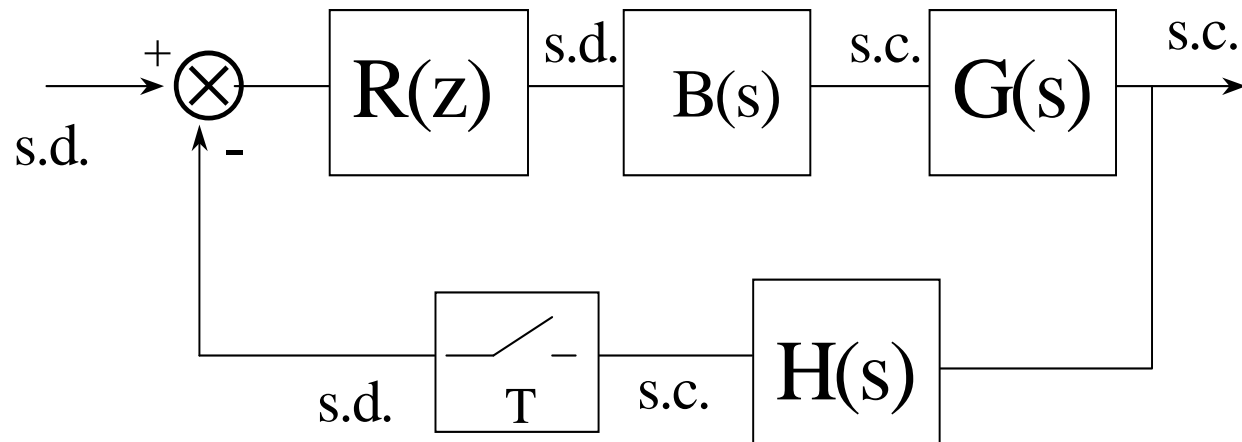


Sistemas muestreados

- Introducción
- Definición de sistema muestreado
- Técnicas y problemas en el estudio de sistemas muestreados
- Representación discreta de un sistema continuo
- Sistemas realimentados



Introducción



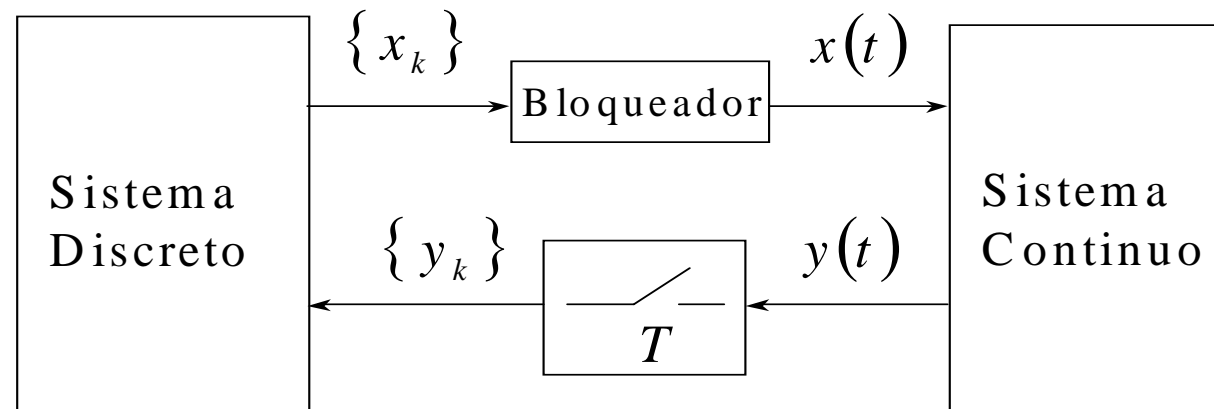
Elementos:

- Sistemas continuo
- Sistemas discreto
- Bloqueador
- Muestreador
- Sistema muestreado



Definición de sistema muestreado

Un sistema se dice que es muestreado cuando alguna de las señales a él asociada sufre el proceso de muestreo. El proceso de muestreo está íntimamente ligado a la toma de datos de un sistema físico por parte de un computador.



El muestreador es el único que no tiene función de transferencia



Sistemas muestreados

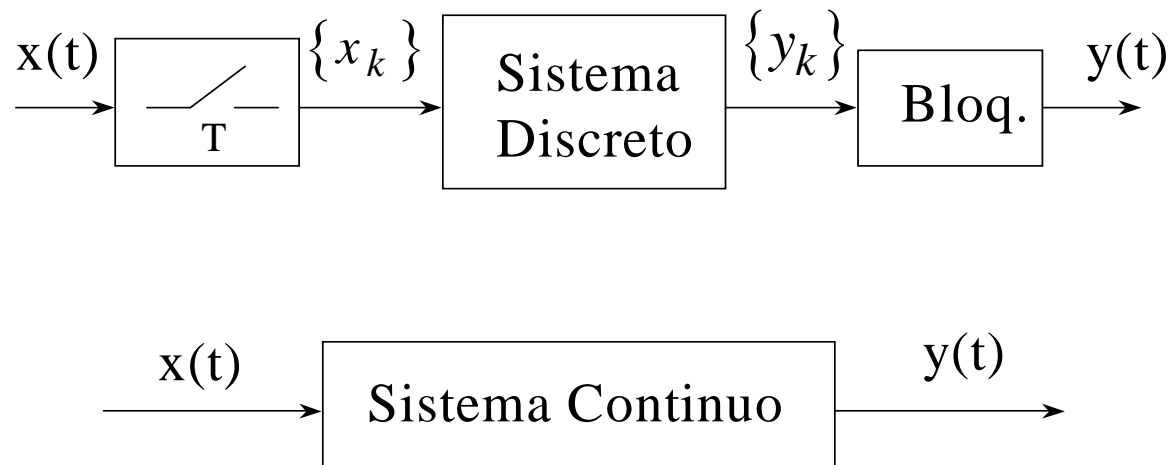
- Introducción
- Definición de sistema muestreado
- Técnicas y problemas en el estudio de sistemas muestreados
- Representación discreta de un sistema continuo
- Sistemas realimentados



Técnicas y problemas en el estudio de sistemas muestreados

El estudio de los sistemas muestreados incluye técnicas continuas y discretas. Hay dos formas de abordarlo:

- 1) Todo como sistemas continuos. Hay que hallar el equivalente continuo del sistema discreto

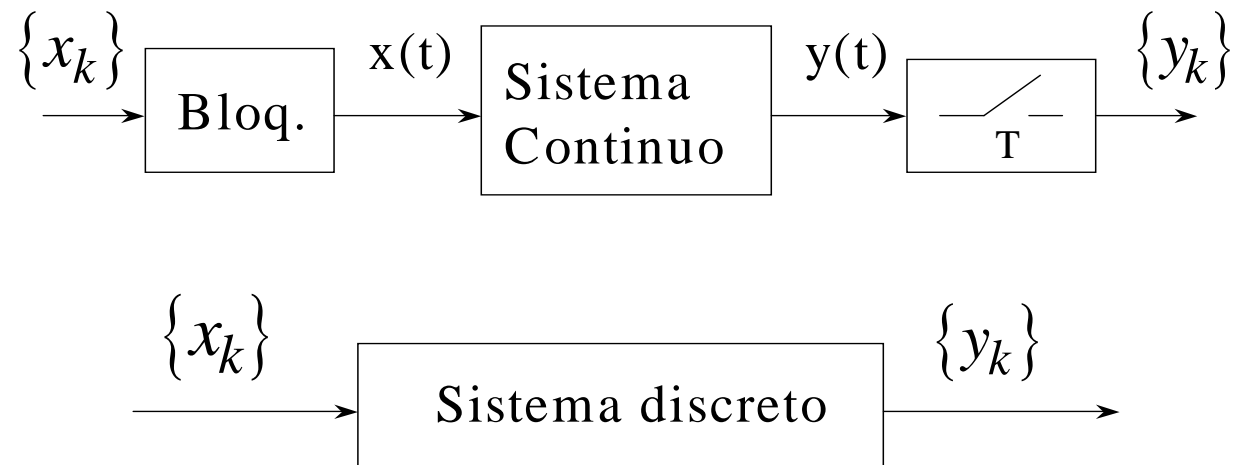




Técnicas y problemas en el estudio de sistemas muestreados

El estudio de los sistemas muestreados incluye técnicas continuas y discretas. Hay dos formas de abordarlo:

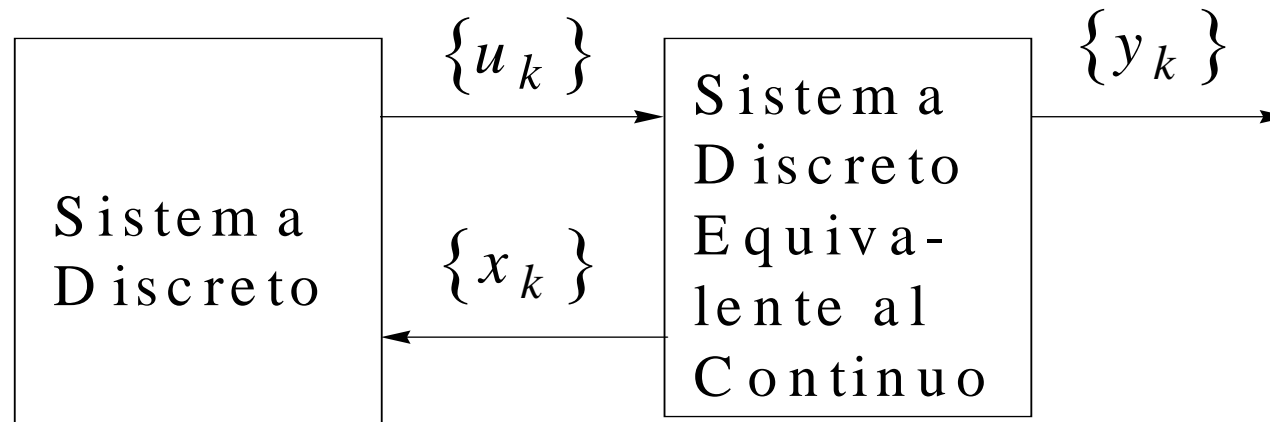
2) Todo como sistemas discretos. Hay que hallar el equivalente discreto del sistema continuo





Técnicas y problemas en el estudio de sistemas muestreados

- Decisión: Todo como sistema discreto.
- Motivo: No hay pérdida de información. Existe función de transferencia



Inconveniente: Sólo se posee información de la variable a controlar en los instantes de muestreo.



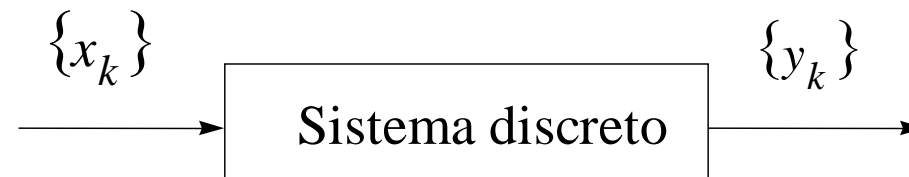
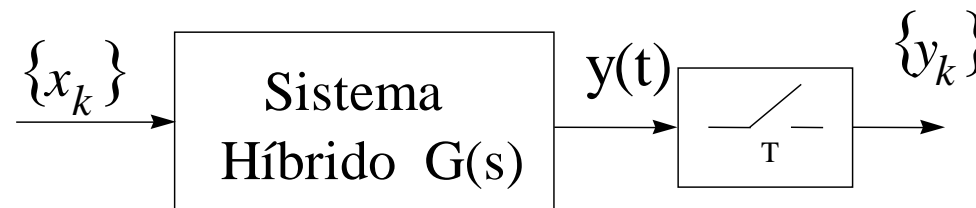
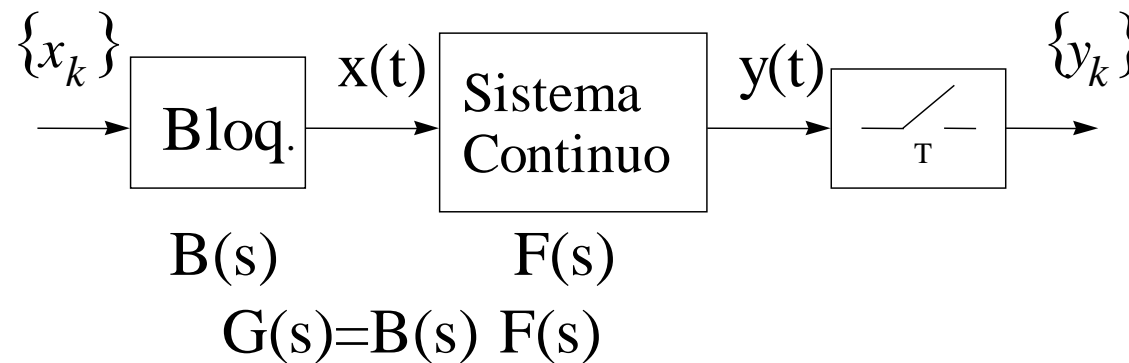
Sistemas muestreados

- Introducción
- Definición de sistema muestreado
- Técnicas y problemas en el estudio de sistemas muestreados
- Representación discreta de un sistema continuo
- Sistemas realimentados



Representación discreta de un sistema continuo

- Objetivo: Cálculo del sistema discreto equivalente





Representación discreta de un sistema continuo

Se cumple: $Y(s) = B(s)F(s)\mathcal{X}(s) = G(s)\mathcal{X}(s)$

$$\mathcal{Y}(s) = \frac{1}{T} \sum_{r=-\infty}^{\infty} G\left(s + j\frac{2\pi r}{T}\right) \mathcal{X}\left(s + j\frac{2\pi r}{T}\right)$$

Al ser periódica $\mathcal{X}\left(s + j\frac{2\pi r}{T}\right) = \mathcal{X}(s)$

$\{\{x_k\}\}$ es una secuencia temporizada de período T)

$$\mathcal{Y}(s) = \left[\frac{1}{T} \sum_{r=-\infty}^{\infty} G\left(s + j\frac{2\pi r}{T}\right) \right] \mathcal{X}(s) = \mathcal{G}(s)\mathcal{X}(s)$$

$\mathcal{G}(s)$ es la transformada de Laplace de la secuencia obtenida de muestrear la respuesta impulsional del sistema híbrido cuya función de transferencia es $G(s)$



Representación discreta de un sistema continuo

Si se trabaja con transformadas z :
$$Y(z) = G(z)X(z)$$

$G(z)$ es la transformada z de la secuencia obtenida de muestrear la respuesta impulsional del sistema híbrido cuya función de transferencia es $G(s)$. Esta relación se suele escribir como:

$$G(z) = \mathcal{Z}[G(s)]$$



Representación discreta de un sistema continuo

• Opciones de cálculo: $G(z) = \mathcal{Z}[G(s)]$

$$\Rightarrow \mathcal{G}(s) = \left[\frac{1}{T} \sum_{r=-\infty}^{\infty} G\left(s + j \frac{2\pi r}{T}\right) \right] \quad \text{Difícil de calcular}$$

$$\Rightarrow \mathcal{G}(s) = \sum_{\text{polos } G(p)} \text{residuos} \left[G(p) \frac{1}{1 - e^{(p-s)T}} \right]$$

$$\left(\text{Válido si } \lim_{p \rightarrow \infty} G(p) = 0 \quad ; \text{ Hay más polos que ceros} \right)$$

Fácil de calcular:

$$\text{Como } (z = e^{sT}) \Rightarrow G(z) = \sum_{\text{polos } G(p)} \text{residuos} \left[G(p) \frac{1}{1 - e^{pT} z^{-1}} \right]$$



Representación discreta de un sistema continuo

Ejemplo 1: Si $G(s) = \frac{K}{s+a}$

$$G(z) = \sum_{\text{polos } G(p)} \text{res.} \left[G(p) \frac{1}{1 - e^{pT} z^{-1}} \right]$$

Para calcular el residuo no se considera el polo (en $-a$) y se particulariza ($-a$)

$$G(z) = K \frac{1}{1 - e^{-aT} z^{-1}}$$

Ejemplo 2: $G(s) = \frac{K}{(s+a)(s+b)}$ (polo en $-a, -b$)

$$G(z) = \frac{K}{p+b} \frac{1}{1 - e^{pT} z^{-1}} \Big|_{p=-a} + \frac{K}{p+a} \frac{1}{1 - e^{pT} z^{-1}} \Big|_{p=-b} =$$

$$= \frac{K}{b-a} \frac{1}{1 - e^{-aT} z^{-1}} + \frac{K}{a-b} \frac{1}{1 - e^{-bT} z^{-1}}$$

$$G(z) = \frac{K}{a-b} \frac{(e^{-aT} - e^{-bT}) z^{-1}}{(1 - e^{-aT} z^{-1})(1 - e^{-bT} z^{-1})}$$



Representación discreta de un sistema continuo

$$G(z) = \sum_{\text{polos } G(p)} \text{res.} \left[G(p) \frac{1}{1 - e^{pT} z^{-1}} \right]$$

Ejemplo 3: Si $G(s) = \frac{K}{s^2}$ (polo en -0^2)

$$\begin{aligned} G(z) &= K \frac{1}{(2-1)!} \left[\frac{d^{2-1}}{dp^{2-1}} \left(\frac{1}{1 - e^{pT} z^{-1}} \right) \right]_{p=0} = \\ &= K \left[\frac{T e^{pT} z^{-1}}{\left(1 - e^{-pT} z^{-1} \right)^2} \right]_{p=0} = \frac{KT z^{-1}}{\left(1 - z^{-1} \right)^2} = \frac{KTz}{(z-1)^2} \end{aligned}$$



Representación discreta de un sistema continuo

- Considerando la acción de un bloqueador específico:

$$G(s) \Rightarrow B(s)G(s) \quad \text{con} \quad \begin{cases} B(s) & \text{Bloqueador} \\ G(s) & \text{Planta} \end{cases}$$

Bloqueador de orden cero

$$B_0(s)G(s) = \frac{1 - e^{-sT}}{s} G(s) = \frac{G(s)}{s} - e^{-sT} \frac{G(s)}{s}$$

Como $e^{-sT} = z^{-1}$ (Retraso de un período)

$$B_0G(z) = \mathcal{Z}[B_0(s)G(s)] = \mathcal{Z}\left[\frac{G(s)}{s}\right] - z^{-1} \mathcal{Z}\left[\frac{G(s)}{s}\right] = (1 - z^{-1}) \mathcal{Z}\left[\frac{G(s)}{s}\right]$$



Representación discreta de un sistema continuo

- Considerando la acción de un bloqueador específico:

$$G(s) \Rightarrow B(s)G(s) \quad \text{con} \quad \begin{cases} B(s) & \text{Bloqueador} \\ G(s) & \text{Planta} \end{cases}$$

Bloqueador de orden uno

$$B_1(s)G(s) = \frac{1+sT}{T} \left(\frac{1-e^{-sT}}{s} \right)^2 G(s) = (1-e^{-sT})^2 \frac{1+sT}{Ts^2} G(s)$$

$$B_1G(z) = \mathcal{Z}[B_1(s)G(s)] = (1-z^{-1})^2 \mathcal{Z}\left[\frac{1+sT}{Ts^2} G(s)\right]$$



Representación discreta de un sistema continuo

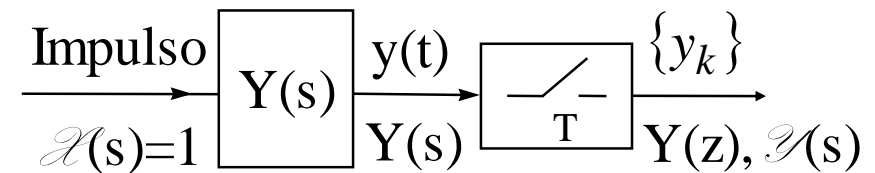
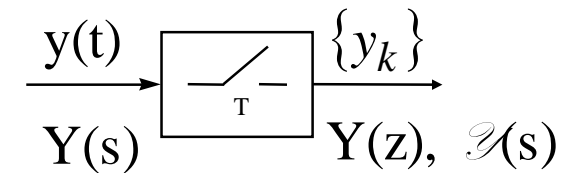
• Transformada z del muestreo de una señal continua

La expresión
$$Y(z) = \sum_{\text{polos } Y(p)} \text{residuos} \left[Y(p) \frac{1}{1 - e^{pT} z^{-1}} \right]$$
 permite

igualmente obtener la transformada en z de la secuencia obtenida al muestrear una señal continua, de forma más sencilla que la derivada del muestreo:

Así los dos esquemas de la siguiente figura son equivalentes: Una señal continua muestreada, o la salida de un sistema híbrido de función de transferencia $Y(s)$ y cuya entrada es una secuencia impulso.

$$\mathcal{Y}(s) = \left[\frac{1}{T} \sum_{r=-\infty}^{\infty} Y\left(s + j \frac{2\pi r}{T}\right) \right]$$



Por lo que se puede aplicar los razonamientos expresados en el presente apartado.

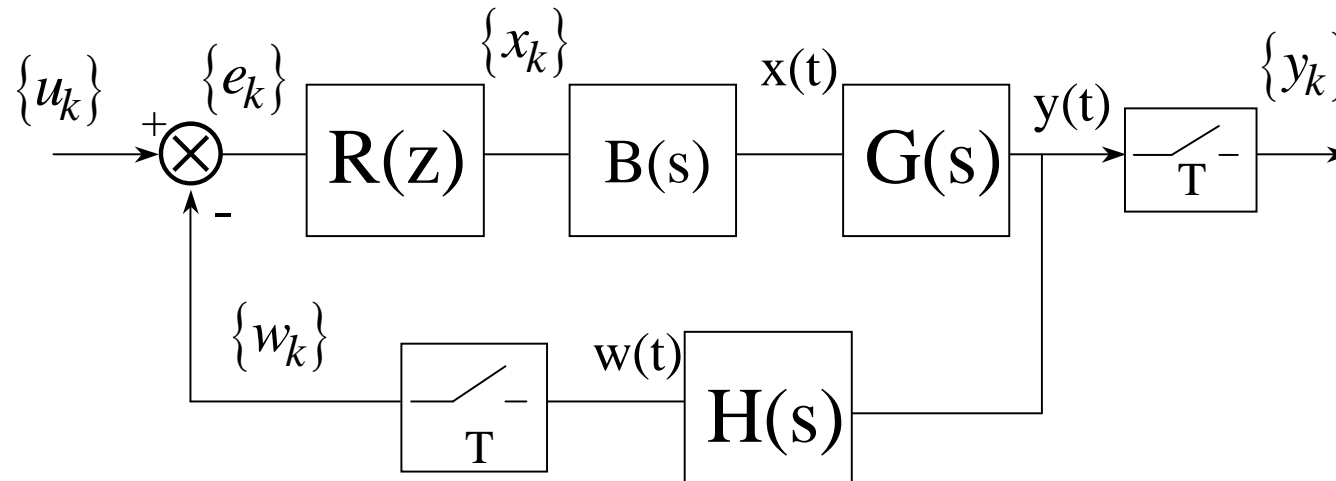


Sistemas muestreados

- Introducción
- Definición de sistema muestreado
- Técnicas y problemas en el estudio de sistemas muestreados
- Representación discreta de un sistema continuo
- **Sistemas realimentados**



Sistemas realimentados



Hay que hallar $\{y_k\}$ en función de $\{u_k\}$ o lo que es equivalente la función de transferencia : $\frac{Y(z)}{U(z)} = M(z)$

Del diagrama de bloques

$$\begin{cases} Y(z) = BG(z) X(z) \\ W(z) = BGH(z) X(z) \\ X(z) = R(z) [U(z) - W(z)] \\ Y(z) = BG(z) X(z) \end{cases}$$



Sistemas realimentados

Partiendo de :

$$\begin{aligned} Y(z) &= BG(z) X(z) & X(z) &= R(z) [U(z) - W(z)] \\ W(z) &= BGH(z) X(z) & Y(z) &= BG(z) X(z) \end{aligned}$$

Sustituyendo y despejando:

$$\begin{aligned} X(z) &= R(z) [U(z) - BGH(z)X(z)] \\ [1 + R(z)BGH(z)] X(z) &= R(z)U(z) \end{aligned}$$

$$X(z) = \frac{R(z)}{1 + R(z)BGH(z)} U(z)$$

Y la salida será :

$$Y(z) = \frac{BG(z)R(z)}{1 + R(z)BGH(z)} U(z)$$

Por lo que se obtendrá :

$$\frac{Y(z)}{U(z)} = M(z) = \frac{R(z)BG(z)}{1 + R(z)BGH(z)}$$