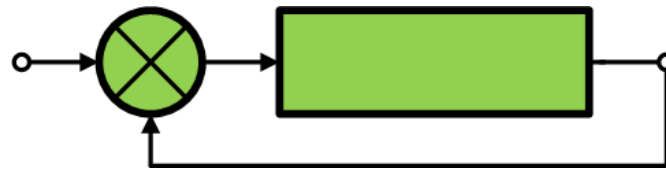




UNIVERSIDAD NACIONAL DE MAR DEL PLATA  
FACULTAD DE INGENIERIA  
DEPARTAMENTO ELECTRÓNICA Y COMPUTACIÓN



ÁREA CONTROL  
ASIGNATURA:  
SISTEMAS DE CONTROL

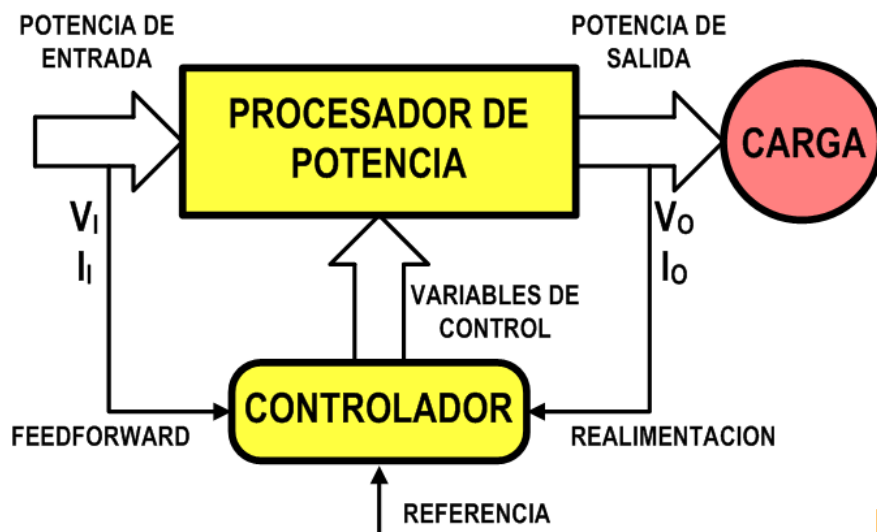


CONTROL DE CONVERTIDORES CONMUTADOS DC/DC  
PARTE 2: MODELIZACIÓN POR PROMEDIACIÓN DE ESTADOS

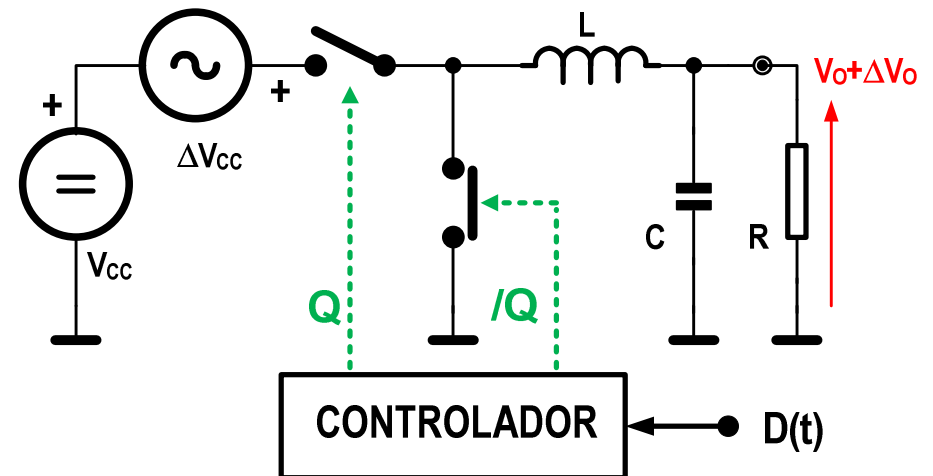
## MOTIVACIÓN:

- Los convertidores DC/DC son circuitos con topología (estructura circuital) variable en el tiempo, es decir, un caso particular de sistemas no LTI.
- Por ser sistemas no LTI, no aplica principio de superposición y se requiere caracterizar la planta en términos de sus transferencias respecto de la variable de control y de la entrada de potencia, en pequeña señal.

### CASO GENERAL

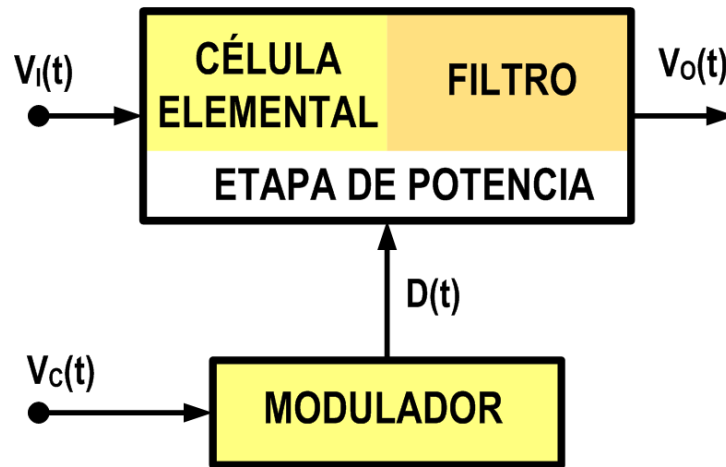


### CASO PARTICULAR

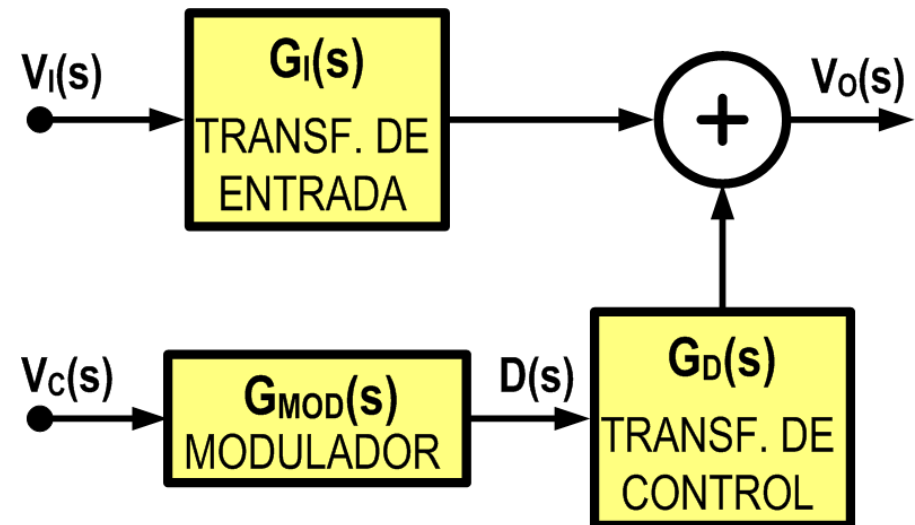


- ¿Cuál es el efecto de  $\Delta V_{cc}$  sobre  $\Delta V_o$  para  $D(t) = \text{cte.}$ ?
- ¿Cuál es el efecto de  $D(t)$  sobre  $\Delta V_o$  para  $\Delta V_{cc} = \text{cte.}$ ?

## MODELO DE PROBLEMA:



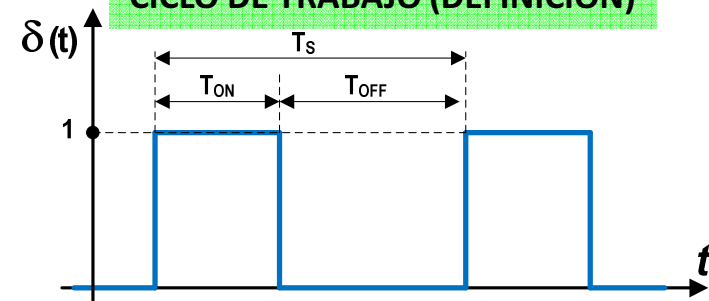
## OBJETIVO DEL ANÁLISIS



## HIPÓTESIS DE VALIDEZ

- ☐ ESTACIONARIEDAD
- ☐ ESTRATEGIA DE CONTROL PWM (FREC. CONSTANTE)
- ☐ CCM ó DOS LLAVES CONTROLADAS
- ☐ PEQUEÑA SEÑAL / PERTURBACIÓN
- ☐ SECUENCIALIDAD DE ESTADOS (DOS ESTADOS)
- ☐ LINEALIDAD APLICABLE EN CADA ESTRUCTURA
- ☐ LIMITACIÓN DINÁMICA (INTERÉS EN PROMEDIOS)

## CICLO DE TRABAJO (DEFINICIÓN)

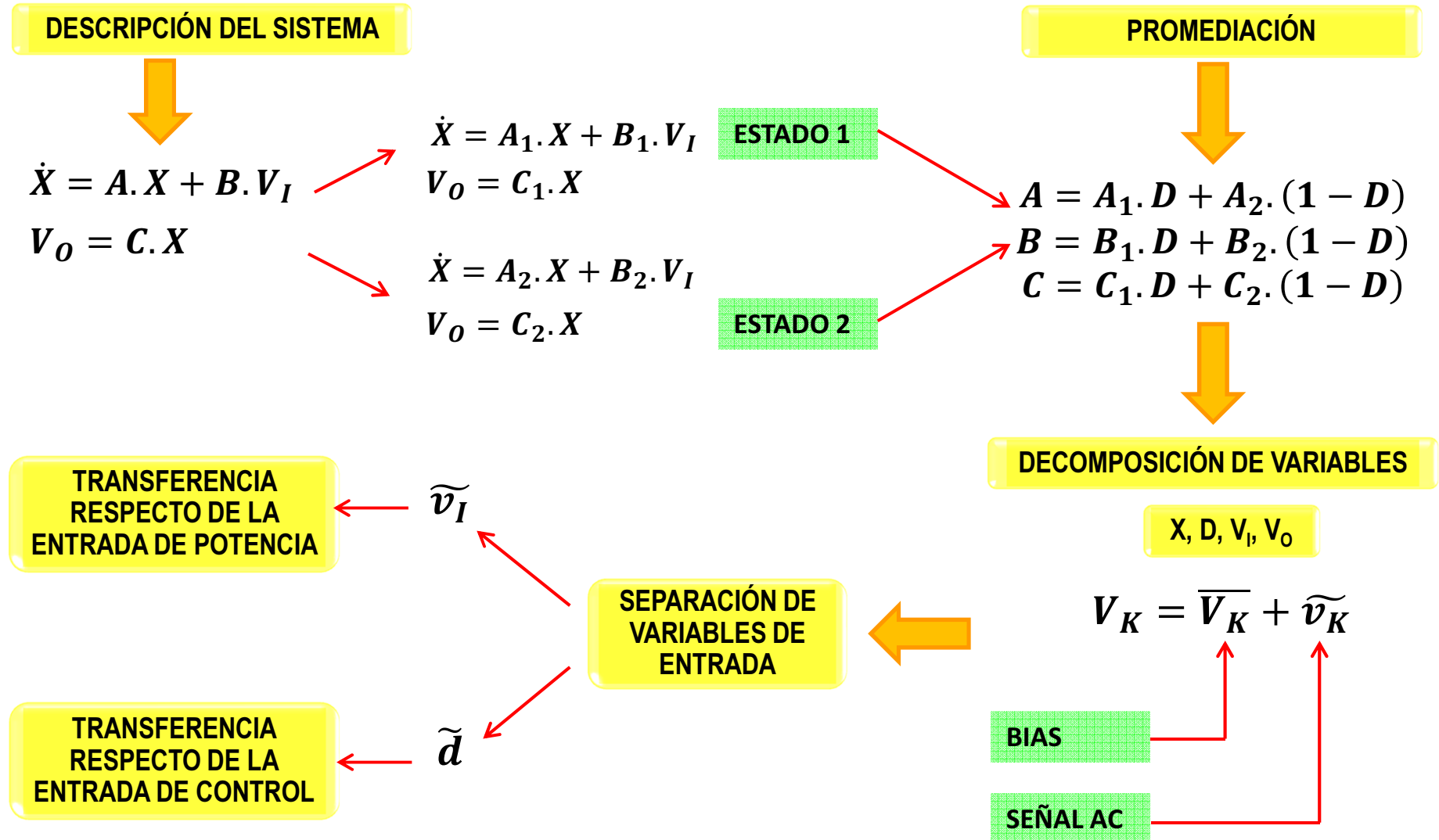


- ☐ SEÑAL DE CONTROL BINARIA
- ☐ DEFINE DOS ESTADOS TOPOLÓGICOS

$$d(t) \triangleq \int_t^{t+T_s} \delta(t) \cdot dt = \frac{T_{ON}(t)}{T_s}$$



## ESTRATEGIA DE PROMEDIACIÓN DE ESTADOS:



## ESTRATEGIA DE PROMEDIACIÓN DE ESTADOS:

### ESTADO 1: $0 < t < D \cdot T_s$

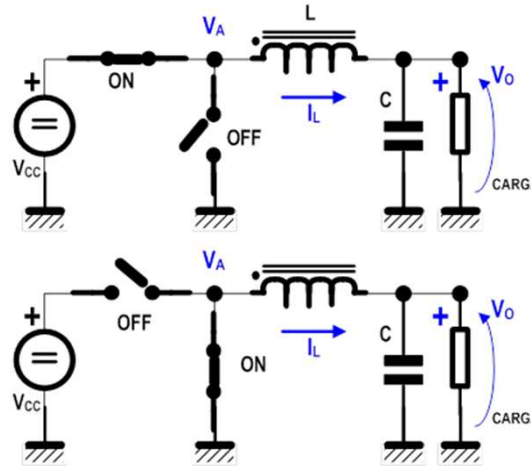
$$\dot{X} = A_1 \cdot X + B_1 \cdot V_i$$

$$V_o = C_1 \cdot X$$

### ESTADO 2: $D \cdot T_s < t < T_s$

$$\dot{X} = A_2 \cdot X + B_2 \cdot V_i$$

$$V_o = C_2 \cdot X$$



## DESCRIPCIÓN DEL SISTEMA

$$X = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ \vdots \end{bmatrix} \quad \begin{aligned} \text{Dim}(X) &= m \times 1 \\ \text{Dim}(A) &= m \times m \\ \text{Dim}(B) &= m \times 1 \\ \text{Dim}(C) &= 1 \times m \end{aligned}$$

## MODELO PROMEDIADO

$$\begin{cases} \dot{X} = [A_1 \cdot D + A_2 \cdot (1 - D)] \cdot X + [B_1 \cdot D + B_2 \cdot (1 - D)] \cdot V_i \\ V_o = [C_1 \cdot D + C_2 \cdot (1 - D)] \cdot X \end{cases}$$

$$\dot{X} = A \cdot X + B \cdot V_i$$

$$V_o = C \cdot X$$

$$\begin{cases} A \triangleq [A_1 \cdot D + A_2 \cdot (1 - D)] \\ B \triangleq [B_1 \cdot D + B_2 \cdot (1 - D)] \\ C \triangleq [C_1 \cdot D + C_2 \cdot (1 - D)] \end{cases}$$

## DECOMPOSICIÓN BIAS + PEQUEÑA SEÑAL

$$X = \bar{X} + \tilde{x}$$

$$D = \bar{D} + \tilde{d}$$

$$V_i = \bar{V}_i + \tilde{v}_i$$

$$V_o = \bar{V}_o + \tilde{v}_o$$



$$|\tilde{x}_j| \ll |\bar{X}_j|$$

## ESTRATEGIA DE PROMEDIACIÓN DE ESTADOS:

### RELACIÓN DE MAGNITUDES: BIAS – AC - RIPPLE



## ESTRATEGIA DE PROMEDIACIÓN DE ESTADOS:

### CÁLCULO DE RELACIÓN DE CONVERSIÓN DE GRAN SEÑAL

$$\tilde{x} = 0 \quad \tilde{d} = 0 \quad \tilde{v}_i = 0 \quad \tilde{v}_o = 0 \quad \tilde{x} = 0$$

SISTEMA EN ESTADO ESTACIONARIO (BIAS)



$$\dot{\bar{X}} = 0$$



$$\dot{\bar{X}} = A \cdot \bar{X} + B \cdot \bar{V}_i = 0 \rightarrow \bar{X} = -A^{-1} \cdot B \cdot \bar{V}_i \quad \text{Y sustituyendo:} \quad \bar{V}_o = C \cdot \bar{X} = -C \cdot A^{-1} \cdot B \cdot \bar{V}_i$$

RELACIÓN DE CONVERSIÓN DE GRAN SEÑAL:

$$\bar{V}_o = -C \cdot A^{-1} \cdot B \cdot \bar{V}_i$$

### CÁLCULO DE TRANSFERENCIA RESPECTO DE LA VARIABLE DE CONTROL $\tilde{d}$

Reescribiendo el modelo de sistema:

$$\begin{cases} \dot{X} = [A_1 \cdot D + A_2 \cdot (1 - D)] \cdot X + [B_1 \cdot D + B_2 \cdot (1 - D)] \cdot V_i \\ V_o = [C_1 \cdot D + C_2 \cdot (1 - D)] \cdot X \end{cases}$$

Sustituir:  $X = \bar{X} + \tilde{x} \quad D = \bar{D} + \tilde{d} \quad V_o = \bar{V}_o + \tilde{v}_o$  Asumiendo en este caso que:  $\tilde{v}_i = 0 \quad \dot{\bar{X}} = 0$

$$\begin{cases} \dot{\tilde{x}} = A \cdot \bar{X} + B \cdot \bar{V}_i + A \cdot \tilde{x} + [A_1 \cdot \tilde{d} + A_2 \cdot (-\tilde{d})] \cdot \bar{X} + B \cdot \tilde{v}_i + [B_1 \cdot \tilde{d} + B_2 \cdot (-\tilde{d})] \cdot \bar{V}_i \\ \bar{V}_o + \tilde{v}_o = C \cdot \bar{X} + [C_1 \cdot \tilde{d} + C_2 \cdot (-\tilde{d})] \cdot \bar{X} + C \cdot \tilde{x} \end{cases}$$

Donde se omitieron los términos productos de segundo orden:  $\tilde{d} \cdot \tilde{x}; \tilde{d} \cdot \tilde{v}_i$  Con lo cual:

$$\begin{cases} \dot{\tilde{x}} = A \cdot \tilde{x} + [A_1 \cdot -A_2] \cdot \tilde{d} \cdot \bar{X} + [B_1 \cdot -B_2] \cdot \tilde{d} \cdot \bar{V}_i \\ \tilde{v}_o = [C_1 \cdot -C_2] \cdot \tilde{d} \cdot \bar{X} + C \cdot \tilde{x} \end{cases}$$



$\mathcal{L}$

En el plano transformado:

## ESTRATEGIA DE PROMEDIACIÓN DE ESTADOS:

### CÁLCULO DE TRANSFERENCIA RESPECTO DE LA VARIABLE DE CONTROL (cont.)

$$\left\{ \begin{array}{l} [s.Id - A].\tilde{x} = [A_1 - A_2].\tilde{d}.\bar{X} + [B_1 - B_2].\tilde{d}.\bar{V}_i \\ \tilde{v}_o = [C_1 - C_2].\tilde{d}.\bar{X} + C.\tilde{x} \end{array} \right.$$

De la primer ecuación se obtiene:  $\tilde{x} = [s.Id - A]^{-1}. [A_1 - A_2].\tilde{d}.\bar{X} + [s.Id - A]^{-1}. [B_1 - B_2].\tilde{d}.\bar{V}_i$

Y por operación en estado estacionario se sabe que:  $\bar{X} = -A^{-1}.B.\bar{V}_i$

Con lo cual, reemplazando:

$$\tilde{v}_o = [C_1 - C_2].\tilde{d}. [-A^{-1}.B.\bar{V}_i] + C. \{ [s.Id - A]^{-1}. [A_1 - A_2].\tilde{d}. [-A^{-1}.B.\bar{V}_i] + [s.Id - A]^{-1}. [B_1 - B_2].\tilde{d}.\bar{V}_i \}$$

Finalmente resulta:

### FUNCIÓN DE TRANSFERENCIA RESPECTO DE LA VARIABLE DE CONTROL

$$G_{\tilde{d}} = \frac{\tilde{v}_o}{\tilde{d}} = \bar{V}_i. [C_2 - C_1]. [A^{-1}.B.] + \bar{V}_i. C. [s.Id - A]^{-1}. \{ [A_2 - A_1]. [A^{-1}.B] + B_1 - B_2 \}$$



## ESTRATEGIA DE PROMEDIACIÓN DE ESTADOS:

### CÁLCULO DE TRANSFERENCIA RESPECTO DE LA PERTURBACIÓN DE POTENCIA:

Reescribiendo el modelo de sistema:

$$\begin{cases} \dot{X} = [A_1 \cdot D + A_2 \cdot (1 - D)] \cdot X + [B_1 \cdot D + B_2 \cdot (1 - D)] \cdot V_i \\ V_o = [C_1 \cdot D + C_2 \cdot (1 - D)] \cdot X \end{cases}$$

Sustituir:  $X = \bar{X} + \tilde{x}$     $V_i = \bar{V}_i + \tilde{v}_i$     $V_o = \bar{V}_o + \tilde{v}_o$    Asumiendo en este caso que:  $\tilde{d} = 0$     $\dot{\bar{X}} = 0$

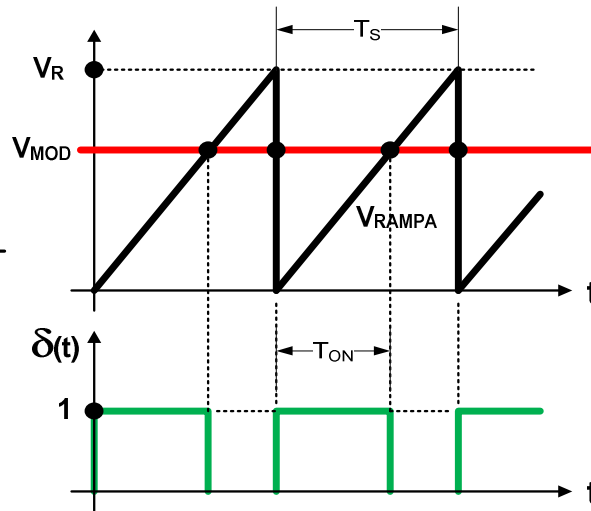
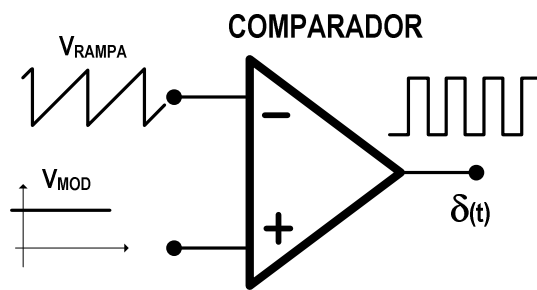
$$\begin{cases} \dot{\tilde{x}} = \cancel{A \cdot \bar{X}} + \cancel{B \cdot \bar{V}_i} + A \cdot \tilde{x} + B \cdot \tilde{v}_i \\ \bar{V}_o + \tilde{v}_o = \cancel{C \cdot \bar{X}} + C \cdot \tilde{x} \end{cases} \longrightarrow \begin{cases} \tilde{x} = [s \cdot Id - A]^{-1} \cdot B \cdot \tilde{v}_i \\ \tilde{v}_o = C \cdot \tilde{x} \rightarrow \tilde{v}_o = C \cdot [s \cdot Id - A]^{-1} \cdot B \cdot \tilde{v}_i \end{cases}$$

### FUNCIÓN DE TRANSFERENCIA RESPECTO DE LA PERTURBACIÓN DE POTENCIA

$$G_{\tilde{v}_i} = \frac{\tilde{v}_o}{\tilde{v}_i} = C \cdot [s \cdot Id - A]^{-1} \cdot B$$

## ESTRATEGIA DE PROMEDIACIÓN DE ESTADOS:

### MODULADOR PWM:

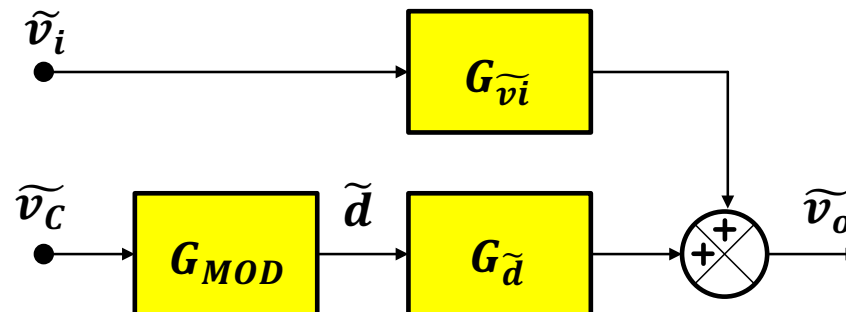


$$0 \leq V_{MOD} \leq V_R$$

### GANANCIA DEL MODULADOR PWM

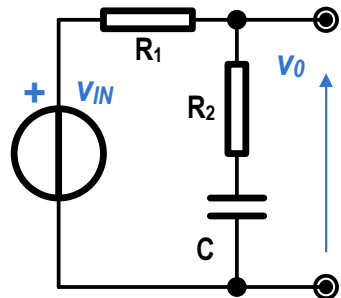
$$G_{MOD} = \frac{d(t)}{V_{MOD}} = \frac{1}{V_R}$$

### MODELO DE CONTROL EN PEQUEÑA SEÑAL



## ESTRATEGIA DE PROMEDIACIÓN DE ESTADOS: TIPOS DE RESPUESTA

### RESPUESTA DE SISTEMA CERO LHP + POLO LHP



$$G(s) = \frac{V_O(s)}{V_{IN}(s)} = \frac{(1 + s \cdot \tau_2)}{(1 + s \cdot \tau_1)}$$

$$\tau_1 = C \cdot (R_1 + R_2)$$

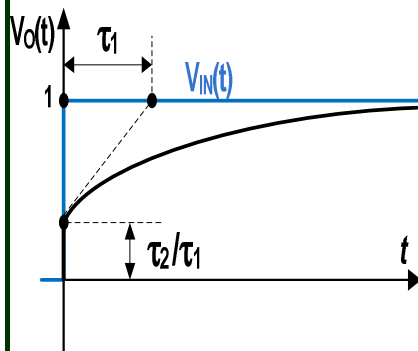
$$\tau_2 = C \cdot R_2$$

ESCALÓN UNITARIO:

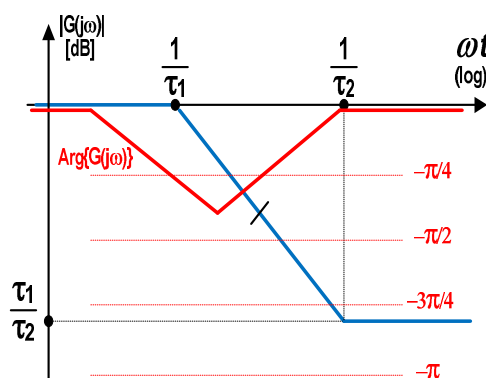
$$V_{IN}(s) = \frac{1}{s} \rightarrow V_O(s) = \frac{1}{s} - \frac{(\tau_1 - \tau_2)}{(1 + s \cdot \tau_1)}$$

$$\rightarrow L^{-1}\{.\} \rightarrow v_o(t) = u(t) - \frac{(\tau_1 - \tau_2)}{\tau_1} \cdot e^{-t/\tau_1}$$

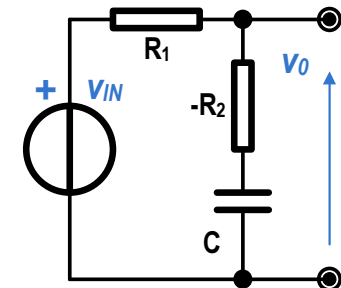
RESPUESTA TEMPORAL:



RESPUESTA FRECUENCIAL:



### RESPUESTA DE SISTEMA CERO RHP + POLO LHP



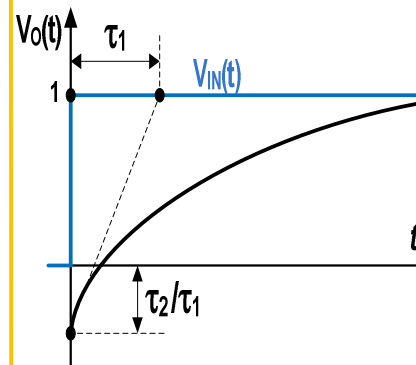
$$G(s) = \frac{V_O(s)}{V_{IN}(s)} = \frac{(1 - s \cdot \tau_2)}{(1 + s \cdot \tau_1)}$$

$$V_{IN}(s) = \frac{1}{s} \rightarrow V_O(s) = \frac{1}{s} - \frac{(\tau_1 + \tau_2)}{(1 + s \cdot \tau_1)}$$

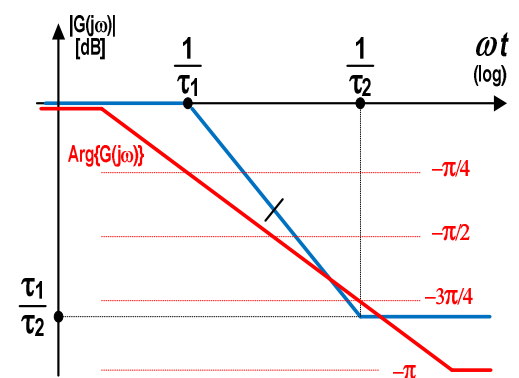
ESCALÓN UNITARIO:

$$\rightarrow L^{-1}\{.\} \rightarrow v_o(t) = u(t) - \frac{(\tau_1 + \tau_2)}{\tau_1} \cdot e^{-t/\tau_1}$$

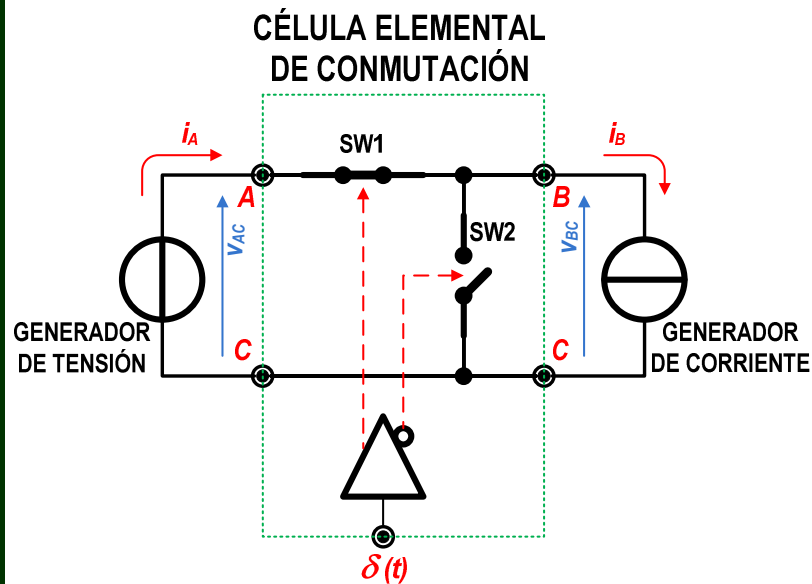
RESPUESTA TEMPORAL:



RESPUESTA FRECUENCIAL:



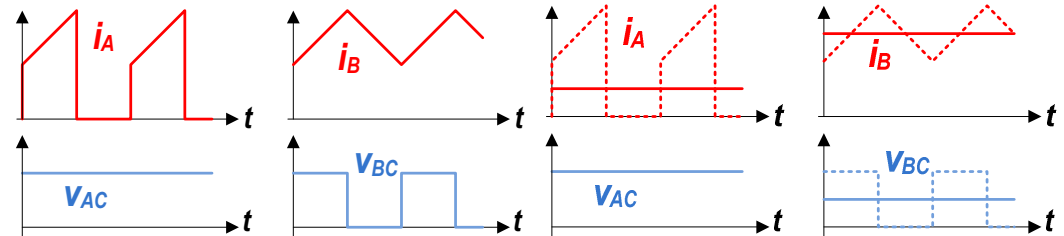
## LINEALIZACIÓN DE LA CÉLULA ELEMENTAL: TÉCNICA DE VORPÈRIAN



RELACIONES ENTRE LAS VARIABLES INSTANTÁNEAS:

$$v_{BC}(t) = \delta(t) \cdot v_{AC}(t)$$

$$i_A(t) = \delta(t) \cdot i_B(t)$$

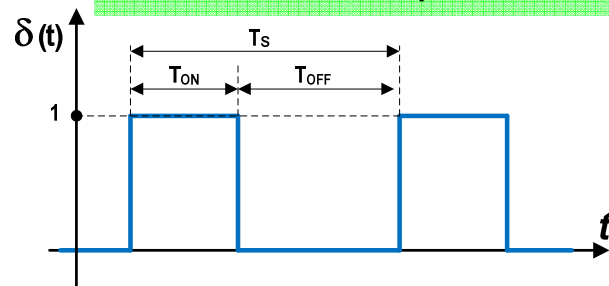


RELACIONES ENTRE LAS VARIABLES PROMEDIO:

$$v_{BC} = d(t) \cdot v_{AC}$$

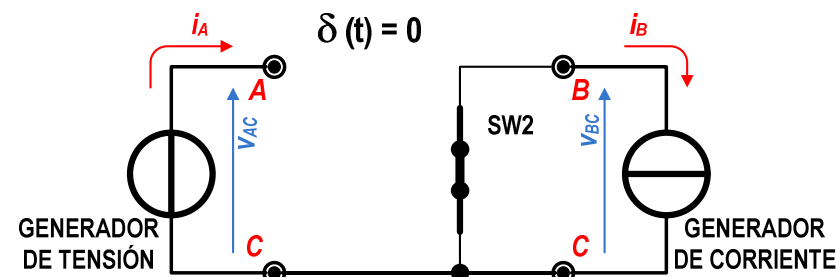
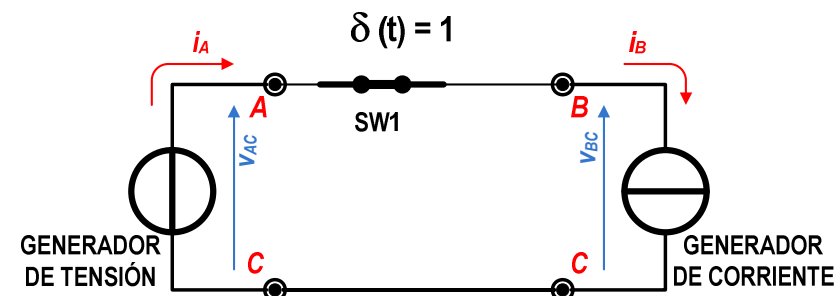
$$i_A = d(t) \cdot i_B$$

### CICLO DE TRABAJO (DEFINICIÓN)

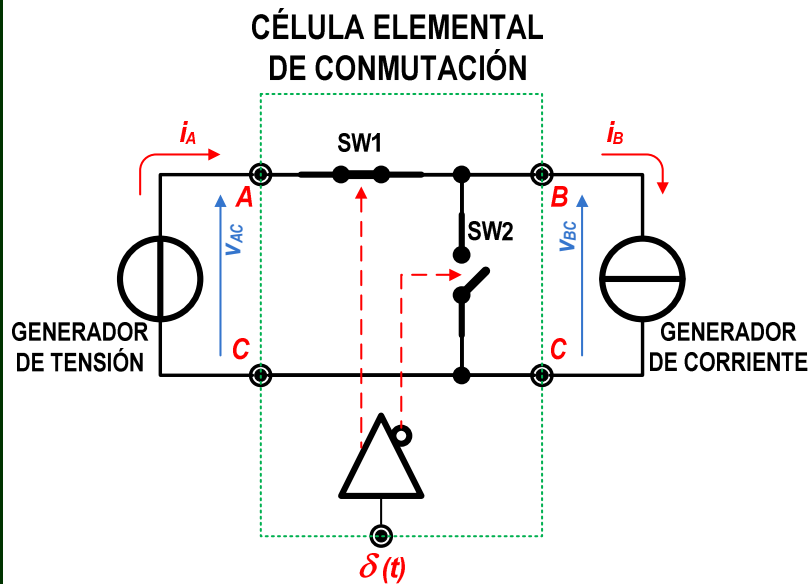


- SEÑAL DE CONTROL BINARIA FUNCIÓN DEL TIEMPO
- DEFINE DOS ESTADOS TOPOLÓGICOS

$$d(t) \triangleq \int_t^{t+T_S} \delta(t) \cdot dt = \frac{T_{ON}(t)}{T_S}$$



## LINEALIZACIÓN DE LA CÉLULA ELEMENTAL: MÉTODO DE VORPÈRIAN



### DECOMPOSICIÓN DE VARIABLES

$$v \rightarrow V + \tilde{v}$$

$$i \rightarrow I + \tilde{i}$$

$$d \rightarrow D + \tilde{d}$$

### SOLUCIÓN DC (SS)

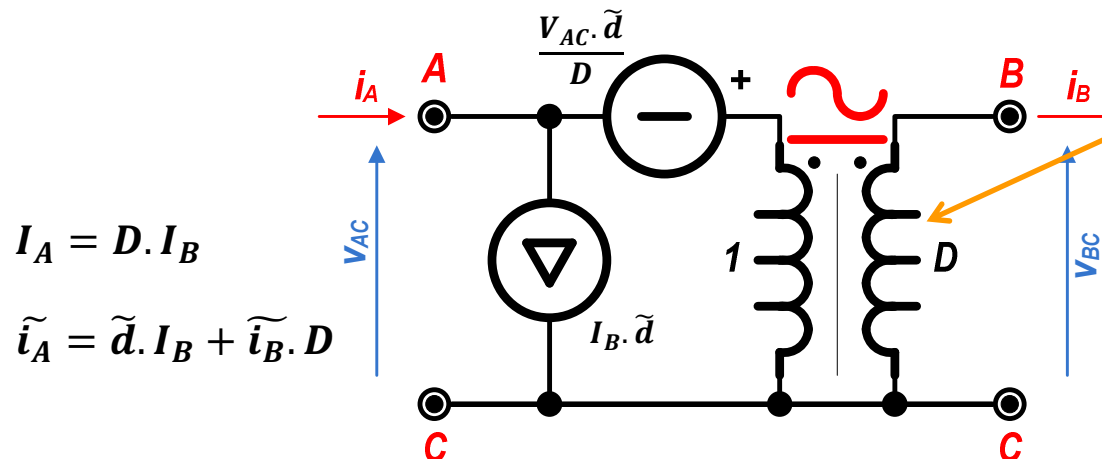
$$I_A = D \cdot I_B$$

$$V_{BC} = D \cdot V_{AC}$$

### SOLUCIÓN AC (SS)

$$\tilde{i}_A = \tilde{d} \cdot I_B + \tilde{i}_B \cdot D$$

$$\tilde{v}_{BC} = \tilde{d} \cdot V_{AC} + \tilde{v}_{AC} \cdot D$$



**SIMBOLIZA TRANSFORMACIÓN DC + AC !!**

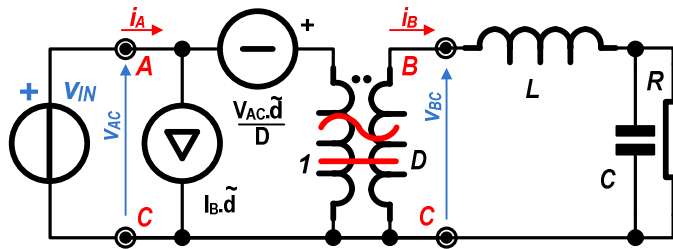
$$V_{BC} = D \cdot V_{AC}$$

$$\tilde{v}_{BC} = \tilde{d} \cdot V_{AC} + \tilde{v}_{AC} \cdot D$$

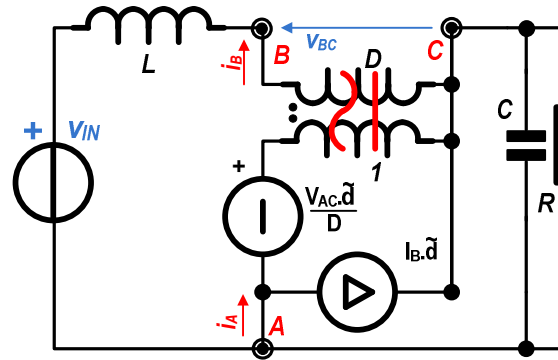


**CÉLULA PWM ELEMENTAL LINEALIZADA**

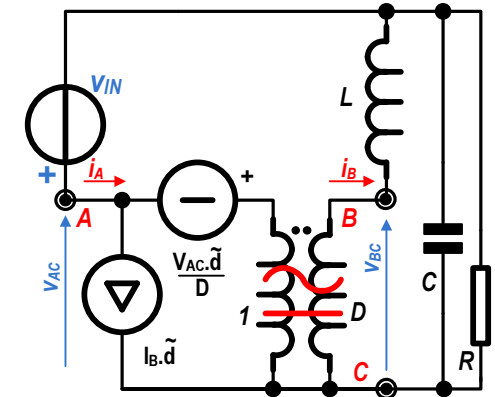
## USO DEL MODELO DE VORPÈRIAN EN EL CALCULO DE FUNCIONES TRANSFERENCIA



BUCK (FORWARD, STEP DOWN)

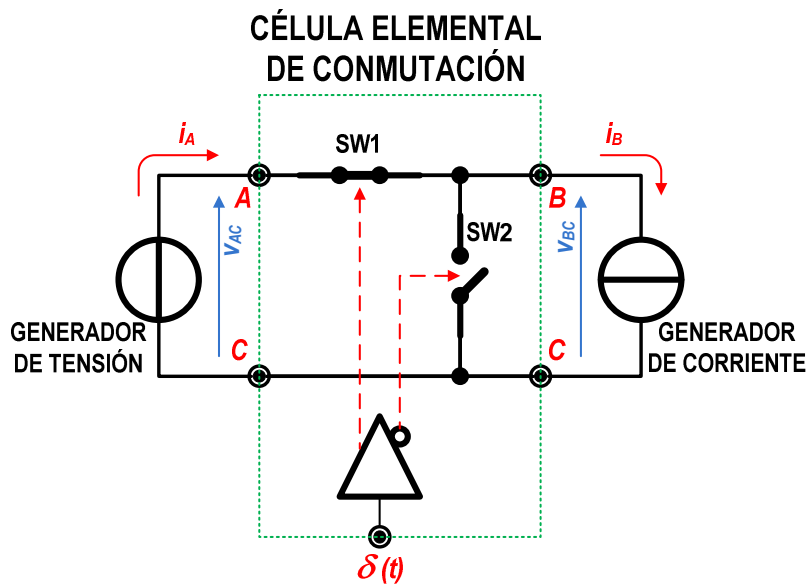


BOOST (STEP UP)



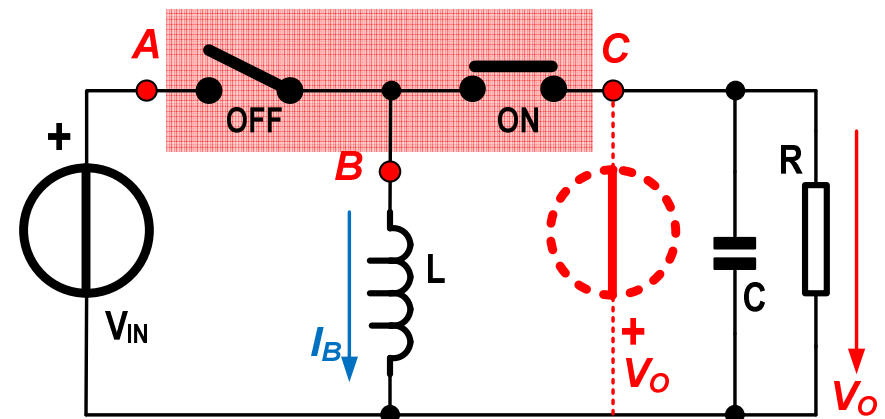
FLYBACK (STEP UP/DOWN)

## EJEMPLO: CONVERTIDOR FLYBACK

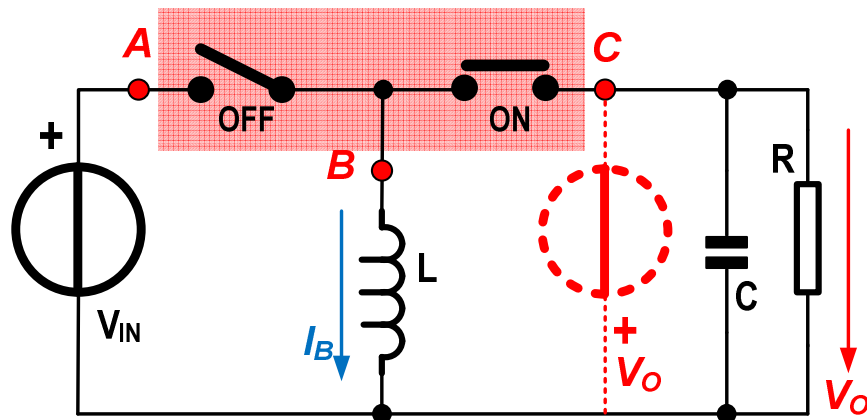


$$V_{AC} = V_{IN} + V_O$$

$$I_B = \frac{I_O}{(1-D)} = \frac{V_O}{R \cdot (1-D)}$$

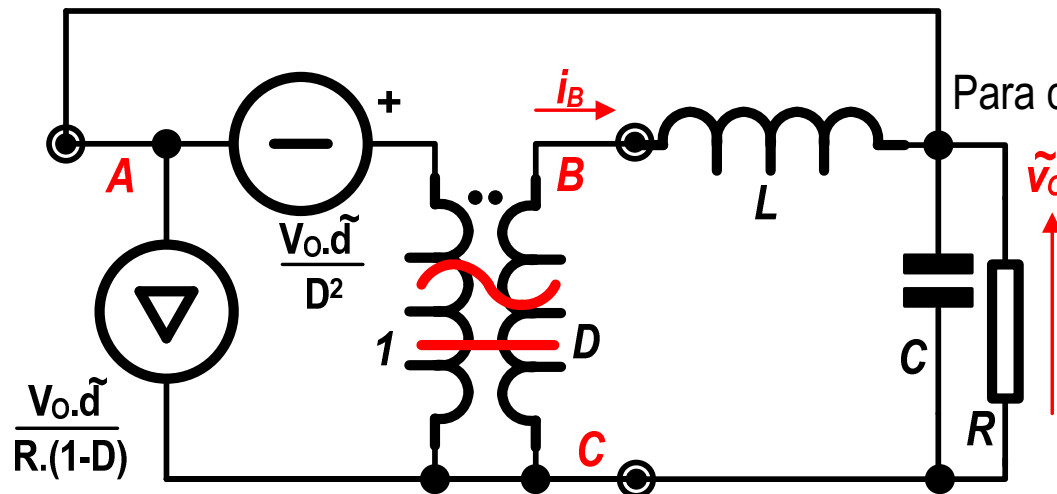
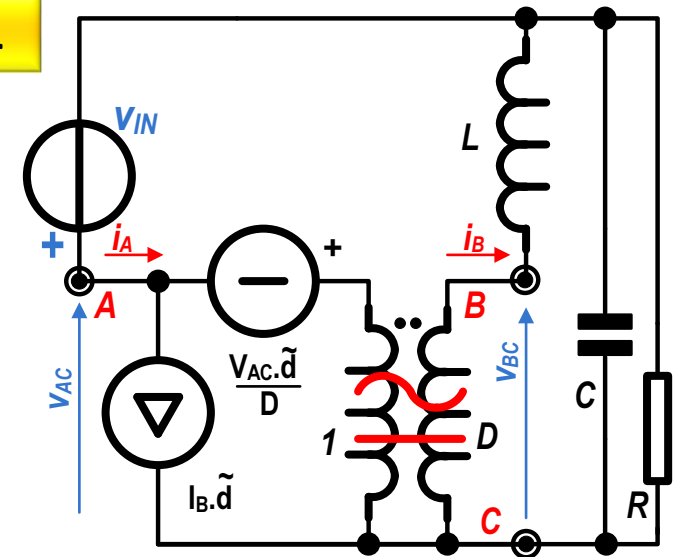


## CONVERTIDOR FLYBACK – TRANSFERENCIA DE CONTROL



$$V_{AC} = V_{IN} + V_O$$

$$I_B = \frac{V_O}{R \cdot (1 - D)}$$



Para calcular la transferencia de control  $V_{IN} = 0$

Operando con el circuito....

- ☐ CERO DE NO MÍNIMA FASE
- ☐ CERO RHP DEPENDE DE  $D$
- ☐ INDUCTANCIA EFECTIVA:  $L_E = \frac{L}{(1-D)^2}$

$$G_C(s) = \frac{\tilde{v}_O}{\tilde{d}}(s) = \frac{V_{IN}}{(1-D)^2} \cdot \frac{\left[1 - \frac{s \cdot L \cdot D}{R \cdot (1-D)^2}\right]}{\left[1 + \frac{s \cdot L}{R \cdot (1-D)^2} + \frac{s^2 \cdot L \cdot C}{(1-D)^2}\right]}$$

### SUMARIO:

- ☐ Los convertidores DC/DC son sistemas de estructura variable (no LTI)
- ☐ Para modelizar las funciones de transferencia se puede emplear el método de promediación de estados (promediando la topología) o el método de Vorpèrian (promediando las llaves)
- ☐ Las funciones de transferencia resultantes pueden incluir ceros de no mínima fase

### BIBLIOGRAFÍA:

- ☐ "Fundamentals of Power Electronics", R. Erickson, D. Maksimovic
- ☐ "Simplified Analysis of PWM Converters Using Model of PWM Switch, Part I: CCM", V. Vorpèrian, IEEE
- ☐ Apuntes de Cátedra





**PREGUNTAS ?**