

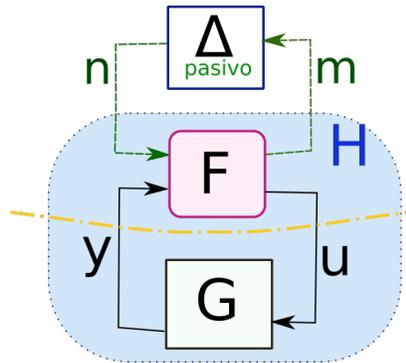
Pasividad + LFT: criterio del círculo

© 2020, Antonio Sala Piqueras, Universitat Politècnica de València. Todos los derechos reservados.

Presentación en vídeo: <http://personales.upv.es/asala/YT/V/pascricir.html>

Este código funcionó con Matlab R2020a

Objetivo: Dada la interconexión

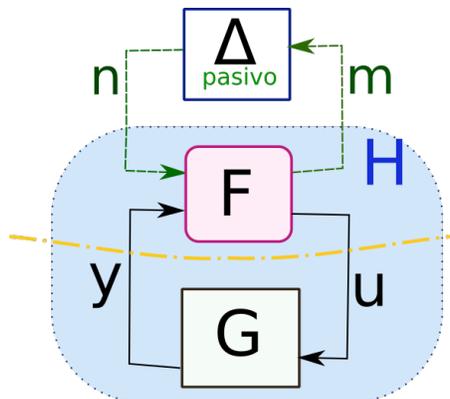


evaluar cómo debe ser la respuesta en frecuencia de G para que la interconexión sea estable, para caso serie+paralelo de F .

Tabla de Contenidos

Revisión teórica.....	1
Impedancias serie o paralelo.....	2
Caso 1: exceso de pasividad input.....	2
Caso 2, exceso de pasividad output.....	3
Caso 3, exceso de pasividad input+output (simultáneo).....	5
Estabilidad robusta.....	7
Criterio del círculo (realim +).....	7
Conclusiones.....	8
Funciones auxiliares.....	8

Revisión teórica



$$H = lft(F, G)$$

El Teorema de Pasividad dice que si Δ es estrictamente pasivo y $-H$ también (o estrict. output passive y observable), entonces la interconexión es estable. (Nyquist de H en lado izquierdo del plano complejo, parte real negativa)

Mirando únicamente la parte de abajo, $H = \text{lft}(F, G)$, $m = Hn$. Entonces $n = H^{-1}m$, con lo que se debe cumplir $u = \text{lft}(H^{-1}, F) \cdot y$, esto es $G = (\text{lft}(H^{-1}, F))^{-1}$.

Si $\text{Re}(H) < 0$, entonces $\text{Re}(H^{-1}) < 0$ -- en efecto, si $H = a + bj$ entonces

$$H^{-1} = \frac{a}{a^2 + b^2} - \frac{b}{a^2 + b^2}j.$$

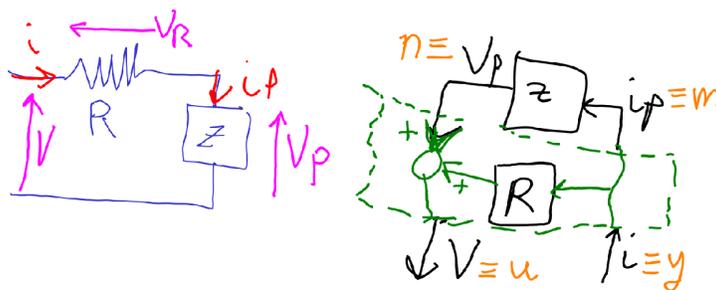
Si F no depende de la frecuencia (el caso F dinámico es más complicado), el lugar geométrico de la respuesta en frecuencia de G es:

$$\bigcup_{\sigma > 0, \gamma \in \mathbb{R}} \frac{1}{\text{lft}(-\sigma + \gamma j, F)}$$

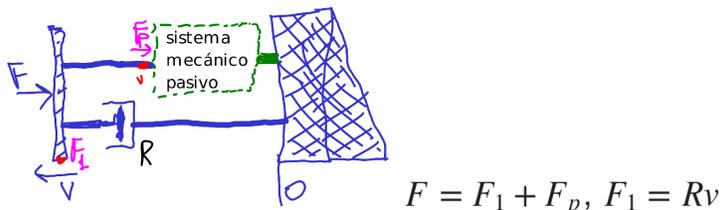
Impedancias serie o paralelo

Caso 1: exceso de pasividad input

Ejemplo eléctrico: resistencia en serie con circuito pasivo.



Las mismas ecuaciones tiene el sistema mecánico [entrada v , salida F]:



$$m = y, u = n + \alpha y$$

Si $\int mn dt \geq 0$, entonces $\int uy dt = \int (n + \alpha y)y dt = \int (nm + \alpha y^2) dt \geq \alpha \int y^2 dt$

```
alpha=3;
F_serie=[0 1;1 alpha];
dibujatodo(F_serie)
```

El valor de $\text{lft}(F,G)$ es:
 $H =$

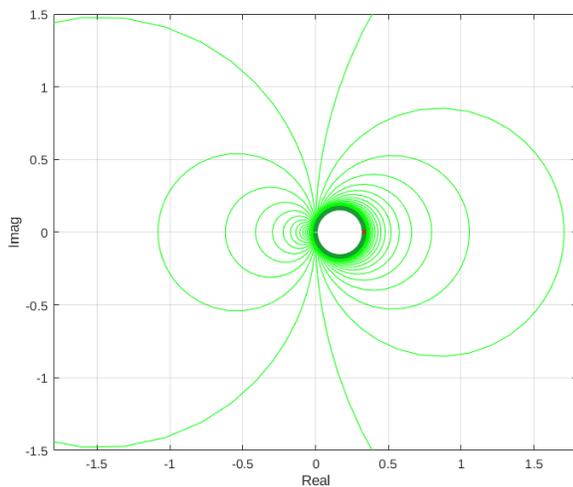
$$-\frac{G}{3G-1}$$

Por comprobar, $\text{inv}(\text{lft}(1/H,F))$ debe dar G :

$\text{ans} = G$

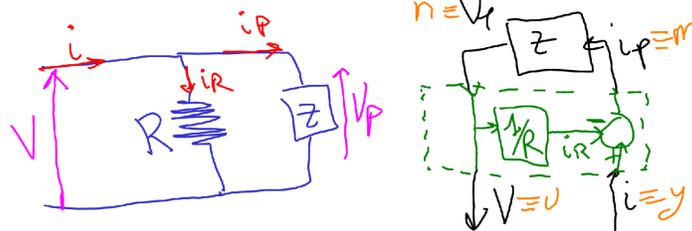
El semiplano izquierdo de H mapea a la zona verde

```
hold on, plot(1/alpha,0,'rx'), hold off, axis([-1.8 1.8 -1.5 1.5])
```



Caso 2, exceso de pasividad output

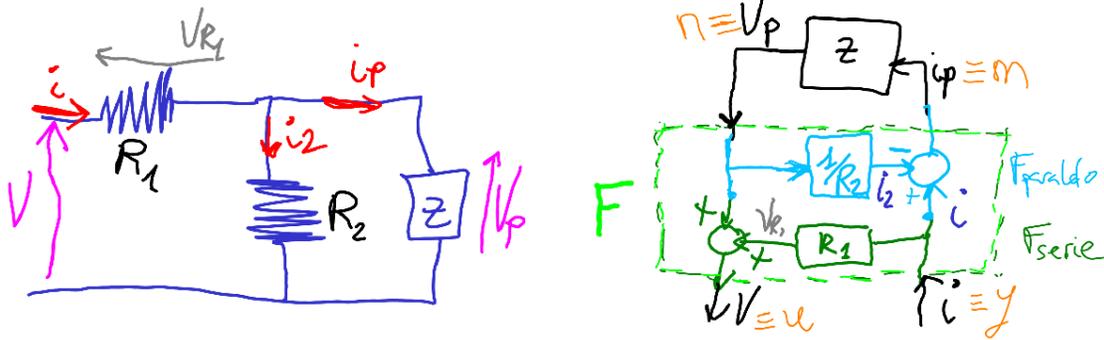
Ejemplo eléctrico: resistencia en paralelo con circuito pasivo.



Las mismas ecuaciones tiene el sistema mecánico [entrada v , salida F]:

Caso 3, exceso de pasividad input+output (simultáneo)

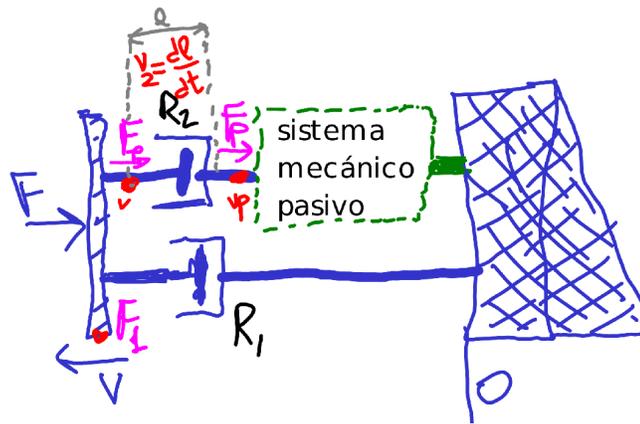
Consideremos la conexión:



La impedancia resistiva (parte real) mínima es $R_{\min} = R_1$ cuando $z \rightarrow 0$, y la máxima es $R_{\max} = R_1 + R_2$ cuando $z \rightarrow \infty$.

El componente desconocido z puede ser lineal o no lineal, estático o dinámico, mientras sea pasivo.

Análogo mecánico: cambiando tensión a fuerza, intensidad a velocidad, tenemos $F = F_p + F_1$, $F_1 = R_1 v$, $F_p = R_2 v_2$, $v_2 + v_p = v$, siendo las velocidades entendidas como diferencia de velocidad entre extremos de los amortiguadores o del sistema mecánico pasivo desconocido. [entrada v , salida F]



$$R_{\min} = \alpha, \quad R_{\max} = 1/\beta + \alpha$$

$$R_{\min} = 3$$

$$R_{\max} = 7$$

Definiendo: $\beta = \frac{1}{R_2}, \quad \alpha = R_1$

El cambio de variable (LFT) será:

$$m = -\beta n + y, \quad u = n + \alpha y$$

$$\begin{pmatrix} m \\ u \end{pmatrix} = \underbrace{\begin{pmatrix} -\beta & 1 \\ 1 & +\alpha \end{pmatrix}}_F \cdot \begin{pmatrix} n \\ y \end{pmatrix}$$

```
F=[-beta 1;1 alpha]
```

```
F = 2x2
    -0.2500    1.0000
     1.0000    3.0000
```

```
%es igual a
lft(F_paralelo,F_serio,1,1)
```

```
ans = 2x2
    -0.2500    1.0000
     1.0000    3.0000
```

Para calcular la disipación "input" (resistencia mínima) u "output" (conductancia mínima) podemos comprobar que, a partir de de $m = -\beta n + y$, $u = n + \alpha y$ tenemos:

$$\begin{aligned} \beta u^2 + \alpha m^2 &= (\beta n^2 + \beta \alpha^2 y^2 + 2\beta \alpha n y) + (\alpha \beta^2 n^2 + \alpha y^2 - 2\alpha \beta n y) \\ &= \beta n^2 + \beta \alpha^2 y^2 + \alpha \beta^2 n^2 + \alpha y^2 = (1 + \alpha \beta)(\beta n^2 + \alpha y^2) \end{aligned}$$

Dividiendo por $1 + \alpha \beta$:

$$\frac{\beta u^2 + \alpha m^2}{1 + \alpha \beta} = \alpha y^2 + \beta n^2$$

Con lo cual:

$$mn = (y - \beta n)n = y(u - \alpha y) - \beta n^2 = yu - \alpha y^2 - \beta n^2 = yu - \frac{\beta u^2 + \alpha m^2}{1 + \alpha \beta}$$

Con lo que, como $\int mn dt \geq 0$, tenemos:

$$\int uy dt \geq \alpha \int y^2 dt + \beta \int n^2 dt = \frac{\beta}{1 + \alpha \beta} \int u^2 dt + \frac{\alpha}{1 + \alpha \beta} \int m^2 dt$$

De modo que, ante una entrada fuente de intensidad, acotamos:

$$\int uy dt \geq \alpha \int y^2 dt = R_1 \int i^2 dt$$

**el lado de la derecha es cuando $V_p = n = 0$, z es un cortocircuito*

Ante una entrada fuente de tensión, acotamos:

$$\int uy dt \geq \frac{\beta}{1 + \alpha\beta} \int u^2 dt = \frac{1/R_2}{1 + R_1/R_2} \int V^2 dt = \frac{1}{R_1 + R_2} \int V^2 dt$$

**el lado de la derecha es cuando $i_p = m = 0$, z es un circuito abierto*

Estabilidad robusta

Pasemos a ver el lugar geométrico de la respuesta en frecuencia del sistema conectado al circuito para que el teorema de pasividad garantice estabilidad robusta:

```
figure
dibujatodo(F)
```

El valor de $\text{lft}(F,G)$ es:

$H =$

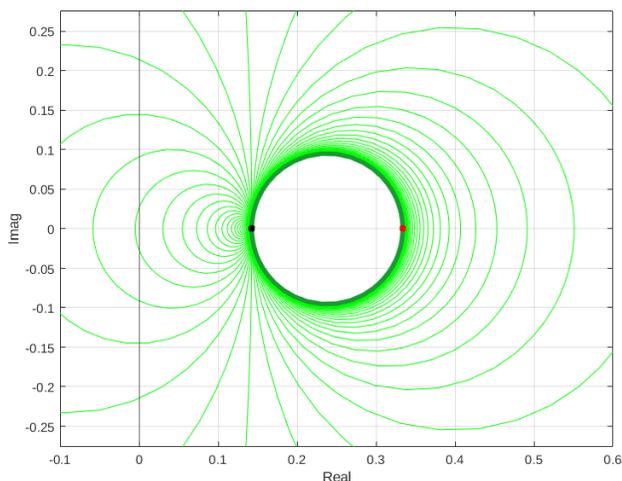
$$-\frac{G}{3G-1} - \frac{1}{4}$$

Por comprobar, $\text{inv}(\text{lft}(1/H,F))$ debe dar G :

$\text{ans} = G$

El semiplano izquierdo de H mapea a la zona verde

```
xline(0), xlim([-0.1 0.6])
hold on
plot(1/Rmin,0,'xr','LineWidth',3), plot(1/Rmax,0,'xk','LineWidth',3)
hold off
```



Criterio del círculo (realim +)

Si la respuesta en frecuencia de G está fuera del círculo cuyo diámetro está entre $1/R_{\max}$ y $1/R_{\min}$, y da tantas vueltas (antihorario) a ese círculo (bueno, criterio de Nyquist sólo dice a $+1/R_{\min}$, pero

no puede tocar el círculo) como polos inestables de G en bucle abierto, entonces el bucle $G-F-\Delta$ es estable.

Recuperamos casos anteriores cuando $\beta \rightarrow 0$ ($R_2 \rightarrow \infty$, circuito serie, caso 1, cruz "negra" hacia cero) o $\alpha \rightarrow 0$ ($R_1 \rightarrow 0$, circuito paralelo, caso 2, cruz "roja" hacia infinito).

*En interconexión con realimentación negativa, el círculo sería en el lado izquierdo del plano complejo. También habría otras versiones del criterio del círculo si se hubiese considerado la entrada V y la salida i .

Conclusiones

El criterio del círculo es un resultado famoso históricamente que generaliza el criterio de Nyquist (dar vueltas a un "punto" -1 o +1, según signo de realimentación) a dar vueltas a un círculo ante determinada configuración de pasividad expresable como LFT... Su analogía eléctrica es el circuito serie-paralelo; existe también una analogía mecánica.

Como corolario, si Z es una no-linealidad de primer y tercer cuadrante (estático), el resultado son no-linealidades con ganancia entre R_{min} y R_{max} (no-linealidad de sector).

Nota: si $R_{max} < \infty$, el criterio del círculo también se puede demostrar a partir del teorema de pequeña ganancia si $\beta > 0$, asumiendo como hipótesis de partida que $\tilde{\Delta} = \frac{\Delta - R_{med}}{\rho}$ es contractivo, siendo

$R_{med} = \frac{1}{2}(R_{max} + R_{min})$, $\rho = \frac{1}{2}(R_{max} - R_{min})$. Dicha derivación a partir de pequeña ganancia no entra en los objetivos de este material.

Funciones auxiliares

```
function dibujatodo(F)
disp('El valor de lft(F,G) es:')
H=lft(F,sym('G'))
disp('Por comprobar, inv(lft(1/H,F)) debe dar G:')
simplify(inv(lft(1/H,F)))
regrid=fliplr(logspace(-2.5,2,65));
imgrid=logspace(-3,2.5,65);
imgrid=[-fliplr(imgrid) 0 imgrid];
Nr=length(regrid);
Ir=length(imgrid);
```

```

disp('El semiplano izquierdo de H mapea a la zona verde')
for rek=1:Nr
    partereal=-regrid(rek);
    gr=[];
    for imk=1:Ir
        parteim=imgrid(imk);
        lG=1/lft(partereal+j*parteim,F);
        gr=[gr lG];
        if(rek==Nr)
            plot(gr,'Color',[0.1 .6 0.2],'LineWidth',4)
        else
            plot(gr,'g')
            if(rek==1)
                hold on
            end
        end
    end
end
end
hold off
axis equal
grid on
xlabel('Real'), ylabel('Imag')
end

```