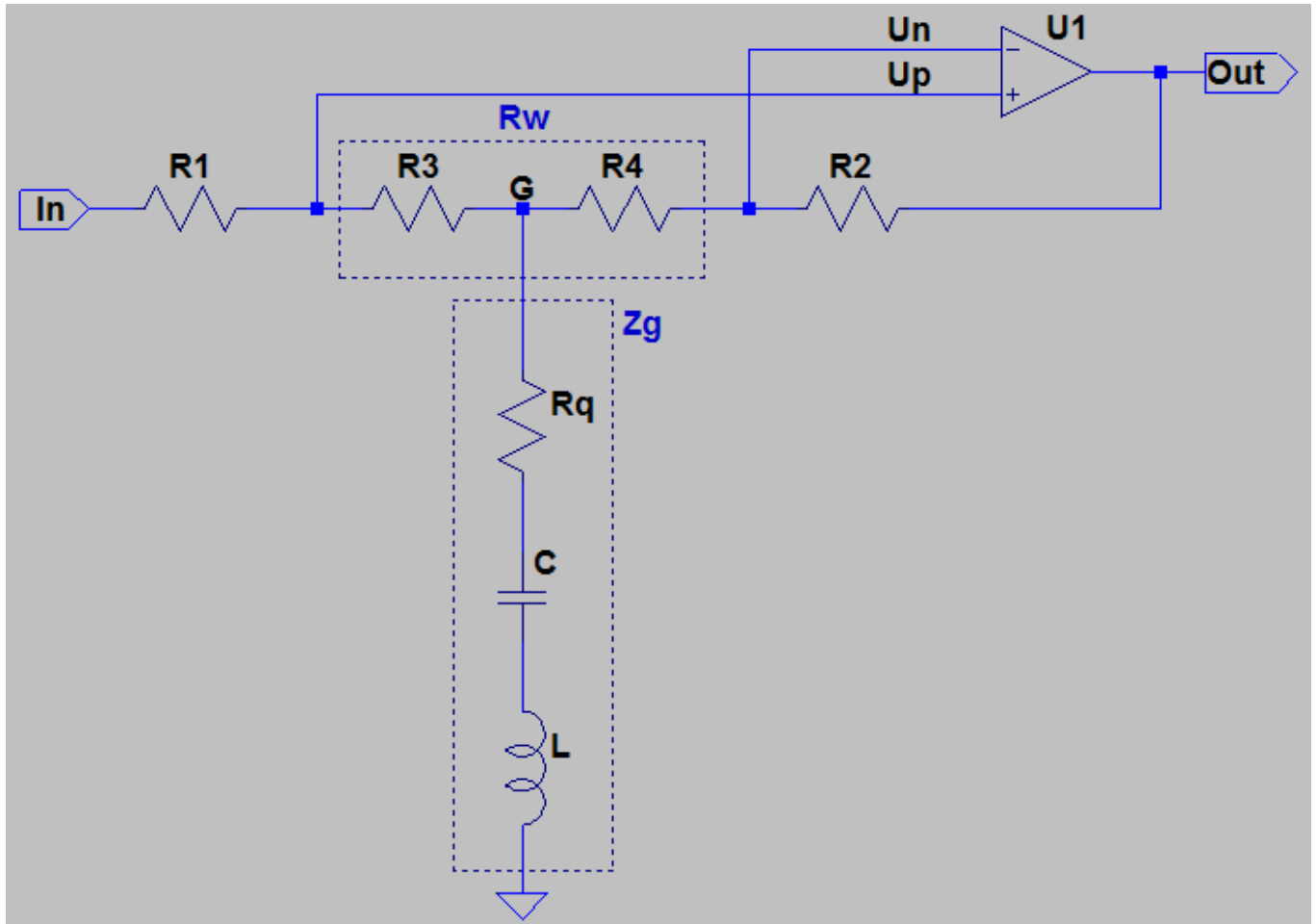


restart

Parametrisen EQ:n siirtofunktio

▼ Analysoitava kytkentä

Perinteinen parametrinen EQ voidaan toteuttaa vaikkapa seuraavasti:



R_3 ja R_4 korvataan yleensä potikalla, siten että piste G tulee potikan liukuun. Taajuusominaisuudet määräävä impedanssi Z_g toteutetaan yleensä käytännön syistä gyraattorin ja konkan sarjaankytkennällä. Tämä siksi, että tarvittavien isojen kelojen käyttäminen on hankalaa.

Alkuhommelit

Aluksi määritellään pari apufunktiota, vastusten rinnankytkennälle sekä jännitteenjaolle lausekkeenmuodostusta helpottamaan.

$$R_{par2} := (R1, R2) \rightarrow \frac{1}{\frac{1}{R1} + \frac{1}{R2}}$$

$$(R1, R2) \rightarrow \frac{1}{\frac{1}{R1} + \frac{1}{R2}} \quad (2.1)$$

$$U_{div} := (Ru, Rd) \rightarrow \frac{Rd}{Ru + Rd}$$

$$(Ru, Rd) \rightarrow \frac{Rd}{Ru + Rd} \quad (2.2)$$

Positiivisen inputin jänniteyhtälö

U_g tässä tarkasteltuna outputista katsottuna:

$$U_g := U_o \cdot U_{div}(R2 + R4, Z_g)$$

$$\frac{U_o Z_g}{R2 + R4 + Z_g} \quad (3.1)$$

Ratkaistaan U_p superponoimalla.

$$U_p := U_i \cdot (U_{div}(R1, R3 + R_{par2}(Z_g, R4 + R2))) + U_g \cdot U_{div}(R_{par2}(R4 + R2, Z_g) + R3, R1)$$

$$\frac{U_i \left(R3 + \frac{1}{\frac{1}{Z_g} + \frac{1}{R2 + R4}} \right)}{R1 + R3 + \frac{1}{\frac{1}{Z_g} + \frac{1}{R2 + R4}}} + \frac{U_o Z_g R1}{(R2 + R4 + Z_g) \left(R1 + R3 + \frac{1}{\frac{1}{Z_g} + \frac{1}{R2 + R4}} \right)} \quad (3.2)$$

Negatiivisen inputin jänniteyhtälö

Tässä sama juttu muuten kuin positiivisen inputin kanssa, mutta U_g on nyt inputista päin katsottuna.

$$U_g := U_i \cdot U_{div}(R1 + R3, Z_g)$$

$$\frac{U_i Z_g}{R1 + R3 + Z_g} \quad (4.1)$$

$$U_n := U_g \cdot U_{div}(R4 + R_{par2}(Z_g, R1 + R3), R2) + U_o \cdot U_{div}(R2, R4 + R_{par2}(Z_g, R1 + R3))$$

$$\frac{U_i Z_g R2}{(R1 + R3 + Z_g) \left(R4 + \frac{1}{\frac{1}{Z_g} + \frac{1}{R1 + R3}} + R2 \right)} + \frac{U_o \left(R4 + \frac{1}{\frac{1}{Z_g} + \frac{1}{R1 + R3}} \right)}{R4 + \frac{1}{\frac{1}{Z_g} + \frac{1}{R1 + R3}} + R2} \quad (4.2)$$

Supistetaan vastusrepertuaaria

Merkataan $R1$ ja $R2$ samaksi arvoksi Ra . Tämä tarkoittaa sitä, että vaimennus ja vahvistus ovat desibeleinä ilmaistuna itseisarvoltaan samansuuruiset.

$$R1 := Ra$$

$$Ra \tag{5.1}$$

$$R2 := Ra$$

$$Ra \tag{5.2}$$

Merkataan $R3$ ja $R4$ yhden arvon Rw ja dimensiomattoman luvun w avulla, w on väliltä 0 ja 1:

$$R3 := w \cdot Rw$$

$$w Rw \tag{5.3}$$

$$R4 := (1 - w) \cdot Rw$$

$$(1 - w) Rw \tag{5.4}$$

Muuttuja w saa arvon 1, kun kytkentä antaa maksimivahvistuksen ja arvon 0 maksimivaimennuksella. w kuvaa siis potikan asentoa lineaarisesti.

Taajuusominaisuudet määräävä RLC-resonaattori

Ilmaistaan kondensaattorin arvo resonanssitaajuuden ω_n ja Q -arvon sekä Q -arvon määräävän vastuksen Rq avulla:

$$C := \frac{1}{\omega_n \cdot Rq \cdot Q}$$

$$\frac{1}{\omega_n Rq Q} \tag{6.1}$$

Kela voidaan laskea resonanssitaajuuden ja kondensaattorin avulla:

$$L := \frac{1}{\omega_n^2 C}$$

$$\frac{Rq Q}{\omega_n} \tag{6.2}$$

Taajuusominaisuudet määräävä impedanssi Zg on siis:

$$Zg := Rq + \frac{1}{s \cdot C} + s \cdot L$$

$$Rq + \frac{\omega_n Rq Q}{s} + \frac{s Rq Q}{\omega_n} \tag{6.3}$$

Siirtofunktio

Operaatiovahvistin vahvistaa tuloapojen välisen jännitteen avoimen silmukan vahvistuksella G , tämän perusteella voidaan ratkaista lähtöjännite:

$$\text{solve}(Uo = (Up - Un) \cdot G, Uo)$$

$$\left(U_i R_w \left(w s \omega_n R_a + s \omega_n w R_w - s \omega_n w^2 R_w + R_q s \omega_n + \omega_n^2 R_q Q + s^2 R_q Q \right) G \right) / \left(s \omega_n R_a^2 + R_a s \omega_n R_w + 2 R_q s \omega_n R_a + 2 R_q \omega_n^2 Q R_a + 2 R_q s^2 Q R_a + w R_w^2 s \omega_n - w^2 R_w^2 s \omega_n + R_q s \omega_n R_w + R_q \omega_n^2 Q R_w + R_q s^2 Q R_w + R_w G s \omega_n R_a + R_w^2 G s \omega_n \right) \tag{7.1}$$

$$+ R w G R q s \omega n + R w G \omega n^2 R q Q + R w G s^2 R q Q - R w G w s \omega n R a - R w^2 G s \omega n w^2)$$

Idealisoidaan ottamalla lähtöjännitteen raja-arvo kun G lähestyy ääretöntä:

$\lim_{G \rightarrow \infty} ((7.1), G = \infty)$

$$\frac{(w s \omega n R a + s \omega n w R w - s \omega n w^2 R w + R q s \omega n + \omega n^2 R q Q + s^2 R q Q) U_i}{R a s \omega n + s \omega n w R w + R q s \omega n + \omega n^2 R q Q + s^2 R q Q - w s \omega n R a - s \omega n w^2 R w} \quad (7.2)$$

$\text{collect}\left(\text{simplify}\left(\frac{(7.2)}{U_i}\right), s\right)$

$$\frac{s^2 R q Q + (\omega n w R w - \omega n w^2 R w + R q \omega n + w \omega n R a) s + \omega n^2 R q Q}{s^2 R q Q + (R a \omega n + \omega n w R w + R q \omega n - w \omega n R a - \omega n w^2 R w) s + \omega n^2 R q Q} \quad (7.3)$$

$H := s \rightarrow (7.3)$

$$s \rightarrow \frac{s^2 R q Q + (\omega n w R w - \omega n w^2 R w + R q \omega n + w \omega n R a) s + \omega n^2 R q Q}{s^2 R q Q + (R a \omega n + \omega n w R w + R q \omega n - w \omega n R a - \omega n w^2 R w) s + \omega n^2 R q Q} \quad (7.4)$$

Siirtofunktio joissain erikoistapauksissa

Vahvistus ominaistaajuudella ($s=j\omega n$) kun potikka positiivisessa äärilaidassa ($w=1$):

$\text{simplify}(\text{subs}(s = I \cdot \omega n, w = 1, H(s)))$

$$\frac{R q + R a}{R q} \quad (8.1)$$

Vahvistus ominaistaajuudella ($s=j\omega n$) kun potikka negatiivisessa äärilaidassa ($w=0$):

$\text{simplify}(\text{subs}(s = I \cdot \omega n, w = 0, H(s)))$

$$\frac{R q}{R q + R a} \quad (8.2)$$

Vahvistus ominaistaajuudella ($s=j\omega n$) kun potikka keskiasennossaan ($w=1/2$):

$\text{simplify}\left(\text{subs}\left(s = I \cdot \omega n, w = \frac{1}{2}, H(s)\right)\right)$

$$1 \quad (8.3)$$

Yksinkertaistettu siirtofunktio kun $w=0$ tai $w=1$:

$\text{collect}(\text{subs}(w = 0, H(s)), s)$

$$\frac{s^2 R q Q + R q s \omega n + \omega n^2 R q Q}{s^2 R q Q + (R q \omega n + R a \omega n) s + \omega n^2 R q Q} \quad (8.4)$$

$\text{collect}(\text{subs}(w = 1, H(s)), s)$

$$\frac{s^2 R q Q + (R q \omega n + R a \omega n) s + \omega n^2 R q Q}{s^2 R q Q + R q s \omega n + \omega n^2 R q Q} \quad (8.5)$$

Havaitaan siirtofunktion osoittajan ja nimittäjän vaihtavan paikkaansa kun w muuttuu nolasta yhteen tai toisinpäin. Tämä on helppo mieltää siten, että samanlaiset vastakkaiset korjaukset kumoavat toisensa, jolloin siirtofunktio on 1.

Siirtofunktio vahvistuksen avulla

Jaetaan siirtofunktion osoittaja ja nimittäjä Rq:lla:

$$\frac{\text{expand}\left(\frac{\text{numer}(\mathbf{(8.4)})}{Rq}\right)}{\text{expand}\left(\frac{\text{denom}(\mathbf{(8.4)})}{Rq}\right)} = \frac{s \omega n + \omega n^2 Q + s^2 Q}{s^2 Q + s \omega n + \frac{Ra s \omega n}{Rq} + \omega n^2 Q} \quad (9.1)$$

Merkitään suhdetta Ra/Rq = G-1:

$$\text{algsubs}\left(\frac{Ra}{Rq} = G - 1, \mathbf{(9.1)}\right) = \frac{s \omega n + \omega n^2 Q + s^2 Q}{s^2 Q + s \omega n G + \omega n^2 Q} \quad (9.2)$$

$$\frac{\text{expand}\left(\frac{\text{numer}(\mathbf{(8.5)})}{Rq}\right)}{\text{expand}\left(\frac{\text{denom}(\mathbf{(8.5)})}{Rq}\right)} = \frac{s^2 Q + s \omega n + \frac{Ra s \omega n}{Rq} + \omega n^2 Q}{s \omega n + \omega n^2 Q + s^2 Q} \quad (9.3)$$

$$\text{algsubs}\left(\frac{Ra}{Rq} = G - 1, \mathbf{(9.3)}\right) = \frac{s^2 Q + s \omega n G + \omega n^2 Q}{s \omega n + \omega n^2 Q + s^2 Q} \quad (9.4)$$

▼ Navat ja nollat

$$\text{solve}(\text{denom}(\mathbf{(9.2)}) = 0, s) = \frac{1}{2} \frac{(-G + \sqrt{G^2 - 4Q^2}) \omega n}{Q}, -\frac{1}{2} \frac{(G + \sqrt{G^2 - 4Q^2}) \omega n}{Q} \quad (10.1)$$

$$\text{solve}(\text{numer}(\mathbf{(9.2)}) = 0, s) = \frac{1}{2} \frac{(-1 + \sqrt{1 - 4Q^2}) \omega n}{Q}, -\frac{1}{2} \frac{(1 + \sqrt{1 - 4Q^2}) \omega n}{Q} \quad (10.2)$$