

6. teknik kongre

Z DÖNÜŞÜM DEĞİŞKENİ İLE SÜZGEÇ TASARIMI

TURHAN ÇİFTÇİBAŞI
ÖZAY HÜSEYİN

UDK: 621.372.54

ÖZET

Bu yazıda, araya girme kaybı yöntemi ile süzgeç gerçekleştirme çalışmalarında sayısal güvenilirliğin kaybolması sorunu ele alınmaktadır. İşlemlerde sayısal güvenilirliğin giderek azalmasını önlemek için kullanılan z dönüşüm değişkeni yöntemi açıklanarak, bu yeni yöntemle hazırlanmış olan bilgisayar programı ve özellikleri tanıtılmaktadır.

SUMMARY

in this paper the problem of loss of accuracy in filter design work is investigated. The use of z-transformed variables to avoid the accumulation of errors in arithmetic operations is outlined and the prepared computer program for filter design in the new variable is presented.

1. GİRİŞ

Süzgeç tasarımı en yanlıgsız yöntem, çeşitli hesap zorluklarına rağmen bilgisayarların sağladıkları olanaklar sayesinde "Araya Girme Kaybı Yöntemi" olarak kalmıştır. Bilgisayarların gelişmesi sonucu geniş olarak ele alınabilen bu yöntem, gene bilgisayarların sonlu sayıda (genellikle 8 ya da 16) rakam kullanması nedeniyle sınırlandırılmış durumdadır.

Süzgeçlerde aranan başlıca özellik; geçirme bantı zayıflamasının gerektiği kadar küçük, söndürme bantı zayıflamasının gerektiği kadar büyük, ayrıca geçirme ve söndürme bantları arasındaki geçiş bantının gerektiği kadar dar olmasıdır. Bu koşullar zayıflama sıfırları ve kutuplarının uç değerler yakınında kümeleşmesine yol açmakta ve hesap süresince rakamların güvenilirliği büyük ölçüde kaybolmaktadır. Daha kesin ve sıkı koşullar istendikçe 16 rakamla hesaplama da yetersiz kalmakta; sayısal kesinliği artıracak başka yöntemler kullanılması gerekmektedir.

Bu yazıda araya girme kaybı yöntemi ile z dönü-

şim değişkeninin sayısal kesinliği artırmak için kullanımı özetlenecek, ayrıca hazırlanmış olan programın özellikleri sunulacaktır.

2. DEYİMLER ve TANIMLAR

Kullandığımız deyimler Üstünde açıklık sağlamak için önce tasarım yöntemini [1,2] kısaca özetlemek yerinde olacaktır.

İrasal işlev ve etkin iletim işlevi sırasıyla

$$K(p) = \frac{f}{1-p} \quad , \quad H(p) = \frac{e(p)}{q(p)} \quad (2.D)$$

ile gösterilmiş olsun. Bu işlevler arasındaki Feldkeller ilişkisi

$$H(p)H(-p) = 1 + K(p)K(-p)$$

ya da

$$e(p)e(-p) = f(p)f(-p) + q(p)q(-p)$$

olarak bilinmektedir. Zayıflama işlevi ise

$$A = 20 \log_{10} |H|$$

olarak tanımlanmaktadır.

Yukarıda tanımlanan işlevler, gerçekleştirilebi-

6. teknik kongre

lır, kayıpsız bir devre için aşağıdaki koşulları sağlamalıdır:

- $e(p)$, $f(p)$ ve $q(p)$, p türünden gerçel katsayılı çokterimliler olmalıdır,
- $e(p)$ çokterimlisi Hurvitz olmalıdır,
- $q(p)$ çokterimlisi ya çift ya da tek çokterimli olup derecesi $e(p)$ den küçük ya da eşit olmalıdır,
- $[H(jw)]' > 1$ sağlanmalıdır.

Araya girme kaybı yöntemi ile süzgeç gerçekleştirilmede ilk adım geçirme bandında Tchebycheff özellikte, söndürme bandı ise kutupları değiştirerek ayarlanabilecek türde olan ırsal işlevin seçimidir. Böyle bir işlev türü seçildikten sonra söndürme kutuplarının sayısı ve değerleri adım adım değiştirme yöntemiyle bulunabilir [3].

Tasarımda ikinci adım süzgeç devresinin açık ve kısa devre empedans işlevlerinin elde edilmesidir. $K(p)$ işlevi bulunduğundan sonra [1] de verilen bağıntı yardımıyla $e(p)e(-p)$ çokterimlisi ve bu çokteriminin sol yarı düzlemdeki sıfırlarından $e(p)$ Hurvitz çokterimlisi kolayca bulunabilir. Empedans işlevleri ise, $e(p)$ ve $f(p)$ çokterimlilerinden, Çizelge 1'deki empedans deyimleri kullanılarak elde edilir.

Tasarımın son adımı empedans işlevlerinin gerçekleştirilmesidir. Bunun için tüm kutupların kutup sökme yöntemi ile ve tutarlı bir sıra ile sökülerek öge değerlerinin elde edilmesi gerekir. Şekil 1 ve 2'de, sırasıyla sıfır frekansta ve sıfırdan farklı sonlu bir frekansta kutupların gerçekleştirilmesi görülmektedir. Kutupların sökümü ile gerçekleştirme işlemi ayrıntılı olarak [2] de verilmiştir.

3. SAYISAL KESİNLİK SORUNU

Süzgeç gerçekleştirmek için yukarıda tanımlanan bütün özellikleri taşıyan birçok bilgisayar programları hazırlanmıştır, ancak sayısal güvenilirliğin oldukça az olması nedeniyle kullanımları sınırlı kalmaktadır. Anlamlı rakamların işlem ilerledikçe giderek azalması sorununa tek çözüm yolu, işlemi daha çok rakam ile yürütmek olagelmıştır.

Kesinlik sorununun daha yakından incelenmesi sayısal kesinliğin kaybolduğu iki tehlikeli noktanın bulunduğunu göstermektedir.

Bunlardan ilki, $e(p)e(-p)$ çokterimlisinin elde edilme basamağıdır. $e(p)$ nin sıfırları olan ırsal değerler geçirme bandı sınır frekansı yakınında yığılmış olduklarından, bunların $e(p)e(-p)$ çokterimlisinden çıkarılmaları sırasında sayısal güvenilirlik büyük ölçüde azalmaktadır. İkinci önemli nokta ise kutup sökme yöntemi olarak bilinen, adım adım öge değerlerini bulma işlemidir. Bu işlemde, yapı içindeki bir ögenin bulunmasından sonra kalan işlev; katsayıları çok yakın olan çokterimlilerin çıkarılması ile elde

edilmektedir. Bu nedenle sayısal kesinlik kaybı her adımda hızla artmaktadır.

Bu sorunun daha uygun ve pratik değeri fazla olan diğer bir çözüm yolu ise başka bir değişkenle hesapları yürütmektir.

4. DÖNÜŞÜM DEĞİŞKENİ-Z

Sayısal kesinliğin kaybının tek nedeni devrenin ırsal değerlerinin belirli noktalar yakınında kümelenmesi olduğuna göre bağımsız değişken olarak karmaşık frekans değişkeni p yerine bu kümelenmeden etkilenmeyecek başka bir değişken kullanmak uygun bir çözüm yolu olacaktır.

Bant geçiren bir süzgeçte geçirme bandı sınır frekansları f_i ve f_2 ise, ırsal değerlerin yığılma noktaları

$$P_1 = \pm j2Trf,$$

ve

$$P_2 = \pm j2irf,$$

olmaktadır. Bu durumda z dönüşüm değişkeni

$$z^2 = \frac{f^2 - f_2^2}{f^2 - f_1^2} \quad (4.1)$$

ya da f değişkeni $f_2=1$ olacak şekilde düzgülenirse

$$z^2 = \frac{f^2 - 1}{f^2 - a^2} \cdot a = \frac{f_i}{f_2} \quad (4.2)$$

olarak tanımlanmaktadır. Bu dönüşüm $f^2 - f_2^2$ geçirme bandını tüm sanal eksene eşleyerek ırsal değerlerin arasını açmaktadır.

Alçak geçiren süzgeç için $f_1=0$ olduğundan dönüşüm değişkeni

$$z^2 = \frac{f^2 - f_2^2}{f^2}$$

ve düzgülenmiş olarak

$$z^2 = \frac{f^2 - 1}{f^2}$$

biçimini almaktadır.

5. ARAYA GİRME KAYBI YÖNTEMİNİN Z DEĞİŞKENİ İLE YÜRÜTÜLMESİ

Araya girme kaybı yönteminin tüm işlemleri p türünden işlevlerle z türünden karşılıkları arasında bire-bir ilişki kurularak z değişkeni ile ya-

6. teknik kongre

pılabilir. Böylece z değişkeni bireşim işleminin bütün aşamalarında kullanılabilir.

5.1 Irasal İşlevin z-Türünden Tanımı

İrasal işlevin yapı olarak kutup frekansları ayarlanabilir ve geçirme bantında eşit dalgacıklı seçileceğinden yukarıda söz edilmişti. İrasal işlevin düzgülenmiş kutup frekansları $f_i, i=1, \dots, n$, bunların z dönüşüm eşdeğerleri $m_i, i=1, \dots, n$, ve aşırı uç frekansları kutup sayıları da n_0 ve n^+ , olsun. Bu durumda K irasal işlevi

$$EzF = (z+1/a)^{n_0} (z+1)^{n_+} \prod_{i=1}^n (z+m_i)^2$$

bağıntısı ile tanımlanan E ve F çift çokterimlileri türünden

$$|K|^2 = \frac{k^2 E^2}{E^2 - z^2 F^2} \quad (5.1)$$

olarak tanımlanmaktadır. Bu işlevin geçirme bantında k^2 den küçük eşit dalgacıklı olduğu, söndürme bantında ise yukarıda öngörülen kutupları içerdiği gösterilebilir [1,3,4j.

(5.1)'de tanımlanan irasal işlev türü, geçirme bandı söndürmesini değişmez olarak

$$a_p = 10 \log_{10} (1+k^2)$$

ile belirlemektedir. Böylece, söndürme bantları söndürmesini sağlayacak kutup değerleri, bilgisayarla yalnız kutup değerlerini değiştirerek yapılan bir yaklaşımla elde edilebilmektedir [U.3].

K irasal işlevi belirlendikten sonra (2.1) de tanımlanan $f(p)$ ve $e(p)e(-p)$ çokterimlilerinin z dönüşüm değişkeni eşdeğerleri bulunmakta, buradan da $e(p)$ çokterimlisi doğrudan hesaplamalarla kolayca elde edilebilmektedir. [4,5,6] da bu hesaplama için üç ayrı bağıntı dizisi bulunmakta olup, bunlardan herhangi biri ile bilgisayar programı hazırlanabilir.

5.2 Empedans Deyimlerinin z Eşdeğeri ve Öğe Değerlerinin Saptanması

Çizelge 1'de verilen empedans işlevleri yalnız $e_c(p)$, $f_c(p)$, $e_t(p)$, $f_t(p)$ ve $q(p)$ nin derecesinin n bağımlı olduğuna göre $e(p)$ ve $f(p)$ çokterimlilerinin z eşdeğerlerinden empedans deyimleri elde edilebilmektedir.

Elde edilen empedans işlevleri, seri rezonans türü öğelerle başlayan devrelerde

$$Z(z^2) = \frac{N(z^2)}{D(z^2) \sqrt{z^2-1} \sqrt{1-a^2 z^2}} \quad (5.2)$$

Reaktans	$q(l>)$ Çift	$q(p)$ Tek
X_{1A}	$\frac{e_c - f_c}{e_t + f_t}$	$\frac{e_t - f_t}{e_c + f_c}$
X_{1K}	$\frac{e_t - f_t}{e_c + f_c}$	$\frac{e_c - f_c}{e_t + f_t}$
X_{2A}	$\frac{e_c + f_c}{e_t + f_t}$	$\frac{e_t + f_t}{e_c + f_c}$
X_{2K}	$\frac{e_t - f_t}{e_c - f_c}$	$\frac{e_c - f_c}{e_t - f_t}$

A : Açık devre
K : Kapalı devre
ç : Çift
t : Tek

çizelge 1. Empedans deyimleri

şeklinde, paralel rezonans türü öğelerle başlayan devrelerde ise

$$Z(z^2) = \frac{N(z^2) \sqrt{z^2-1} \sqrt{1-a^2 z^2}}{D(z^2)} \quad (5.3)$$

şeklinde ortaya çıkmaktadır [1,4,5,6].

Empedans işlevleri bilinen bir devrenin sıfır, sonsuz ve sonlu frekans kutuplarının sökülümü ile öğe değerlerinin saptanması işlemleri de z değişkeni türünden yürütülebilmektedir, örnek olarak (5.2) eşitliği türünde bir giriş empedansı işlevinden, Şekil 1'deki gibi sıfır frekansta kutup sökülümünü inceleyelim. (5.2) bağıntısı ve (4.2) bağıntısından çıkarılan $p = \sqrt{1-a^2 z^2} / A-a$ deyimleri kullanılarak

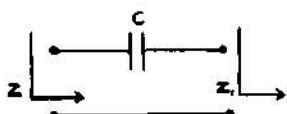
$$pZ = \frac{N}{D(z^2-1)} \quad (5.4)$$

elde edilir. Şekil 1'deki gerçekleştirme işleminin z eşdeğeri ise Şekil 3'de verilmiştir.

Bu yöntemle bütün kutupların sökülümü sonucunda merdiven tipi bir devre elde edilir. Burada dikkat edilecek nokta; sökülecek kutup sırasının tutarlı olmasıdır. Örneğin, paralel rezonans türü olarak (5.2) bağıntısında verilen empedans işlevinin ilk öğesi seri bir sığa ya da makara olamaz. Bu konuda ayrıntılı bilgi [1] ve [7] de bulunabilir.

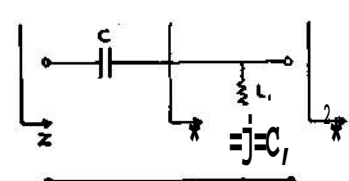
6. BİLGİSAYAR PROGRAMI

Araya girme kaybı yönteminin z değişkeni kullanılarak programlaması yapılmış olup [1] de görülebilir. Program, gerektiğinde yazarlardan te-



$C = \left[\frac{1}{pZ} \right]_{p=0} \quad Z_1 = Z - \frac{1}{pC}$

Şekil 1. Sıfır frekansta kutup sökümü

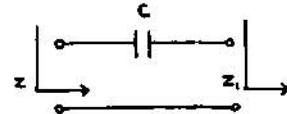


$C = f - Li \quad Z_1 = Z - \frac{1}{pC}$

$L_1 = \left[\frac{pZ}{p^2 + f_1^2} \right]_{p^2 = -f_1^2}$

$C_1 = \frac{1}{L_1 f_1^2} \quad \frac{1}{Z_2} = \frac{1}{Z_1} - \frac{p/L_1}{p^2 + f_1^2}$

Şekil 2. Sonlu ve sıfırdan farklı frekansta kutup sökümü



$C = \left[\frac{1}{pZ} \right] \quad Z_1 + pZ = -\frac{1}{f}$

$z = 1/a$

Şekil 5. Sıfır frekansta kutup sökümünün z dönüşüm eşdeğeri

min edilebilecektir. Burada kısaca programın özellikleri sunulmaya çalışılacaktır.

Program geleneksel türde (söndürme sıfırları geçirme bandında ve gerçek bir devre tasarımı) yapılmaktadır. [4,5,6 J da önerilen parametrik süzgeç tasarımı yöntemleri kullanılmamıştır.

Program hem alçak geçiren, hem de bant geçiren süzgeç tasarımı yapabilmektedir. Veri olarak tanımlanan önemli değişkenler şunlardır:

- i) Geçirme bandında en yüksek söndürme (db) ;
- ii) Geçirme bandı uç frekans değerleri,
- iii) Söndürme bantlarında bölge bölge tanımlanabilen en düşük söndürme (db),
- iv) Giriş ve çıkış kapılarında istenen empedans özellikleri (Her biri seri rezonans ve paralel rezonans türü olabilir.),
- v) Gerçekleştirmenin sağdan, soldan ya da her iki yönden yapımı için kod işaretleri,
- vi) Öge değerlerinin ayarlanacağı giriş ya da çıkış yük direnç değeri.

Ayrıca gerçekleştirilenin yapılacağı kutup söküm ve öge dizisi sırası kullanıcı tarafından tanımlanabileceği gibi, kullanıcı tarafından verilmesi durumunda program tarafından seçilmektedir.

Program hakkındaki diğer bilgiler [1] de görülebilir. Ayrıca programda bazı esneklikler sağlamak amacıyla çalışmalar sürdürülmektedir.

KAYNAKLAR

- [1] *çiftçiabaşı, T*, "Filter Design by Transformed Variables" M.S.Thesis, ODTÜ, Temmuz 1974
- [2] *Saal, R. ve E.Ulbrich*, "On the Design of Filters by Synthesis", İRE Trans. on Circuit Theory, Cilt. CT-5, s.284-327, Aralık, 1958
- [3] *Smith, B.R. ve G.C.Temes*, "An Iterative Approximation Procedure for Automatic Filter Synthesis", IEEE Trans. on Circuit Theory, Cilt. CT-12, s. 107-112, Mart, 1965
- [4] *Szentirmai, G.*, "A Filter Synthesis Program" System Analyses by Digital Computer, F.F. Kuo ve J.F.Kaiser, Eds. New York, Wiley, 1966
- [5] *Bingham, J.A.C.*, "A New Method of Solving the Accuracy Problem in Filter Design", IEEE Trans. on Circuit Theory, Cilt. CT-11, s. 327-341, Eylül, 1964
- [6] *Orchard, H.J. ve G.C.Temes*, "Filter Design Using Transformed Variables", IEE Trans. on Circuit Theory, Cilt. CT-15, s.385-408, Aralık, 1968
- [7] *Skwirzynski, J.K.*, "On Synthesis of Filters", IEEE Trans. on Circuit Theory, Cilt. CT-18, s. 152-163, Ocak, 1971