### Hafta 4: Doğrusal ve Zamanla Değişmeyen Sistemler

#### Ele Alınacak Ana Konular

- LTI sistemlerin özellikleri
- Diferansiyel denklemlerle tanımlanmış sürekli-zaman nedensel LTI sistemler
- Fark denklemleriyle tanımlanmış ayrık-zaman nedensel nedensel LTI sistemler
- Tekil fonksiyonlar

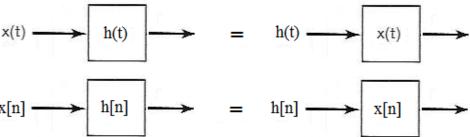
• Konvolüsyon işlemi, değişme özelliğine sahiptir. Matematiksel olarak,

$$x[n] * h[n] = h[n] * x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] x[n-k]$$
$$x(t) * h(t) = h(t) * x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) x(t-\tau) d\tau$$

• Bu ilişkiler, basit değişken dönüşümleriyle ispatlanabilir. Örneğin, ayrık-zaman durumunda r=n-k değişken dönüşümü yapılırsa

$$x[n] * h[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = \sum_{r=-\infty}^{\infty} x[n-r]h[r] = h[n] * x[n]$$

• Özetle, bir LTI sistemde giriş ve impuls yanıtının rolleri değiştirilirse çıkış aynı kalmaktadır:



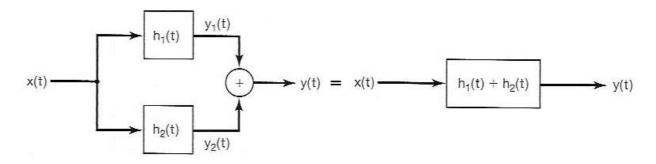
4.Hafta

3

• Konvolüsyon işlemi, dağılma özelliğine sahiptir. Matematiksel olarak,

$$x[n]*(h_1[n] + h_2[n]) = x[n]*h_1[n] + x[n]*h_2[n]$$
$$x(t)*[h_1(t) + h_2(t)] = x(t)*h_1(t) + x(t)*h_2(t)$$

• Bu ilişkileri ispatlamak zor değildir. Sürekli-zaman durumu için ilişkilerin blok diyagram yorumu aşağıda verilmiştir:

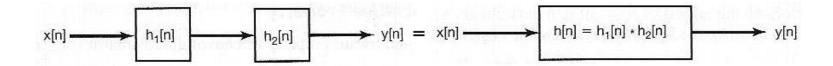


• Özetle, paralel olarak bağlanmış LTI sistemler, impuls yanıtı parelel bağlamadaki LTI sistemlerin impuls yanıtlarının toplamına eşit olan tek bir sisteme eşdeğerdir.

• Konvolüsyon işlemi, birleşme özelliğine sahiptir. Matematiksel olarak,

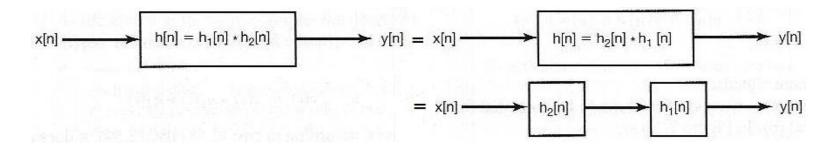
$$x[n]*(h_1[n]*h_2[n]) = (x[n]*h_1[n])*h_2[n]$$
  
 $x(t)*[h_1(t)*h_2(t)] = [x(t)*h_1(t)]*h_2(t)$ 

• Ayrık-zaman durumu için ilişkilerin blok diyagram yorumu aşağıda verilmiştir:

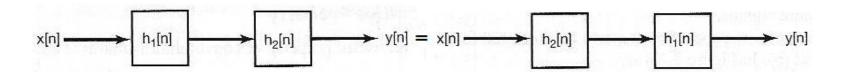


• Özetle, seri olarak bağlanmış iki LTI sistem, impuls yanıtı seri bağlamadaki sistemlerim impuls yanıtlarının konvolüsyonuna eşit olan tek bir sisteme eşdeğerdir.

• Konvolüsyon işlemi değişme özelliğine sahip olduğundan iki işaretin konvolüsyonu herhangi bir sırada yapılabilir. O halde, değişme ve birleşme özelliklerinden



• Sonuç olarak, seri olarak bağlanmış LTI sistemlerde sistemlerin sırası değiştirildiğinde toplam yanıtın değişmeyeceği anlaşılmaktadır. Yani,



• Hafizasız sistem tanımından, LTI sistemlerin hafizasız olabilmesi için ayrık-zaman durumunda  $n \neq 0$  için h[n] = 0, sürekli-zaman durumunda ise  $t \neq 0$  için h(t) = 0 olmalıdır. Yani,  $h[n] = K\delta[n]$ 

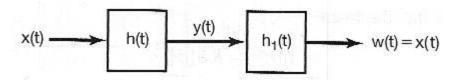
$$h(t) = K\delta(t)$$
$$h(t) = K\delta(t)$$

• K=1 durumunda konvolüsyon toplamı ve konvolüsyon integrali aşağıdaki sonuçları verecektir:

$$x[n] * \delta[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \delta[n-k] = x[n] \Rightarrow x[n] * \delta[n] = x[n]$$
$$x(t) * \delta(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \delta(t-\tau) d\tau \Rightarrow x(t) * \delta(t) = x(t)$$

• Toplama işleminde, herhangi bir sayının sıfır ile toplamı kendine; çarpma işleminde herhangi bir sayının 1 ile çarpımı kendine eşittir. Konvolüsyon işleminde ise, bir işaretin impuls ile konvolüsyonu kendine eşit olmaktadır. O halde, konvolüsyon işleminin BİRİM OPERATÖRÜ impuls fonksiyonudur.

- Herhangi bir LTI sistemin tersinin de LTI olacağı gösterilebilir.
- Bir işaret, sisteme uygulanıp sistemin çıkışı da ters sisteme uygulandığında tekrar işaret geri elde edilir. Bu gözlem, sürekli-durumda aşağıda özetlenmiştir:



• O halde, sistem ve tersinin seri bağlanmasından oluşan toplam sistemin impuls yanıtı impuls fonksiyonuna eşit olmalıdır. Sistemin ve tersinin impuls yanıtları sırasıyla h ve  $h_1$  ile gösterilsin. İmpuls yanıtları arasındaki ilişki

$$h(t) * h_1(t) = \delta(t)$$
$$h[n] * h_1[n] = \delta[n]$$

eşitlikleriyle verilir.

ÖRNEK: Bir sürekli-zaman LTI sistemin girişi ile çıkışı arasındaki ilişki  $y(t) = x(t-t_0)$  ile verilmektedir. Ters sistemin impuls yanıtını bulunuz.

ÇÖZÜM: Sistemin impuls yanıtını bulmak için girişine  $\delta(t)$  uygulanmalıdır. O halde,

$$h(t) = \delta(t - t_0)$$

Sisteme x(t) uygulandığında çıkış

$$y(t) = x(t) * h(t) = x(t) * \delta(t-t_0) = x(t-t_0).$$

olup sistem girişi  $t_0$  kadar ötelemektedir. Çıkış, ters yönde  $t_0$  kadar ötelenirse giriş geri elde edilecektir. Yani, ters sistemin impuls yanıtı  $h_1(t) = \delta(t+t_0)$  olmalıdır. Yanıtımızı kontrol edelim:

$$h(t) * h_1(t) = \delta(t - t_0) * \delta(t + t_0)$$
$$= \delta(t + t_0 - t_0)$$
$$= \delta(t)$$

• Bir LTI sistemin nedensel olabilmesi (çıkışın girişin gelecekteki değerlerine bağlı olmaması) için impuls yanıtı bağımsız değişkenin negatif değerleri için sıfır olmalıdır. Yani,

$$h[n] = 0,$$
  $n < 0$   
 $h(t) = 0,$   $t < 0.$ 

- O halde, nedensel bir LTI sistemde giriş belirli bir ana kadar sıfır ise çıkış da o ana kadar sıfır olacaktır.
- Nedensel LTI sistemler için konvolüsyon denklemleri aşağıdaki gibi olur:

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{n} x[k]h[n-k] = \sum_{k=0}^{\infty} h[k]x[n-k]$$
$$y(t) = \int_{-\infty}^{t} x(\tau)h(t-\tau)d\tau = \int_{0}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$

- Bir LTI sistemin kararlı olabilmesi için impuls yanıtının sağlaması gereken koşulu ayrık-zamanda çıkaralım. Sürekli-zamanda adımlar benzer olduğundan sadece sonuç verilecektir.
- B bir sabit olmak üzere, impuls yanıtı h[n] olan sistemin girişine tüm n değerleri için |x[n]| < B koşulunu sağlayan bir herhangi bir giriş uygulandığında çıkışın genliği konvolüsyon toplamı kullanılarak bulunabilir:

$$|y[n]| = \left| \sum_{k=\infty}^{\infty} h[k] x[n-k] \right|$$

• Sonsuz tane sayının toplamının mutlak değeri, sayıların mutlak değerlerinin toplamından küçük (veya eşit) ve iki sayının çarpımının mutlak değeri sayıların mutlak değerlerinin çarpımına eşit olduğundan

$$|y[n]| \le \sum_{k=\infty}^{\infty} |h[k]| |x[n-k]|$$

• En son toplamada, girişin genliği tüm anlarda *B*'den küçük olduğundan, girişin genliği yerine *B* yazılırsa toplamanın değeri daha fazla büyüyeceğinden

$$|y[n]| \le B \sum_{k=\infty}^{\infty} |h[k]|$$

• Son eşitsizlikten, çıkışın sonlu ve dolayısıyla sistemin kararlı olabilmesi için impuls yanıtının mutlak toplanabilir olması gerektiği sonucu çıkmaktadır:

$$\sum_{k=\infty}^{\infty} |h[k]| < \infty$$

• Benzer şekilde, bir sürekli-zaman LTI sistemin kararlı olabilmesi için impuls yanıtının mutlak integrallenebilir olması gerektiği gösterilebilir:

$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt < \infty$$

ÖRNEK: İmpuls yanıtları aşağıda verilen sistemlerin kararlılığını belirleyiniz.

(a) 
$$h[n] = \delta(n-n_0)$$
, (b)  $h(t) = \delta(t-t_0)$ , (c)  $h[n] = u(n)$ , (d)  $h(t) = u(t)$ .

#### ÇÖZÜM:

(a) Sistem kararlıdır çünkü 
$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h[n]| = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |\delta[n-n_0]| = 1 < \infty$$

(b) Sistem kararlıdır çünkü 
$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt = \int_{-\infty}^{\infty} |\delta(t - t_0)| dt = 1 < \infty$$

(c) Sistem kararsızdır çünkü 
$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h[n]| = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |u[n]| = \infty$$

(d) Sistem kararsızdır çünkü 
$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt = \int_{-\infty}^{\infty} |u(t)| dt = \infty$$

4.Hafta

13

- LTI sistemlerin davranışını belirlemek için BİRİM BASAMAK YANITI (sisteme birim basamak uygulandığında elde edilen yanıt) da kullanılabilir. Bu nedenle, impuls yanıtı ile birim basamak yanıtı arasındaki ilişkiyi bulmak faydalı olabilir.
- Ayrık-durumda sistemin birim basamak yanıtını s[n] ile gösterelim. h[n] ile s[n] arasındaki ilişki konvolüsyon toplamı kullanılarak belirlenebilir:

$$s[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]u[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{n} h[k]$$

- Yukarıdaki ilişki eşdeğer olarak , h[n] = s[n] s[n-1] şeklinde de yazılabilir.
- Sürekli-durumda h(t) ile s(t) arasındaki ilişki konvolüsyon integralinden bulunur:

$$s(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)u(t-\tau)d\tau = \int_{-\infty}^{t} h(\tau)d\tau$$
$$\Rightarrow h(t) = \frac{ds(t)}{dt} = s'(t)$$

• y(t) çıkış, x(t) giriş olmak üzere, bir sürekli-zaman sisteminde giriş-çıkış ilişkisi aşağıdaki gibi olsun:

$$\frac{dy(t)}{dt} + 2y(t) = x(t)$$

- Diferansiyel denklem giriş ile çıkış arasında bir kısıt vermektedir, ancak bu kısıt çözüm için yeterli değildir. Çözüm için başlangıç koşulları da belirtilmelidir.
- Bu derste, nedensel sürekli-zaman LTI sistemleri tanımlamada diferansiyel denklemler kullanacağız. Nedensel LTI sistemler için başlangıç koşulları özel bir şekildedir.
- Diferansiyel denklemi, K gerçel bir sayı olmak üzere  $x(t) = K e^{3t} u(t)$  girişi için çözelim. y(t), özel  $(y_p(t))$  ve homojen çözümün  $(y_h(t))$  toplamına eşittir:

$$y(t) = y_p(t) + y_h(t)$$

- Özel çözüm diferansiyel denklemi sağlayan bir çözüm, homojen çözüm ise giriş sıfırken diferansiyel denklemin çözümüdür.
- Özel çözümün girişle aynı forma sahip olduğu ancak parametrelerinin bilinmediği varsayılır. Yani, A bilinmeyen bir sabit olmak üzere  $y_p(t) = Ae^{3t}$ . Çözüm, diferansiyel denklemde yerine konulursa:

$$3Ae^{3t} + 2Ae^{3t} = Ke^{3t}, t > 0 \Rightarrow A = \frac{K}{5}, y_p(t) = \frac{K}{5}e^{3t}$$

• Homojen çözümün, B ve s sabitler olmak üzere  $y_h(t) = Be^{st}$  şeklinde olduğu varsayılır.  $y_h(t)$  diferansiyel denklemde yerine konulursa, aşağıdaki sonuç bulunur:

$$sBe^{st} + 2Be^{st} = e^{st}(s+2) = 0$$

• s = -2 olmalıdır ve homojen çözüm herhangi bir B için  $Be^{-2t}$ 'dir. Sonuç olarak,

$$y(t) = y_h(t) + y_p(t) = Be^{-2t} + \frac{K}{5}e^{-3t}, \quad t > 0.$$

4.Hafta

16

- Görüldüğü gibi, soruda verilen bilgiler *B* sabitinin değerini belirlemek için yeterli değildir.
- Sistemin nedensel olduğu varsayılırsa,  $t < t_0$  için x(t) = 0 ise,  $t < t_0$  için y(t) = 0 olmalıdır. Örneğimizde t < 0 için x(t) = 0 olup t < 0 için y(t) = 0 olacaktır. Çözüm t = 0'da hesaplanıp sıfıra eşitlenirse B hesaplanabilir:

$$0 = B + \frac{K}{5} \Rightarrow B = -\frac{K}{5}$$

• O halde, çözüm tam olarak aşağıdaki gibi olur.

$$y(t) = \begin{cases} 0, & t < 0 \\ \frac{K}{5} (e^{3t} - e^{-2t}), & t > 0 \end{cases} \Rightarrow y(t) = \frac{K}{5} (e^{3t} - e^{-2t}) u(t)$$

• Genelleştirme yaparsak, *N*. Dereceden sabit katsayılı diferansiyel denklem aşağıdaki şekilde verilir:

$$\sum_{k=0}^{N} a_k \frac{d^k y(t)}{dt^k} = \sum_{k=0}^{M} b_k \frac{d^k x(t)}{dt^k}$$

- Çıkışın en yüksek dereceden türevine diferansiyel denklemin derecesi denir. Çözüm, homojen ve özel çözümlerin toplamına eşittir.
- Diferansiyel denklem tek başına çözüm için yeterli değildir. Başlangıç koşulları da belirtilmelidir. Farklı başlangıç koşulları farklı çözümler verir.
- Ancak, sistem nedensel ise  $t < t_0$  için x(t) = 0 ise,  $t < t_0$  için y(t) = 0 olacağından başlangıç koşulları bulunabilir ve  $t > t_0$  için y(t) hesaplanabilir. İlgili başlangıç koşulları şöyledir:

$$y(t_0) = \frac{dy(t_0)}{dt} = \frac{d^2y(t_0)}{dt^2} = \dots = \frac{d^{N-1}y(t_0)}{dt^{N-1}} = 0.$$

• N. dereceden sabit katsayılı bir fark denklemi aşağıdaki şekilde verilir:

$$\sum_{k=0}^{N} a_k y[n-k] = \sum_{k=0}^{M} b_k x[n-k]$$

- Çözüm, homojen ve özel çözümlerin toplamına eşittir.
- Fark denklemi tek başına çözüm için yeterli değildir. Başlangıç koşulları da belirtilmelidir. Fark denklemi şu şekilde de düzenlenebilir:

$$y[n] = \frac{1}{a_0} \left\{ \sum_{k=0}^{M} b_k x[n-k] - \sum_{k=1}^{N} a_k y[n-k] \right\}$$

- O halde, y[n]'nin hesaplanabilmesi için y[n-1], y[n-2], ..., y[n-N] başlangıç koşullarının bilinmesine gerek vardır.
- Sürekli durumda olduğu gibi sistemin nedensel olduğu biliniyorsa başlangıç koşulları belirlenebilir ve fark denklemi çözülebilir.

• Fark denkleminin, N'nin sıfırdan farklı olup olmamasına göre iki şekli vardır:

$$y[n] = \frac{1}{a_0} \left\{ \sum_{k=0}^{M} b_k x[n-k] - \sum_{k=1}^{N} a_k y[n-k] \right\}, \qquad N \neq 0,$$
$$y[n] = \sum_{k=0}^{M} \left( \frac{b_k}{a_0} \right) x[n-k], \qquad N = 0.$$

- N=0 durumunda, çıkış sadece girişe bağlı olup çözüm için başlangıç koşulları gerekli değildir. Bu tür denklemlere YİNELEMELİ OLMAYAN denklem denilir.
- Yinelemeli olmayan fark denkleminde  $x[n] = \delta[n]$  yapılırsa sistemin impuls yanıtı elde edilir:

$$h[n] = \begin{cases} \frac{b_n}{a_0}, & 0 \le n \le M \\ 0, & \text{aksi halde} \end{cases}$$

• İmpuls yanıtı, sonlu sayıda değer aldığından yinelemeli olmayan fark denklemleriyle tanımlanan LTI sistemlere SONLU İMPULS YANITLI (FIR) sistem denilir.

- $.N \neq 0$  durumunda, çıkış hem giriş hem çıkışa bağlı olup için başlangıç koşullarına gerek vardır. Bu tür fark denklemlerine YİNELEMELİ fark denklemi denilir.
- ÖRNEK: Giriş-çıkış ilişkisi aşağıdaki fark denklemiyle verilen ayrık-zaman nedensel LTI sistemi ele alalım:

$$y[n] = x[n] + \frac{1}{2}y[n-1]$$

- Görüldüğü gibi, çıkışın herhangi bir andaki değerinin hesaplanabilmesi için bir önceki değeri bilinmelidir.
- $x[n] = K\delta[n]$  olsun. n < 0 için giriş sıfır olduğundan n < 0 için y[n] = 0 olmalıdır. Bu nedenle, n < 0 için çıkışın hesaplanmasına gerek yoktur.
- $n \ge 0$  için başlangıç koşulu olarak y[-1] = 0 seçip hesaplamalara başlayabiliriz.

$$y[0] = x[0] + \frac{1}{2}y[-1] = K$$

$$y[1] = x[1] + \frac{1}{2}y[0] = \frac{1}{2}K$$

$$y[2] = x[2] + \frac{1}{2}y[1] = \left(\frac{1}{2}\right)^{2}K$$

$$y[n] = x[n] + \frac{1}{2}y[n-1] = \left(\frac{1}{2}\right)^{n}K$$

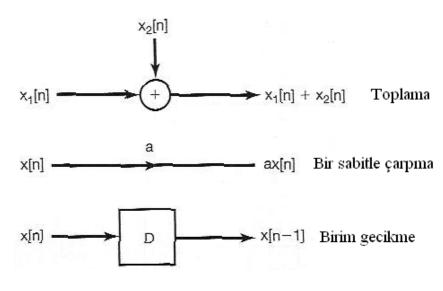
- K = 1 için  $x[n] = \delta[n]$  olup sistemin impuls yanıtı  $h[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n]$  olur.
- İmpuls yanıtı, sonsuz sayıda değer aldığından yinelemeli fark denklemleriyle tanımlanan LTI sistemlere SONSUZ İMPULS YANITLI (IIR) sistem denilir.

# Birinci DerecedenFark Denklemleriyle Tanımlanmış Ayrık-Zaman LTI Sistemlerin Blok Diyagram Gösterilimi

• Aşağıdaki fark denklemiyle tanımlanan basit bir ayrık-zaman nedensel LTI sistemi ele alalım:

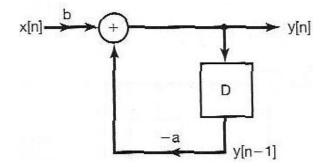
$$y[n] = bx[n] - ay[n-1]$$

• Bu sisteme karşılık gelen blok diyagram gösterilimini elde etmek için toplama, bir sabitle çarpma ve birim gecikme operatörleri aşağıdaki şekilde tanımlansın.



# Birinci Dereceden Fark Denklemleriyle Tanımlanmış Ayrık-Zaman LTI Sistemlerin Blok Diyagram Gösterilimi

• O halde, fark denklemi aşağıda verilen blok diyagramla temsil edilebilir.

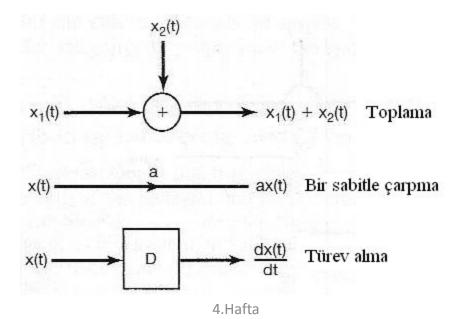


- Blok diyagram, sistemin gerçekleştirilebilmesi için hafıza elemanına ve başlangıç koşullarının bilinmesine gerek olduğunu göstermektedir.
- Birim gecikme elemanı hafıza görevini görüp hesaplamalar için gerekli bir önceki çıkış değerini saklamaktadır. Sistem nedensel ise, giriş uygulanıncaya kadar hafıza elemanında saklanan değer sıfırdır.

• Aşağıdaki fark denklemiyle tanımlanan basit bir ayrık-zaman nedensel LTI sistemi ele alalım:

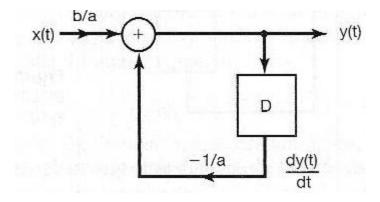
$$\frac{dy(t)}{dt} + ay(t) = bx(t) \Rightarrow y(t) = -\frac{1}{a} \frac{dy(t)}{dt} + bx(t)$$

• Bu sisteme karşılık gelen blok diyagram gösterilimini elde etmek için toplama, bir sabitle çarpma ve türev alma operatörleri aşağıdaki şekilde tanımlansın.



25

• O halde, diferansiyel denklem aşağıda verilen blok diyagramla temsil edilebilir.

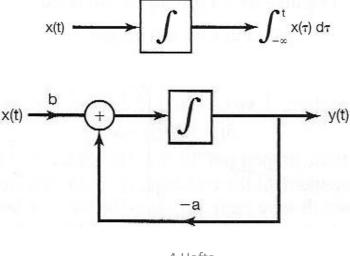


- Türevin gerçekleştirilmersi zordur ve türev işlemi gürültü ile hatalara karşı oldukça duyarlıdır.
- İntegral işleminin gerçekleştirilmesi ise kolaydır. Bu nedenle blok diyagram gösteriliminde integratör kullanılması tercih edilir.

• Diferansiyel denklemin her iki tarafının integrali alınırsa eşdeğer gösterilim elde edilir:

$$\frac{dy(t)}{dt} = bx(t) - ay(t) \Rightarrow y(t) = \int_{-\infty}^{t} \left[ bx(\tau) - ay(\tau) \right] d\tau$$

• Bu sisteme karşılık gelen blok diyagram gösterilimini elde etmek için toplama, bir sabitle çarpma ve integral alma işlemleri gereklidir. İntegratör tanımı ve sistemin blok diyagram gösterilimi aşağıda verilmiştir:



- İntegratörler, işlemsel kuvvetlendiriciler kullanılarak gerçekleştirilebilir.
- Bu nedenle, sürekli-zaman sistemlere karşılık gelen blok diyagram gösterilimi modern analog hesaplayıcılara temel teşkil etmektedir.
- Întegrator hafiza görevini görüp hesaplamalar için gerekli başlangıç değerini saklamaktadır. Bunu görmek için, integral işleminin aşağıdaki şekilde yeniden düzenlenebileceğine dikkat ediniz:

$$y(t) = \int_{-\infty}^{t} \left[ bx(\tau) - ay(\tau) \right] d\tau \Rightarrow y(t) = y(t_0) + \int_{t_0}^{t} \left[ bx(\tau) - ay(\tau) \right] d\tau$$

- İntegratör  $y(t_0)$  başlangıç değerini saklamaktadır.
- Hem ayrık hem de sürekli durumda yüksek dereceden sistemlere karşılık gelen blok diyagramlar benzer şekilde elde edilebilir.