	nvolution Properties.	
Mathematical Properties. • Convolution is Commu- the order in which diffeorence; the rest	utative -> two signals are ult is identical.	Convolved makes no
$\frac{JF}{a[n]} \rightarrow \boxed{b[n]}$	→ y[n]	b[n]->[a[n]]-> y[n]
$\frac{\text{IF}}{\text{K}=-\infty} \times [k]$:]•h[n-k]	
$let, l = n - R \Rightarrow l$	k = n - l	\approx -1 \times $[n-1]$
$\frac{\text{THEN}}{\text{y[n]}} = \overset{\text{o}}{\underset{n-l=-}{\overset{\text{o}}{\underset{n=-}{\overset{\text{o}}{\underset{n=-}{\overset{\text{o}}{\underset{n=-}{\overset{n}{\underset{n=-}{\underset{n=-}{\overset{n}{\underset{n}{\underset{n=-}{\underset{n}{\underset{n=-}{\overset{n}{\underset{n}{\underset{n}{\atopn}{\underset{n}{\atopn}{\underset{n}{\atopn}{\atopn}{\atopn}{\atopn}{\atopn}{\atopn}{\atopn}{\atopn}{\atopn}{$	z [n-l] - h[v [l] . z [n-l]	$J = \sum_{i=-\infty}^{i=-\infty} i$ V for a sum the order $doesn't matter$
-l=	· · · · · · · · · · · ·	$= h[n] \times \chi[n]$
= Z h[l] x [n-L]	
$-\mathcal{L} = -\infty$	· · · · · · · · · · ·	$\chi[n] * h[n] = h[n] * \chi[n]$
		Commutative

It is possible to convolve 3 or more signals?

$$\Rightarrow \frac{1}{2} e^{A} \qquad x[m] \qquad want to convolve with both h[li] h[li]]$$
Convolve two of the signals to produce an intermediate signal
intermediate signal to produce an intermediate signal
intermediate signal x[m] * h[li]
then we convole the intermediate signal to the twind signal
 $(x[m] \times h[n]) \times h_{2}[m]$
What' should be the onder of $h[m]$ $h[m]$
Does not matter.
• convolution is associative how cascaded systems behave.
If $x[m] \rightarrow h[m] \rightarrow h_{2}[m] \rightarrow y[m]$
 $x[m] \rightarrow h[m] \rightarrow h_{2}[m] \rightarrow h_{2}[m]$
 $x[m] \rightarrow h[m] \rightarrow h_{2}[m] \rightarrow h_{3}[m] \rightarrow y[m]$
 $x[m] \rightarrow h[m] \rightarrow h_{3}[m] \rightarrow h_{3}[m] \rightarrow y[m]$
 $x[m] \rightarrow h_{3}[m] \rightarrow h_{3}[m] = x[m] \times (h[m] \times h_{3}[m])$
 $example \rightarrow allows us to make bandpress there as a sum of multiple high low
 $pus there.$$





Test is a linear Time Invariant (L	T) is causal on not
. .	Do not get an output prior to the input that caused it (past & present)
LTI system is causal iff	h[n<0]=0
To See	· · · · · · · · · · · · · · · · ·
$g[r_{1}] = 2$ $k = -\infty$	· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·
$\frac{1}{2}$	a_{1}
$= \geq h[k] \cdot \chi[m-k]$	+ E hiki . x in ei
R=-90	$ \begin{array}{c} \mathbf{K} = \mathbf{U} \\ \mathbf{K} = \mathbf$
	km & >0
for ne u	
$= \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} \sum_{i=1}^{n} \sum_$	h[o]x[n]+h[i]x[n+1]
h[-1]x[n-(-0]+n[-0]x[n-(-0]x]	
$h[-1] \chi[n+1] + h[-2] \chi[n+2] +$	
	peresent/pass
fatore mat	·····································
non-causal	Causal
Thus, $h \ln 407 = 0$.	· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·

LTI S	ystems	is stable	. or be	runded	imput
presu	lts in	bounded or	utput	· · · · · ·	· · · · · · · · · ·
	$\sum_{n=-\infty}^{\infty}$	[h [n]]		· ·
imp	10 ->	h[n]→C	γ as γ		· · · · · · · · · ·
als 1f	0 2 [n]	is finite	devotio	n g[m]	$\left\{ \begin{array}{ccccc} & & & & & & & & & & & & & & & & &$
· · · · · ·	· · · · · · ·	· · · · · · · ·		· · · · · · · · · ·
· · · · · ·		. .	· · · · · · ·	· · · · · ·	· · · · · · · · · ·
· · · · · ·	· · · · · · · ·	 	· · · · · · · · · ·
· · · · · ·	· · · · · · ·	 	· · · · · · · · · · ·
· · · · · ·	· · · · · · ·	· · · · · · · ·	 	· · · · · · · · · ·

Finite Impulse Response (FIR)
If $h(n) \neq 0$ over finite range
<u>ANP</u> h[n] < ~ Yn
Then Stable System (B1B0)
system is a Finite Impulse Response (FIR)
when you apply an impulse to the system
you get an impulse response/ an output
amount of time
so the response to the impulse is only jor
a finite decration
- System has finite memosy - easy to achieve B1B0 stability
just næd the coefficients of the system to be not infinity

if h[n] has infinite range	
- System has infinite memory	
if you have an input to the system, the	L.
10 you Hand sultern is there forever	and
offect of jour gove	
it never goes away.	
- handon to achieve B1B0 stability	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	

Why do we use succursion/feedbacks in digital systems?
Recurrsion gives us infinite împulse response system where
we have to think more about stability
It gives us a compact & better descruption of the system
Example cummulative sum of x [n] starting at n=0
$y[n] = \sum_{k=0}^{n} x[k] \rightarrow system with an impulse responseK=0 that is a step function$
(Louis) Computation of sum grows with n.
All input for n>0 must be stread
⇒ large memogry.
Efficient Recursive For mulation
$\frac{n}{n} = \frac{n}{n}$
$\mathcal{Y}[n] = [\mathcal{Y}[n-1] + \mathcal{X}[n], n \ge 0$
· computation is easy -> every step need one addition.
only one stored value
· utilizes feedback

Linear Costant Coefficient Difference Equation
$y[n] = -a, y[n-1] - a, y[n-2] - \cdots$ + $b_0 x[n] + b_1 x[n-1]$ Causal formulation
-For non-causal, use fature x[.] values
a's are -> feed back co-efficients
b's are -> feed forward co-efficients.
$\frac{\mathcal{R}}{\mathcal{A}[n]} = \underbrace{\sum_{k=1}^{n} a_k \mathcal{A}[n-k]}_{k=0} + \underbrace{\sum_{k=0}^{n} b_k \mathcal{X}[n-k]}_{k=0}$
past output Poursal + fature inputs
If a's and b's are constants. => System LTI
J linear, constant-coefficient difference equation.
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·

Determining Impulse Response of a Linear Constant	Co-Efficient
Di Sterence Equation	· · · · · · · · · ·
To detennine h[n]:	· · · · · · · · ·
1. Apply impluse S[n] to existing system	· · · · · · · · ·
Value 1 at time =0 value 0 at other time.	· · · · · · · · · ·
2. Assume y[n<0] = 0 (Causal system)	· · · · · · · · ·
Example Cumulative Sum	· · · · · · · · ·
,n<0	
$y[n] = [y[n-1] + x[n], n \ge 0$	· · · · · · · · ·
50,	· · · · · · · · ·
$h\left[n\right] = \frac{1}{2} + \frac{1}{$	
$\ L^{n}\ = \int h[n-1] + \delta[n], n \ge 0$	
Trues, $h[0] = h[-1] + 8[0] = 0 + 1 = 1$	· · · · · · · · ·
h[1] = h[0] + 8[1] = 1 + 0 = 1	
h[2] = h[1] + 8[2] = +0=	· · · · · · · · ·
\underline{on} $h[n] = \mathcal{U}[n]$	

FIR vs IIR via Difference Equation
Find h[n] when $a'_{s} = 0 \longrightarrow$ Finite Impulse Response. Then $y[n] = \sum_{k=0}^{n} b_{k} x [n-k]$ R=0
Find impulse Response h[n]
· Apply impulse to it z[n] = 8[n]
$h[n] = \sum_{k=0}^{N} b_k \delta[n-k]$
• From $m < 0$ $8 [n - m] = 0 \implies h[n] = 0$
$\bullet n > N, \delta[n-k] = 0 \implies h[n]=0$
$0 \le n \le N$, $h[n] = bn$
$\underline{so} h[n] = \begin{cases} bn & , 0 \le n \le N^{-1} \\ 0 & , otherwise \end{cases}$
 If a's = 0 & no feed back ⇒ finite output for impulse imput else > IIR system.

Solving Difference Equation
Is we are not going to solve in the time domain
but look into the fraquency domain
Why do the frequency transforms?
- Discet (time domain) solution to difference equation is
- Tedius - complicated when more than a few non-zero
co efficients.
Discrete Time <u>Continuous Time</u>
Z-transform < , Laplace Transform
Fourier Transform
Discrete Forovier Transform
Svapiant of toupier transform
Sevaluated at finite number of frequencis.
s for digital system
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·

