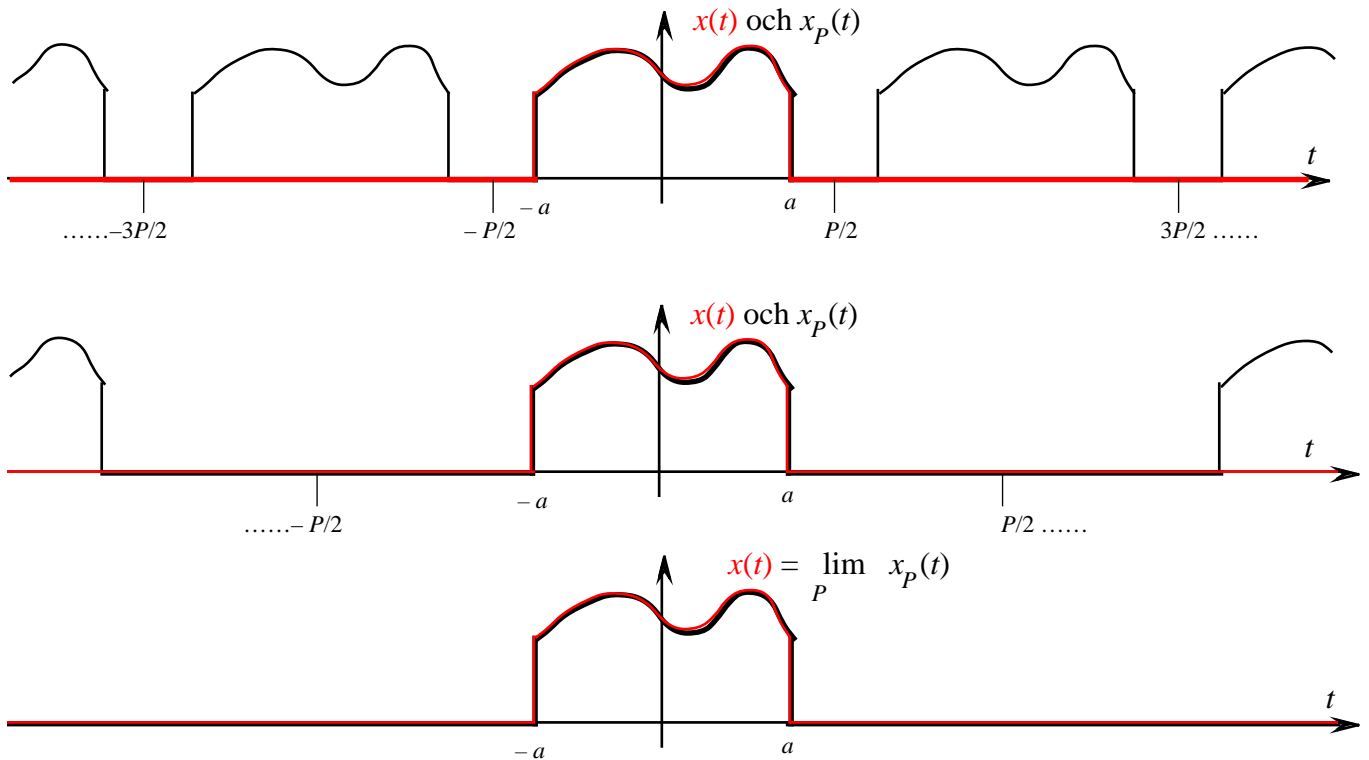


6. Tidskontinuerliga fouriertransformen

6.1. Heuristiska härledningar av den tidskontinuerliga fouriertransformen

6.1.1 Approximation av "godtycklig" funktion med periodiska funktioner

Fourierseriers summa är alltid en periodisk funktion, och i stort sett varje periodisk funktion kan skrivas som (= representeras av) en fourierseriesumma. Det ligger nära till hands att söka efter liknande representationer för godtyckliga icke-periodiska funktioner genom att uppfatta dem som gränsvärdet för följderna av periodiska funktioner med succesivt växande periodlängd. Figurerna nedan illustrerar den idén:



Funktionen $x(t)$ är = 0 utanför intervallet $-a < t < a$, men för övrigt godtycklig. För $x_p(t)$, den P -periodiska fortsättningen av $x(t)$, gäller då att

$$\lim_P x_p(t) = x(t).$$

Fourierkoefficienterna till fourierserietvecklingen av $x_p(t)$ ges av

$$a_k = \frac{1}{P} \int_{-P/2}^{P/2} x(t) e^{-j k t / P} dt = \text{Om } P > 2a = \frac{1}{P} \int_{-a}^a x(t) e^{-j k t / P} dt$$

och enligt syntesekvationen har man att

$$x_p(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{1}{P} \int_{-a}^a x(\tau) e^{-j k \tau / P} d\tau \cdot e^{j t k / P}$$

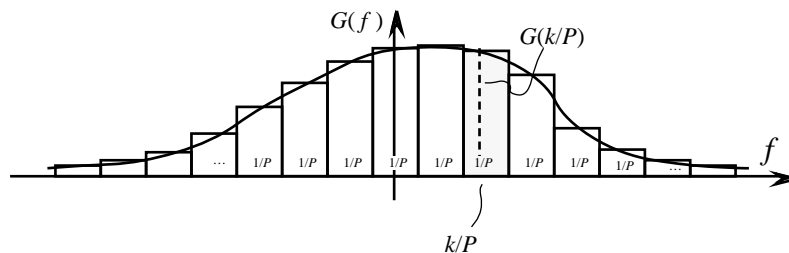
Men uttrycket $x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} G(f) e^{j2\pi f t} df$ är av formen $G \frac{k}{P}$ där

$$G(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi f t} dt$$

varför

$$x_P(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{1}{P} G \frac{k}{P} e^{j2\pi f t}$$

Den summa som vi har här är nära släkt med Riemansummorna som används vid definitionen av enkelintegral:



Varje term i summan svarar mot "arean" av en "rektangel" med "sidorna" $\frac{1}{P}$ och $G \frac{k}{P}$. Den rektangelarean approximerar arean av motsvarande område mellan G 's graf och f -axeln. Med ökande p blir rektanglarna smalare och smalare och approximationerna successivt bättre och då P kommer

summan att $\int_{-\infty}^{\infty} G(f) df$.

Sätter man

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi f t} dt \tag{24}$$

så är $G(f) = X(f) \cdot e^{j2\pi f t}$ och man får

$$x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) e^{j2\pi f t} df \tag{25}$$

Detta par av samband är analys- respektive syntesekvationerna för den *tidskontinuerliga fouriertransformen* (FT). Funktionen $X(f)$ kallas också *fouriertransformen* av funktionen $x(t)$ eller *spektrumet* av signalen $x(t)$. I motsats till periodiska signaler som har ett *diskret* spektrum (en fourierkoefficient a_k för varje heltal k), så har icke-periodiska signaler ett *kontinuerligt* spektrum (ett värde på $X(f)$ för varje reellt tal f).

Man kan visa att sambanden (24) och (25) gäller allmänt för de generaliserade funktioner som motsvarar signaler definierade på hela tidsaxeln.¹

Syntesekvationen (25) kan sägas uttrycka en "godtycklig" funktion som en linjär kombination (låt vara en oändlig sådan) av harmoniska svängningar $e^{j2\pi f t}$. Sett på det sättet anger analys ekvationen (24) den "vikt", $X(f)$, som frekvensen f har i denna linjära kombination.

¹ Resonemanget ovan motsvaras i OW av § 4.1.1.

Man kan resonera sig fram till formelparet (24) och (25) på mångahanda vis. Ett mera direkt förfarande som inte går omvägen över fourierserierna skissas i nästa avsnitt. Den innehåller också en omskrivning av sinc -funktionen som är intressant i sig.

6.1.2 Härledning med hjälp av sinc -funktionen

sinc -funktionen som summa av harmoniska vågor (Hj §4.2.2)

En kontinuerlig motsvarighet till summan $\sum_{k=-M}^M e^{jk}$ ges av integralen

$$d_{2M} = \int_{-M}^M e^{j\omega t} dt,$$

där man så att säga summerar harmoniska svängningar för *alla* frekvenser i ett visst intervall.

För summan $\sum_{k=-M}^M e^{jk}$ härleddes i arbetsmaterial 3 att man efter gränsövergång $M \rightarrow \infty$ för likheten

mellan generaliserade funktioner

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} e^{jn} = 2\pi \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - n). \quad (12)$$

Vi skall se att man har en motsvarande relation för integralfallet.

$$\int_{-\infty}^{\infty} e^{j\omega t} dt = 2\pi \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - n). \quad (26)$$

Integralen d_{2M} kan beräknas med standardmetoder:

För $\omega \neq 0$ är

$$d_{2M} = \int_{-M}^M \frac{e^{j\omega t}}{j} dt = \frac{e^{j\omega M} - e^{-j\omega M}}{j\omega} = \frac{e^{j\omega M} - e^{-j\omega M}}{2j\omega} = \frac{\sin 2M\omega}{\omega}$$

och för $\omega = 0$ får man den konstanta integranden 1, varför värdet blir integrationsintervallets längd $2M$.

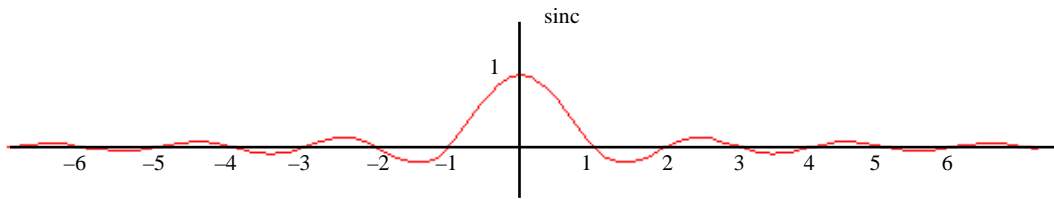
Sätter vi denna till P ,⁽²⁾ så får vi

$$d_P(\omega) = \frac{\sin P\omega}{\omega}, \text{ då } \omega \neq 0 \text{ och } = P, \text{ då } \omega = 0.$$

Man kan få visst grepp om hur denna funktion beror av sina två variabler P och ω genom att göra följande observationer:

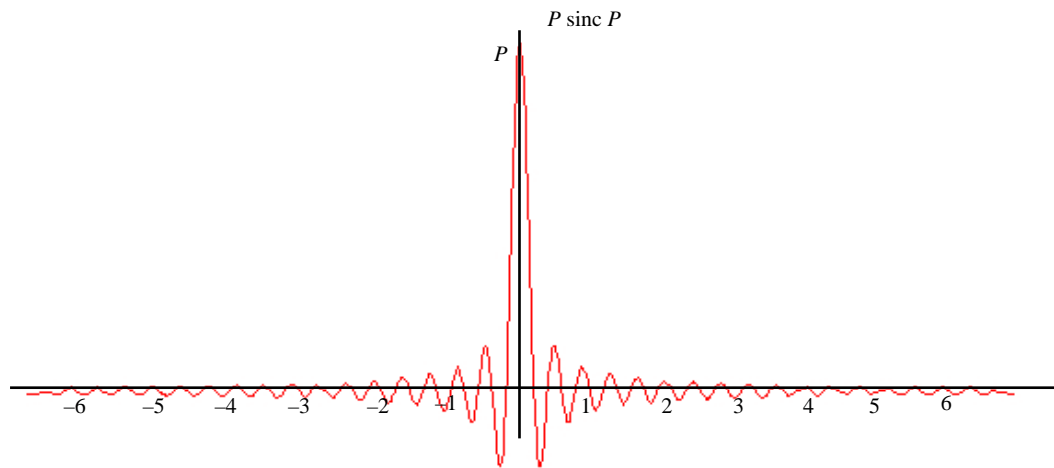
- För $P = 1$ får vi funktionen $\frac{\sin \omega}{\omega}$. Den har fått ett särskilt namn – *sinus cardinalis*, förkortat sinc .

² Observera analogin med summafallet, där P betecknade antalet termer i summan.



med nollställena i heltalspunkterna $x = \pm 1, \pm 2, \pm 3, \dots$

- Eftersom $\frac{\sin P}{P} = P \frac{\sin P}{P^2} = P \operatorname{sinc} P$, så får man att dess graf erhålls ur grafen för sinc genom en "areabevarande" deformation av den typ som beskrevs i avsnitt 1.8 – en hoptryckning i skalan P i horisontell led och en töjning i skalan P i vertikal led:



Grafen har för stora P en markant topp i origo och svänger med dämpning. Dess nollställena ligger i punkterna $x = \pm 1/P, \pm 2/P, \pm 3/P, \dots$, d.v.s. allt tätare med växande P .

- Den "areabevarande" skalningen innebär att

$$\int_{-\infty}^{\infty} P \operatorname{sinc}(P x) dx = \int_{-\infty}^{\infty} \operatorname{sinc}(x) dx$$

Värdet av dessa integraler är alltså oberoende av P , d.v.s. en konstant.

Med metoder som går en bra bit utöver de integrationsförfaranden som beskrivs i grundkurserna kan man visa att den konstanten är $= 1$.³ Vidare gäller att $\int_a^b p(\omega) d\omega = 0$, då P för alla intervall $a < b$ som inte innehåller talet 0 .

Litet slarvigt men träffande kan man därför säga att $dP(\omega)$ för stora P tycks approximeras av $\delta(\omega)$ -pulsens $\delta(\omega)$. Man kan strikt visa att det faktiskt är så. Man har det exakta sambandet:

$$\int_{-\infty}^{\infty} e^{j\omega t} dP(\omega) = \delta(t) \quad (26)$$

Härledning av fouriertransformen

Byter man i (26) beteckningar: t mot f och ω mot $t - \tau$ (t variabel, τ konstant), så får man relationen

$$\int_{-\infty}^{\infty} e^{j(t-\tau)f} df = \delta(t - \tau)$$

Multiplikeras detta med den "godtyckliga" funktionen $x(t)$ får man

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \cdot e^{j(t-\tau)f} df = x(t) \delta(t - \tau) = x(\tau) \delta(t - \tau)$$

Efter integration med avseende på f , $-\infty < f < \infty$, blir detta

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \cdot e^{j(t-\tau)f} df d\tau = x(t) \delta(t - \tau) d\tau$$

Kastar man i vänster led om integrationsordningen⁴ och konstaterar att $\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \delta(t - \tau) d\tau = x(t)$, får man

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \cdot e^{j(t-\tau)f} d\tau = x(t)$$

³ De primitiva funktionerna till sinc-funktionen kan tyvärr inte uttryckas med hjälp av de elementära funktionerna, så

integrationssambandet $\int_a^b x'(t) dt = x(b) - x(a)$ är dessvärre inte till någon nytta här!

⁴ Det är inte självklart att denna omkastning bevarar integralens värde – generellt spelar det roll i vilken ordning två på varandra följande gränsprocesser (som t.ex. integrationer) utförs, men man kan visa att omskrivningen i det här fallet är tillåten för alla "rimliga" funktioner $x(t)$.

I den inre integralen kan exponentialfunktionen skrivas $e^{j(t-\tau)} = e^{jt} \cdot e^{-j\tau}$ där den första faktorn tydligen är oberoende av τ , varför

$$e^{j\tau} \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \cdot e^{-j\tau} d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \cdot e^{-j\tau} d\tau = X(j\omega)$$

Detta kan skrivas

$$x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) \cdot e^{j2\pi f t} df, \text{ där}$$

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \cdot e^{-j2\pi f \tau} d\tau,$$

vilket är just syntes- och analyskvationerna (24) och (25) ovan.

6.1.3 Faltning och fouriertransform

Räkneoperationerna i den senare härledningen kan uttryckas koncisare med hjälp av faltningsoperationen som nämndes i arbetsmaterial 3 (sid 25): Med *faltningen*, $x*y$, av två funktioner $y(t)$ och $z(t)$ menas funktionen

$$(x*y)(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) y(t-\tau) d\tau.$$

Vi observerar först några viktiga allmänna egenskaper hos faltningen:

- *Faltning är ett kommutativt räknesätt.*
Genom att i integralen substituera $t - \tau = \tau'$ (genomför detta) och sedan byta plats på faktorerna i integranden får man

$$x*y = y*x. \tag{27}$$

Man betraktar gärna faltning som ett slags multiplikationsliknande räknesätt. Direkt ur definitionen får man följande egenskap som man känner igen från den "vanliga" multiplikationen,

- *Faltning är linjär i varje "faktor".*
För godtyckliga $x(t)$, $y_1(t)$ och $y_2(t)$ samt konstanter a_1 och a_2 gäller

$$x*(a_1 \cdot y_1 + a_2 \cdot y_2) = a_1 \cdot (x*y_1) + a_2 \cdot (x*y_2). \tag{28}$$

Båda leden kan nämligen skrivas

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) (a_1 \cdot y_1(t-\tau) + a_2 \cdot y_2(t-\tau)) d\tau.$$

Detta kan utan vidare utsträckas till summor med ett godtyckligt ändligt antal termer:

$$\sum_{n=0}^N x_n * \sum_{n=0}^N a_n y_n = \sum_{n=0}^N a_n (x * y)_n.$$

och, bortsett från lämpliga krav på konvergensförloppet⁵, så gäller motsvarande också för oändliga serier

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x_n * \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n y_n = \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n (x * y)_n. \quad (28')$$

Om funktionen y förutom av t beror av en ytterligare parameter, nedan kallad f , så gäller i samma anda att

$$\int x(t) * \int y(t, f) df = \int x(t) * y(t, f) df. \quad (28'')$$

Båda leden kan nämligen skrivas som dubbelintegralen

$$\int_{\mathbf{R}^2} x(\tau) y(t - \tau, f) d\tau df.$$

\mathbf{R}^2

- *Faltning är ett associativt räknesätt*
För godtyckliga $x(t)$, $y(t)$ och $z(t)$ gäller

$$(x * y) * z = x * (y * z). \quad (29)$$

Båda leden kan nämligen efter variabelsubstitution skrivas som dubbelintegralen

$$\int_{\mathbf{R}^2} x(\tau) y(\sigma) z(t - \tau - \sigma) d\tau d\sigma.$$

\mathbf{R}^2

- δ -funktionen spelar rollen av en enhet – om man ”multiplierar”, d.v.s faltar, med den så ”händer” ingenting:

$$(x * \delta)(t) = \int x(\tau) \cdot \delta(t - \tau) d\tau = x(t), \text{ eller}$$

$$x * \delta = x. \quad (30)$$

- För exponentialfunktionerna $y(t) = e^{2-jt}$ gäller

$$\begin{aligned} (x * y)(t) &= \int x(\tau) \cdot e^{2-j(t-\tau)} d\tau = \int x(\tau) \cdot e^{2-jt} e^{j\tau} d\tau = \int x(\tau) \cdot e^{2-jt} e^{j\tau} d\tau = \\ &= \int x(\tau) \cdot e^{-2-j\tau} d\tau \cdot e^{2-jt} = X(f) \cdot y(t), \end{aligned}$$

⁵ Preciseras inte här. För alla signalteoretiskt ”rimliga” situationer är sådana krav uppfyllda.

$$\text{där } X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) \cdot e^{-j2\pi ft} dt$$

tydligt är det som vi ovan kallat fouriertransformen av $x(t)$, d.v.s analyskvationen (25).

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t) * e^{j2\pi ft} dt = X(f) \cdot e^{j2\pi ft} \quad (31)$$

Om en exponentialfunktion faltas med en godtycklig funktion så får man tillbaka samma exponentialfunktion *multiplicerad* med en frekvensberoende faktor och den faktorn är just fouriertransformen till den funktion man faltat exponentialkvationen med.

Anmärkning: För linjära avbildningar i \mathbf{R}^n och deras matrisrepresentanter talar man som bekant om egenvektorer och egenvärden: Vektorn $\mathbf{v} \neq \mathbf{0}$ är egenvektor och λ är egenvärde till den linjära avbildningen (eller matrisen) A om

$$A\mathbf{v} = \lambda \mathbf{v}.$$

För fixerat (men godtyckligt) $x(t)$ så ordnar räkneoperationen $x*y$ en ny funktion till varje funktion y . Den tillordningen, som vi har sett är linjär, kan sägas vara analog med de ovannämnda linjära avbildningarna – den linjära avbildningen A svarar då emot funktionen x och den variabla vektorn \mathbf{v} mot funktionen y . Övertar man terminologin från den linjära algebran, så kan man säga:

Exponentialfunktionerna $e^{j2\pi ft}$ är egenfunktioner till operationen "falta med x " och motsvarande egenvärde ges av fouriertransformen $X(f)$.

Synteskvationen (24) erhåller man nu genom att integrera sambandet (31) med avseende på frekvensvariabel f : Man får nämligen

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t) * e^{j2\pi ft} df = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) \cdot e^{j2\pi ft} df,$$

där vänsterledet enligt (28'), (26) och (30) är identiskt med

$$x(t) * \int_{-\infty}^{\infty} e^{j2\pi ft} df = x(t) * \delta(t) = x(t).$$

6.2 Olika beteckningar

I litteraturen används olika skalningar av variabeln på transformsidan. Variabeln f , som används i Hj:s kompendium och ovan, är den så kallade frekvensen. Den mäts i Hz $= [1/s]$, "perioder per sekund". I OW används istället vinkelfrekvensen $\omega = 2\pi f$, "radianer per sekund". Sambandet (24) blir då

$$X(\omega/(2\pi)) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt \quad (24_{ow})$$

Funktionen i vänster led betecknar OW med $X(j\omega)$. Obs alltså att X inte betyder samma sak i de båda fallen!

Sambandet (25) övergår efter substitutionen $f = \omega/(2\pi)$ i integralen och med OW:s X till

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega t} d\omega \quad (25_{ow})$$

Vi håller oss här till Hj:s beteckningar. Se också Hj §4.7.

Ibland skrivs fouriertransformen av x som $\mathcal{F}(x)$. Ytterligare en beteckning som förekommer i litteraturen är \hat{x} .⁶

Lämpliga exempel att titta på: OW Ex 4.1 5, sid 290ff.

Övningar:

6.1 Beräkna

- | | | | |
|---|--|------------------------------------|----------------------|
| a. $e^{- t } * 1$, | b. $e^t * u(t)$, | c. $e^{-t} * u(-t)$, | d. $e^{- t } * t$, |
| e. $\text{rect}_1(t) * 1$, | f. $\text{rect}_1(t) * t$, | g. $\text{rect}_1(t) * t^2$, | |
| h. $\text{rect}_1(t) * u(t)$, (rita figur!), | i. $\text{rect}_1(t) * \text{rect}_1(t)$, (rita figur!) | | |
| j. $u(t) * u(t)$, (rita figur!), | k. $e^{-t} * \text{rect}_1(t)$, | l. $\{e^t \cdot u(t)\} * e^{2t}$, | |
| m. $e^{- t } * e^{jt}$ | n. $e^{- t } * \cos t$, | o. $e^{- t } * \sin t$, | p. $(t-1) * (t-1)$. |

6.2 Verifiera följande allmänna relationer (a och b är en godtyckliga reella konstanter):

- a. $(t-a) * y(t) = y(t-a)$,
och om $x(t) * y(t) = z(t)$
- b. $x(t-a) * y(t) = x(t) * y(t-a) = z((t-a))$,
- c. $x(t-a) * y(t-b) = z(t-a-b)$,
- d. $x(-t) * y(-t) = z(-t)$.

6.3 Funktionen $x(t)$ är sådan att $\int_{-\infty}^{\infty} x(t) dt$ är konvergent. Verifiera följande allmänna relationer.

- a. $x(t) * 1 = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) dt$,
- b. $x(t) * u(t) = \int_{-\infty}^t x(t) dt$,

och för de fall då $x(t)$ dessutom är en jämn reellvärd funktion:

- c. $x(t) * \cos(2\pi ft) = X(f) \cdot \cos(2\pi ft)$,
- d. $x(t) * \sin(2\pi ft) = X(f) \cdot \sin(2\pi ft)$,
- (Ledning: Obs att $x(t)$ är jämn och reellvärd (om och) endast om $X(f)$ också är (jämn och) reellvärd.)

6.4 Vilka är relationerna motsvarande dem i 6.3c och d om $x(t)$ istället är en udda, reellvärd funktion?

6.3 Egenskaper hos transformen (Se också tabell i OW sid 328-9 och Josefssons samling)

De allmänna egenskaperna hos den tidskontinuerliga transformen är av samma slag som för fourierse-rierna (FS). De viktigaste finns listade i OW §4.6, Table 4.1. Se också Hjalmarsson §4.4. Härledning-arna är i de flesta fall rättframma (se OW §4.3 och Hj §4.4). Exempelvis inses att

om $x(t)$ är en

jämn	funktion, så är också $X(f)$ en	jämn
udda		udda

 funktion,

genom att enligt (24)

⁶ I Hj brukar dock \hat{x} stå för någon approximation till funktionen x .

$$X(-f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-2\pi j(-f)t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{2\pi jft} dt = \int_{-\infty}^{\infty} x(-\tau) e^{-2\pi jf\tau} d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) e^{-2\pi jf\tau} d\tau = X(f), \text{ dvs } X \text{ är jämn.}$$

(a) Dualitet

Sambanden (24) och (25) är anmärkningsvärt symmetriska till sin konstruktion, man säger att de är *duala*: Analyssambandet (25) tillämpat på funktionen $X(t)$ ger att dess fouriertransform ges av

$$[F(X)](f) = \hat{X}(f) = \int_{-\infty}^{\infty} X(t) e^{-2\pi jft} dt = \int_{-\infty}^{\infty} X(f) e^{2\pi jf(-t)} df = x(-t),$$

ett samband som också kan skrivas $\hat{\hat{x}}(t) = x(-t)$. Obs speciellt att om x (eller X) är en jämn funktion så är $\hat{X} = x$ och $\hat{\hat{x}} = x$.

Det är naturligt att upprätta tabeller över funktioner och deras transform. Table 4.2 i OW är en sådan. Dualitetsegenskapen ovan kan i en sådan tabell skrivas:

	Funktion	Transform
Om	$y(t)$	$Z(f)$
så gäller	$Z(t)$	$y(-f)$

(b) -funktionen Konstanten 1

Om $x(t) = 1$ så är $X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} 1 \cdot e^{-2\pi jft} dt = e^0 = 1$. Dualiteten (obs x är en jämn funktion) ger omedelbart att om $x(t) = 1$ så är $X(f) = 1$. I tabellform:

Funktion	Transform
1	1
1	(f)

(c) Förskjutning Multiplikation med harmonisk svängning

Ett par duala allmänna egenskaper är

Funktion	Transform
$e^{2\pi jat} x(t)$	$X(f - a)$
$x(t - a)$	$e^{-2\pi jaf} X(f)$

Kombineras detta med resultatet i (a) får man

Funktion	Transform
$x(t - a)$	$e^{-2\pi jaf}$
$e^{2\pi jat}$	$(f - a)$

Speciellt så gäller för de trigonometriska funktionerna

Funktion	Transform
$(t - a) + (t + a)$	$e^{-2jaf} + e^{2jaf} = 2 \cos(2af)$
$\cos(2at)$	$((f - a) + (f + a))/2$

och

Funktion	Transform
$(t + a) - (t - a)$	$e^{2jaf} - e^{-2jaf} = 2j \sin(2af)$
$\sin(2at)$	$((f - a) - (f + a))/(2j)$

(d) Skalning med faktor a Skalning med faktor $1/a$

En annan självdual egenskap handlar om vad som sker med skalning av variablerna: Om tidsvariabeln t skalas om till at ($a > 0$), så skalas både transformvärde och frekvensvariabel om med faktorn $1/a$:

Funktion	Transform
$x(at), a > 0$	$\frac{1}{a} X \left(\frac{f}{a}\right)$
$\frac{1}{a} x \left(\frac{t}{a}\right), a > 0$	$X(af)$

(e) Pulståg Pulståg

Funktionerna $(t - n)$ har enligt ovan transformerna e^{-2jnf} . Summerar man dessa, så får man att

$(t - n)$ har transformen

$n = -$

$$e^{-2jnf} = e^{2jnf} = \text{Enligt sambandet (12) sid 21 i Arb.matr 3} = e^{-2jnf} \quad (f - n)$$

Funktionen $(t - n)$ är alltså sin egen fouriertransform!

$n = -$

Funktion	Transform
$(t - n)$	$(f - n)$
$n = -$	$n = -$

Sampling vid tidpunkterna $t = nT$ svarar mot multiplikation med den generaliserade funktionen

$$(t - nT) = (T(t/T - n)) = (at) = (t)/a = \frac{1}{T} (t/T - n).$$

Transformen för denna funktion är enligt skalningsegenskapen ($a = 1/T$):

	Funktion	Transform
Eftersom	$(t/T - n)$ $n = -$	$T (Tf - n)$ $n = -$
så är	$(t - nT) = \frac{1}{T} (t/T - n)$ $n = -$	$(Tf - n) = \frac{1}{T} (f - n/T)$ $n = -$

(f) rect sinc

$P/2$

Integralen $d_p(f) = \int_{-P/2}^{P/2} e^{jft} dt$ som beräknades på sidan 38 är också en fouriertransform, nämligen

den av en funktion som är $= 1$ i intervallet $-P/2 < t < P/2$ och $= 0$ f.ö., d.v.s. av funktionen $rect_p(t)$. Vi har alltså:

	Funktion	Transform
	$rect_p(t)$	$P \text{sinc}(Pf)$
speciellt	$rect_1(t)$	$\text{sinc}(f)$
dualt	$\text{sinc}(Pt)$	$\frac{1}{P} \text{rect}_p(f)$
och	$\text{sinc}(t)$	$\text{rect}_1(f)$

(g) Steg- och signumfunktionerna

Ett inrikatartare problem är att beräkna transformerna för stegfunktionen:

$$u(t) = 1, \text{ om } t > 0 \text{ samt } = 0, \text{ om } t < 0$$

och den besläktade signumfunktionen:

$$\text{sign}(t) = \{1, \text{ om } t > 0 \text{ samt } = -1 \text{ om } t < 0\} = 2u(t) - 1.$$

För kännedom meddelas att man kan visa att

Funktion	Transform
$u(t)$	$\frac{1}{2} \frac{1}{jf} + \frac{1}{2} (f)$
$\text{sign}(t)$	$\frac{1}{jf}$

(h) Multiplikation Faltning(Se också OW §4.4-5)

För produkten av två funktioner $x(t)$ och $y(t)$ har man

$$x(t) \cdot y(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X(f) \cdot Y(f) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f') Y(f-f') e^{j(f-f')t} df' = \int_{-\infty}^{\infty} X(f') Y(f-f') e^{j(f-f')t} df'$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) Y(\omega - \omega') e^{j t (\omega + \omega')} d\omega' = \text{Substituera: } \begin{matrix} \omega = \omega' + \omega \\ \omega' = \omega - \omega \end{matrix}, d\omega' = d\omega \quad \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) Y(\omega - \omega) e^{j t \omega} d\omega = \int_{-\infty}^{\infty} Z(\omega) e^{j t \omega} d\omega,$$

$$\text{där } Z(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} X(\tau) Y(\tau - t) d\tau = (X * Y)(\omega) \text{ tydligen är transformen av } x(t) \cdot y(t).$$

Man har alltså

	Funktion	Transform
	$x(t) \cdot y(t)$	$(X * Y)(f)$
dualt	$(x * y)(t)$	$X(f) \cdot Y(f)$

Anmärkning: Att faltning efter fouriertransformation svarar mot multiplikation följer också ganska direkt av exponentialfunktionens roll som egenfunktion (se avsnitt 6.1.3). Vi har:

$$\begin{aligned} x(t) * e^{j t f} &= X(f) e^{j t f}, \\ y(t) * e^{j t f} &= Y(f) e^{j t f}, \end{aligned}$$

Låter vi $Z(f)$ stå för transformen av $x(t) * y(t)$ så har vi

$$\begin{aligned} Z(f) \cdot e^{j t f} &= (x(t) * y(t)) * e^{j t f} = x(t) * (y(t) * e^{j t f}) = x(t) * Y(f) \cdot e^{j t f} \\ &= Y(f) \cdot (x(t) * e^{j t f}) = Y(f) \cdot X(f) \cdot e^{j t f} \end{aligned}$$

Division med faktorn $e^{j t f}$ ger resultatet

$$Z(f) = Y(f) \cdot X(f) (= X(f) \cdot Y(f)).$$

(i) Derivering Multiplikation med variabel

Deriverar man analyskvationen får man

$$x'(t) = \int_{-\infty}^{\infty} j f X(f) e^{j t f} df$$

där man avläser att derivatans fouriertransform $= \int_{-\infty}^{\infty} j f X(f) e^{j t f} df$:

	Funktion	Transform
	$\frac{d}{dt} x(t)$	$\int_{-\infty}^{\infty} j f X(f) e^{j t f} df$
dualt	$\int_{-\infty}^{\infty} j t x(t) e^{-j t f} dt$	$-\frac{d}{df} X(f)$

För högre derivator får man motsvarande:

	Funktion	Transform
	$\frac{d}{dt} x(t)$	$(j\omega)X(\omega)$
dualt	$(j\omega)^n x(t)$	$-\frac{d}{d\omega} X(\omega)$

Exempel på beräkningar av fouriertransformer: I OW ex 4.11 – 13, 4.20 – 23. Titta också särskilt på ex 4.6 i Hj.

Övningar: Se kap 5 i exempelsamlingen. Här kommer ett par till:

6.5 Fouriertransformera $\text{sinc}^2(t)$ genom att använda tabellen vid (f) ovan och produkt-faltningssambandet j. (Se också övning 6.1 i ovan.)

6.6 I ett tabellverk hittar man att funktionen

$$e^{-a|t|} \quad (\text{Re } a > 0) \text{ har fouriertransformen } \frac{2a}{a^2 + \omega^2},$$

där $\omega = 2\pi f$. Verifiera, t.ex. med hjälp av sambanden i ovan, att

$$\frac{j}{a^2 + \omega^2} \text{ är fouriertransformen av } (-\text{sign } t) \cdot e^{-a|t|}.$$

6.7 Använd tekniken med uppdelning i partialbråk beskriven i Hj:s exempel 4.6 för att bestämma funktionerna $x(t)$ som har följande fouriertransformer:

a. $\frac{1}{4 + 5\omega^2 + 4\omega^4}$,

b. $\frac{2}{4 + 5\omega^2 + 4\omega^4}$,

c. $\frac{j}{4 + 5\omega^2 + 4\omega^4}$,

d. $\frac{j}{3 + 9\omega^2}$,

e. $\frac{2}{2 + 9\omega^2}$.

(j) Transform av primitiv funktion

Den primitiva funktionen $y(t) = \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau$ kan ses som en faltning: $y(t) = \int_{-\infty}^t x(\tau) u(t - \tau) d\tau = (x * u)(t)$.

Dess transform är alltså $X(\omega) \cdot \frac{1}{j\omega} + \frac{1}{2} X(\omega) = \frac{X(\omega)}{2j\omega} + \frac{X(0)}{2}$. (Jämför OW §4.3.4, se även Hj sid 32, där ett tryckfel insmugit sig vid denna formel.)

(k) Sampling med sampelavstånd T (1/T)-periodisk fortsättning

Om en signal $x(t)$ samplas vid tidpunkterna $t = nT, n = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$, så ges (se §4.3, sid 23) motsvarande sampelfunktion av

$$x_{\text{sampel}}(t) = x(t) \cdot \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT).$$

Eftersom fouriertransformen för $\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT)$ är $\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - n/T)$, så är sampelsignalens transform:

$$X_{\text{sampel}}(f) = X(f) * \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - n/T) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(f) * \delta(f - n/T) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(f - n/T).$$

Man ser här att

Sampling av $x(t)$ med sampelavstånd T svarar mot $\frac{1}{T}$ -periodisk fortsättning av $\frac{1}{T} X(f)$.

Transformens värde för en frekvens f är proportionell mot summan av värdena av X i de många frekvenserna på avståndet n/T från f . Dessa olika X -värden kan alltså inte särskiljas om man bara känner till $X_{\text{sampel}}(f)$. (Jämför diskussionerna om aliaseffekten Hj §3, 6.3, 8, OW §7.3.)

(I) Fourierserie som specialfall av fouriertransform (OW §4.2)

Om $x(t)$ är den P -periodiska fortsättningen av funktionen:

$$x_0(t) = \begin{cases} x(t), & \text{om } |t| < P/2, \\ 0, & \text{om } |t| > P/2, \end{cases}$$

så har man (se §4.4, sid 24): $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x_0(t - kP) = x_0(t) * \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - kP)$.

Eftersom faltning svarar mot multiplikation på transformsidan (se (h)) och pulståg mot pulståg (se (e)) så ger detta

$$X(f) = X_0(f) * \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(f - k/P) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{1}{P} X_0(k/P) \delta(f - k/P) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k \delta(f - k/P),$$

där

$$a_k = \frac{1}{P} \int_{-P/2}^{P/2} X_0(k/P) \delta(f - k/P) df = \frac{1}{P} \int_{-P/2}^{P/2} x(t) e^{-jkt/P} dt$$

tydligt är den k :te fourierkoefficienten för $x(t)$. Syntesekvationen (25) för fouriertransformen ger sedan

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k (f - k/P) e^{jtf} df = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k \int_{-\infty}^{\infty} (f - k/P) e^{jtf} df = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jtk/P},$$

vilket är fourierserieutvecklingen av $x(t)$.

Exempel att titta på: OW 4.6 – 8.

6.4 Parsevals relation. Informellt om utveckling i ortogonalbaser, signaler med ändlig energi och minstakvadratanpassning

Analys- och syntesekvationerna för fourierserierna kunde ges en ”geometrisk” tolkning (§5.5 Samband mellan fourierserier och minstakvadratapproximation):

Syntesekvationen

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n e^{jnt},$$

kunde ses som en koordinatframställning av "vektorn" $x(t)$ i en "bas" $u_n(t) = e^{2jnt}$, $n = 0, \pm 1, \pm 2, \pm 3, \dots$, av parvis "vinkelräta vektorer". "Vinkelräthet" mellan två "vektorer" $x(t)$ och $y(t)$ betyder här att "skalärprodukten"

$$(x(t), y(t)) = \int_P x(t) y^*(t) dt = 0.$$

Fourierkoefficienterna a_n kan då ses som "vektorn" $x(t)$:s koordinater med avseende på basen i fråga. Eftersom basvektorerna är vinkelräta mot varandra och alla har "längden" \sqrt{P} , så erhåller man koordinaterna ur sambandet

$$a_n = \frac{(x(t), u_n(t))}{|u_n(t)|^2} = \frac{1}{P} \int_P x(t) \cdot e^{-2jnt/P} dt,$$

som är just analyskvationen för fourierserier.

I analogi med hur längden av en vektor beräknas ur dess koordinater i ett system med vinkelräta basvektorer

$$v = \sum_n a_n u_n \quad |v|^2 = \sum_n |a_n|^2 \cdot |u_n|^2, \quad (\text{"Pythagoras' sats"})$$

så har man också för fourierserierna ett sådant samband

$$|x(t)|^2 = \sum_n |a_n|^2 \cdot P, \quad (\text{"Parsevals relation"})$$

I signalteorin kan detta tolkas som en energirelation:

$$\text{Signalens energi/period} = \text{Summan av delsvängningarnas energier/period.}$$

Sambanden mellan en funktion $x(t)$ och dess fouriertransform $X(f)$ kan uttydas på ett motsvarande sätt:

Syntes- och analyskvationerna för FT

$$\text{Synteskvationen} \quad x(t) = \int X(f) \cdot e^{j2\pi f t} df,$$

kan ses som att man skrivit $x(t)$ som en linjär kombination av "basvektorer" $u_f(t) = e^{j2\pi f t}$, där parametern f svarar mot nummervariabeln n ovan och $X(f)$ mot respektive koordinat. Definierar man "skalärprodukt" mellan två "vektorer" som ovan, fast med integrationen utsträckt över hela reella tallinjen,

$$(x(t), y(t)) = \int x(t) y^*(t) dt,$$

så kommer basvektorerna vara parvis vinkelräta också här. Man har nämligen:

$$(u_f(t), u_h(t)) = \int e^{j2\pi f t} \cdot e^{-j2\pi h t} dt = \int e^{j2\pi (f-h)t} dt = \text{Enligt (26)} = (f-h) = 0 \text{ om } f = h.$$

"Koordinaterna" för $x(t)$ i " u -basen" erhålls nu enligt analyskvationen enligt

$$X(f) = \int x(t) e^{-j2\pi f t} dt,$$

vilket är just skalärprodukten $(x(t), u_f(t))$.

Parsevals relation för FT

För signaler $x(t)$ där

$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |X(f)|^2 df$$

är konvergent – d.v.s. de som har en (ändlig) total energi⁷ – har man också en ”Parsevalsk” relation:

”Vektorns längd” i kvadrat = ”Summan” (läs *integralen*) av beloppskvadraterna på ”koordinaterna” $X(f)$,

$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |X(f)|^2 df \quad (32)$$

Exempel

För funktionen $x(t) = \text{rect}_1(t)$ är normkvadraten (totalenergin)

$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-1/2}^{1/2} 1^2 dt = 1,$$

och vi vet (se §6.3(f)) att $X(f) = \text{sinc } f$. Parsevals relation utsäger då att

$$1 = \int_{-\infty}^{\infty} |X(f)|^2 df = \int_{-\infty}^{\infty} \text{sinc}^2 f df = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\sin^2 f}{2f^2} df.$$

Efter litet hyfsning (sätt $f = \frac{d}{2}$) kan detta skrivas:

$$\int_{-\infty}^{\infty} \frac{\sin^2 d}{2} dd = 1,$$

ett resultat som inte alls är lätt att få fram utan hjälp av fouriermetoder!

Minstakvadratapproximation och FT

Liksom för fourierserierna finns för fouriertransformen en koppling till minstakvadratapproximationer. Vill man approximera signalen $x(t)$ med en ”linjär kombination” av harmoniska svängningar med frekvenser f som inte överskrider ett visst tröskelvärde, $|f| \leq B$ (”bandbegränsning”),

$$x_a(t) = \int_{-B}^B a(f) \cdot e^{j2\pi ft} df,$$

så är $a(f) = X(f)$ det bästa valet av ”viktsfunktionen” $a(f)$ om man vill att ”energiförlusten” $\int_{-\infty}^{\infty} |x(t) - x_a(t)|^2 dt$ skall vara så liten som möjligt.

⁷ Alla funktionerna som vi betraktar i den matematiska modellen för signalteorin är inte av det slaget. Exempelvis är den totala energin hos konstanterna 0 och hos -pulserna inte ändlig och inte heller hos periodiska funktioner i allmänhet.

Om nämligen

$$x_b(t) = \int_{-B}^B X(f) \cdot e^{2\pi j f t} df,$$

så är "felfunktionen"

$$x(t) - x_b(t) = \int_{-B}^B X(f) \cdot e^{2\pi j f t} df - \int_{-B}^B X(f) \cdot e^{2\pi j f t} df$$

för alla $|f| > B$ och därmed också vinkelrät mot alla linjära kombinationer av dessa. Hit hör funktionerna x_a och x_B och deras differens $x_B - x_a$. För felet (läs "energiförlusten") som man gör med approximationen x_a gäller därför (se figuren – tänk på Pythagoras' sats):

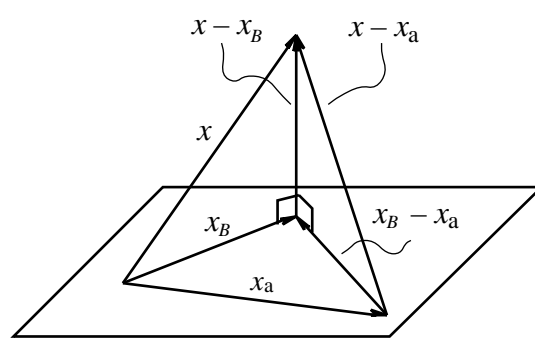
$$\begin{aligned} |x(t) - x_a(t)|^2 &= |(x(t) - x_b(t)) + (x_b(t) - x_a(t))|^2 = |x(t) - x_b(t)|^2 + |x_b(t) - x_a(t)|^2 \\ &= |x(t)|^2 - |x_b(t)|^2 + |x_b(t) - x_a(t)|^2 = |x(t)|^2 - |x_a(t)|^2. \end{aligned} \quad (33)$$

Felet är alltså minst $|x(t)|^2 - |x_a(t)|^2$ och detta uppnår man om och endast om $|x_b(t) - x_a(t)| = 0$, d.v.s. om och endast om $x_b(t) = x_a(t)$.

Övningar: OW 4.10, 4.14, Exsamling 5.21.

6.8 Ett idealt lågpasfilter har den egenskapen att det släpper igenom en signals alla frekvenser upp till en viss nivå L med oförändrade amplituder, medan de högre frekvenserna inte släpps igenom alls.

- Om $x(t)$ har fouriertransformen $X(f)$, uttryck med hjälp av rect-funktionen transformen $X_L(f)$ för den filtrerade signalen $x_L(t)$.
- Bestäm $X_L(f)$ då $x(t) = e^{-t} u(t)$. $u(t)$ = "enhetssprånget" (Heavisides funktion).
- Hur stor andel av signalens energi går förlorad vid filtreringen? Ge en formel för detta i det allmänna fallet och tillämpa den på det speciella fallet i b-uppgiften.
- Verifiera att den andelen för stora L approximativt är $= \frac{1}{2L}$ för fallet i b-uppgiften.
- Vilken är den filtrerade signalen för signalen i b-uppgiften? Svaret får innehålla integraler.



: De funktioner som är linjära kombinationer av $e^{2\pi j f t}$ med $|f| < B$.

Svar till övningarna:

- 6.1.** a. 2, b. e^t , c. e^{-t} , d. $2t$,
 e. 1, f. t , g. $t^2 + \frac{1}{12}$,
 h. $t + 1/2$, om $|t| < 1/2$,
 0, om $t < -1/2$,
 i. $1 - |t|$, om $|t| < 1$, 0 annars,
 j. t om $t > 0$,
 0, om $t < 0$, $= t \cdot u(t)$,
 k. $(e^{1/2} - e^{-1/2}) e^{-t}$,
 l. e^{2t} , m. e^{jt} , n. $\cos t$, o. $\sin t$,
 p. $(t-2)$.

6.4 $x(t) * \cos(2ft) = jX(f) \cdot \sin(2ft)$ och $x(t) * \sin(2ft) = -jX(f) \cdot \cos(2ft)$.
 (Obs att $x(t)$ är udda och reellvärd (om och) endast om $X(f)$ är (udda och) imaginär, d.v.s. har realdel = 0.)

6.5. $1 - |f|$, om $|f| < 1$, 0 annars.

- 6.7** a. $\frac{1}{6} e^{-|t|} - \frac{1}{12} e^{-2|t|}$, b. $-\frac{1}{6} e^{-|t|} + \frac{1}{3} e^{-2|t|}$, c. $-\text{sign } t \frac{1}{6} e^{-|t|} - \frac{1}{6} e^{-2|t|}$,
 d. $-\frac{1}{18} \text{sign } t + \frac{1}{18} e^{-3|t|}$, e. $(t) - \frac{3}{2} e^{-3|t|}$.

6.8 a. $X_L(f) = X(f) \cdot \text{rect}_{2L}(f)$.

b. $X_L(f) = \frac{1}{1 + 2jf} \cdot \text{rect}_{2L}(f)$.

$$|X(f)|^2 df$$

c. $1 - \frac{-L}{|X(f)|^2 df}$ respektive $1 - \frac{2}{\arctan 2L} = \frac{2}{\arctan \frac{1}{2L}}$.

$$|X(f)|^2 df$$

d. Använd t.ex. MacLaurinutvecklingen: $\arctan s = s + O(s^3)$. Sätt $s = \frac{1}{2L}$ i denna.

e. $x_L(t) = x(t) * \{2L \text{sinc}(2Lt)\} = 2L \int_0^t e^{-\tau} \text{sinc } 2L(t-\tau) d\tau = 2L \int_0^t e^{-(t-\tau)} \text{sinc } 2L \tau d\tau =$
 $= 2L e^{-t} \int_0^t e^{\tau} \text{sinc } 2L \tau d\tau$.