

Ü b u n g s b l a t t 6

Abgabe von * Aufgaben bis zum 2.12.2002, 11^{oo} Uhr, im Zettelkasten auf dem D1.

Aufgabe 23*: (Die DFT als Lösung einer Interpolationsaufgabe. 10 Bonuspunkte)
Gegeben sei die L -periodische Funktion $f(x)$. Durch äquidistantes „Sampling“ im Abstand L/N werden die Werte $f_j = f(x_j)$ an den Punkten $x_j = x_0 + j \cdot L/N$ ($j \in \mathbb{Z}$) gemessen. Betrachte die Fourier-Approximationen

$$S_N(x) = \sum_{k=-N/2}^{N/2-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L}$$

für gerades N bzw.

$$S_N(x) = \sum_{k=-(N-1)/2}^{(N-1)/2} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L}$$

für ungerades N . Hierbei seien die d_k die diskreten Fourier-Koeffizienten des Datensatzes (f_0, \dots, f_{N-1}) , welche mittels $d_{N+k} = d_k$ für alle Frequenzen $k \in \mathbb{Z}$ definiert seien. Zeige, dass die Ausgangsfunktion $f(x)$ in folgendem Sinne von $S_N(x)$ approximiert wird:

An den Stellen x_j gilt $S_N(x_j) = f(x_j)$.

Anleitung: Schreibe die Summen für S_N in die Form $\sum_{k=0}^{N-1}$ um.

Musterlösung:

Mit $d_{N+k} = d_k$ gilt für **gerades** N :

$$\begin{aligned} S_N(x) &= \sum_{k=-N/2}^{N/2-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} = \sum_{k=0}^{N/2-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} + \sum_{k=-N/2}^{-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} \\ &\stackrel{(k'=k+N)}{=} \sum_{k=0}^{N/2-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} + \sum_{k'=N/2}^{N-1} \underbrace{d_{k'-N}}_{=d_{k'}} \cdot e^{i \cdot (k'-N) \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} \\ &\stackrel{(k'=k)}{=} \sum_{k=0}^{N/2-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} + e^{-i \cdot 2 \cdot \pi \cdot N \cdot (x-x_0)/L} \cdot \sum_{k=N/2}^{N-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L}. \end{aligned}$$

An den Stellen $x = x_j = x_0 + j \cdot L/N$ ergibt sich

$$S_N(x_j) = \sum_{k=0}^{N/2-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot j/N} + \underbrace{e^{-i \cdot 2 \cdot \pi \cdot j}}_{=1} \cdot \sum_{k=N/2}^{N-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot j/N} = \sum_{k=0}^{N-1} d_k \cdot e^{i \cdot j \cdot k \cdot 2 \cdot \pi/N}.$$

Dies ist aber genau die Formel der inversen DFT, also $S_N(x_j) = f_j = f(x_j)$.

Für **ungerades** N geht das analog:

$$\begin{aligned}
 S_N(x) &= \sum_{k=-(N-1)/2}^{(N-1)/2} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} = \sum_{k=0}^{(N-1)/2} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} + \sum_{k=-(N-1)/2}^{-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} \\
 & \stackrel{(k'=k+N)}{=} \sum_{k=0}^{(N-1)/2} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} + \sum_{k'=(N-1)/2+1}^{N-1} \underbrace{d_{k'-N}}_{=d_{k'}} \cdot e^{i \cdot (k'-N) \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} \\
 & \stackrel{(k'=k)}{=} \sum_{k=0}^{(N-1)/2-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L} + e^{-i \cdot 2 \cdot \pi \cdot N \cdot (x-x_0)/L} \cdot \sum_{k=(N-1)/2+1}^{N-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot (x-x_0)/L}.
 \end{aligned}$$

An den Stellen $x = x_j = x_0 + j \cdot L/N$ ergibt sich

$$S_N(x_j) = \sum_{k=0}^{(N-1)/2} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot j/N} + \underbrace{e^{-i \cdot 2 \cdot \pi \cdot j}}_{=1} \cdot \sum_{k=(N-1)/2+1}^{N-1} d_k \cdot e^{i \cdot k \cdot 2 \cdot \pi \cdot j/N} = \sum_{k=0}^{N-1} d_k \cdot e^{i \cdot j \cdot k \cdot 2 \cdot \pi/N}.$$

Dies ist aber genau die Formel der inversen DFT, also $S_N(x_j) = f_j = f(x_j)$.

Aufgabe 24*:

(FFT mit MuPAD. 10 Bonuspunkte)
Lies die Hilfeseite zu MuPADs `numeric::fft`. Betrachte die Funktion

$$f(x) = |x| = \frac{\pi}{2} - \frac{4}{\pi} \cdot \left(\frac{\cos(x)}{1^2} + \frac{\cos(3 \cdot x)}{3^2} + \frac{\cos(5 \cdot x)}{5^2} + \dots \right)$$

auf dem Intervall $[-\pi, \pi]$. Wähle $N = 16$. Lasse MuPAD die diskreten Fourier-Koeffizienten zu $f_j = f(-\pi + j \cdot 2 \cdot \pi/N)$ berechnen. Stelle $f(x)$ und die in Aufgabe 23 betrachtete Approximation $S_N(x)$ in einer gemeinsamen Graphik dar.

Relevante MuPAD-Funktion: `abs`, `numeric::fft`, `map`, `float`, `Re`, `plotfunc2d`.

Achtung: $\text{FFT}_{\text{MuPAD}} = N \cdot \text{FFT}_{\text{Skript}}$!

Achtung: Die numerische Auswertung enthält durch Rundungsfehler kleine Imaginärteile. Der Plotter `plotfunc2d` ignoriert nicht-reelle Eingabedaten, d.h., die Imaginärteile müssen vor dem Plotten entfernt werden!

Musterlösung:

```

>> x0:= -PI:           // Linkes Intervallende
>> L:= 2*PI:          // Periode
>> f:= x -> abs(x):    // die Funktion auf dem Intervall [x0, x0 + L]
>> N:= 16:             // Anzahl der Stuetzstellen
>> ff:= [f(x0 + j*L/N) $ j = 0..N-1]: // Sampling
>> d:= numeric::fft(ff): // DFT der Daten ff

```

Um an Aufgabe 23 anknüpfen zu können, muss die FFT MuPADs auf die FFT des Skripts umgebogen werden:

```
>> d:= map(d, x -> x/N):
```

Die Rekonstruktion nach Aufgabe 23 braucht die diskreten Fourier-Koeffizienten d_k mit Frequenzen k von $-N/2$ bis $N/2 - 1$. In der MuPAD-Liste $d = [d_0, \dots, d_{N-1}]$ müssen die negativen Frequenzen k daher per $d_k = d_{N+k}$ adressiert werden. Weiterhin ist zu beachten, dass MuPAD-Listen mit 1 beginnend indiziert werden, also $d_k = d[1 + k]$:

```
>> S:= x -> _plus(d[1 + N + k]*exp(I*k*(x-x0)) $ k=-N/2 .. -1)
      + _plus(d[1 + k ]*exp(I*k*(x-x0)) $ k = 0 .. N/2 - 1):
```

Man beachte, dass ein Aufruf von S durch numerische Rundungsfehler kleine Imaginärteile enthält:

```
>> S(0.3)
```

```
0.2605531595 + 1.137599129e-16 I
```

Daher wird nur der Realteil von $S(x)$ an `plotfunc2d` übergeben:

```
>> plotfunc2d(f(x), Re(S(x)), x = -PI..PI, Grid = 200):
```

Aufgabe 25*:

 (Eine graphische FFT-Spielerei. 10 Bonuspunkte)

Zu Abschnitt 1.3.11 („Digitales Filtern“) des Skripts. Die im Internet erhältliche Datei `DieKleine.txt` enthält ein MuPAD-Array $A = \text{array}(1..64, 1..32)$ mit reellen Daten, die als Grauwerte eines verrauschten Bildes zu interpretieren sind. Das Bild kann in einer MuPAD-Sitzung mittels

```
>> read("D:\\Dokumente und Einstellungen\\meinPfad\\DieKleine.txt"):
>> plot(plot::matrixplot(A))
```

eingelassen und visualisiert werden (wenn die Datei lokal unter dem angegebenen Pfad gespeichert wurde). Mit `FourierData:= numeric::fft(A)` kann die 2-dimensionale DFT von A durchgeführt werden. Die Filter-Routine

```
>> filter:= proc(eps, FourierData)
  local M,N, i, j;
  begin
    M:= op(FourierData, [0, 2, 2]):
    N:= op(FourierData, [0, 3, 2]):
    for i from 1 to M do
      for j from 1 to N do
        if abs(i/M - 1/2) < eps or abs(j/N - 1/2) < eps then
          FourierData[i,j]:= 0;
        end_if:
      end_for:
    end_for:
  end:
end:

```

```

    end_for:
  end_for:
  return(FourierData);
end_proc:

```

wird in der Datei `DieKleine.txt` mitgeliefert. Sie entfernt aus einer Datenmatrix alle Daten, die in der „Mitte“ des Datenfeldes sitzen (bei diskreten Fourier-Daten entspricht dies hochfrequenten Anteilen). Finde interaktiv einen Wert des Parameters $\text{eps} \in (0, 1)$, bei dem das im Bild versteckte „Nutzsignal“ sichtbar wird: es handelt sich um den Namen und den Geburtstag meiner jüngsten Tochter.

Anleitung: die Fourier-Rücktransformation der gefilterten Fourier-Daten ist ein komplexer Datensatz. Man visualisiere mittels `plot::matrixplot` den Realteil oder den Absolutbetrag des gefilterten Datensatzes.

Musterlösung:

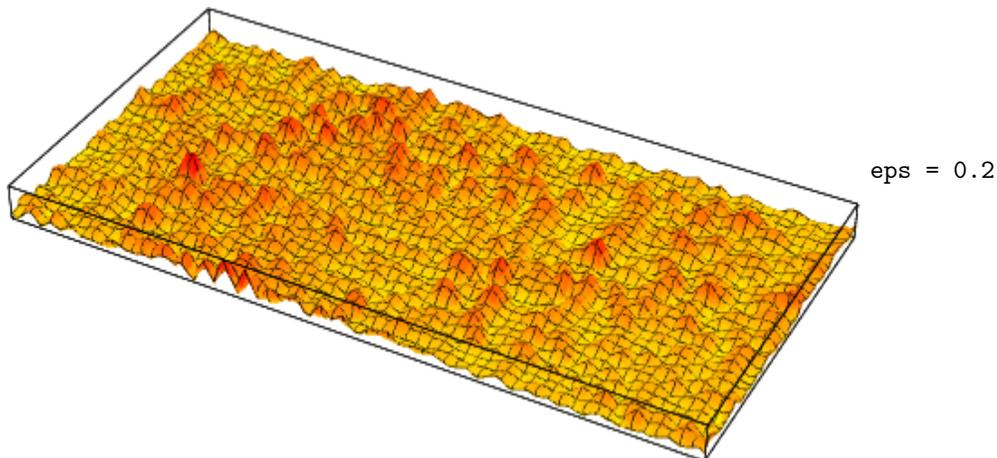
Folgende Schleife erzeugt gefilterte Bilder, in denen die Werte $\text{eps} = 0.1, 0.2, \dots, 0.9$ etc. ausprobiert werden:

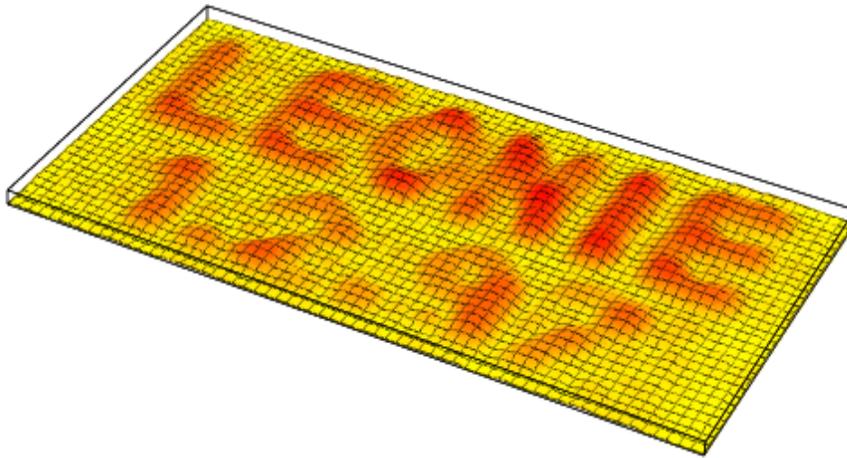
```

>> read("DieKleine.txt"):
>> FourierData:= numeric::fft(A):
>> for eps in [j*0.1 $ j = 1..9] do
    FilteredFourierData:= filter(eps, FourierData):
    FilteredData:= map(numeric::invfft(FilteredFourierData), abs):
    plot(plot::matrixplot(FilteredData)):
  end_for:

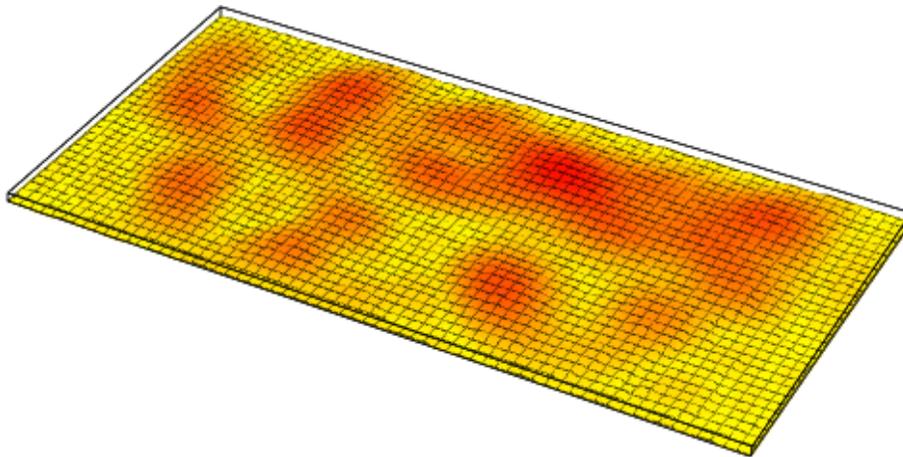
```

Das beste Ergebnis zeigt sich für $\text{eps} = 0.3$:





eps = 0.3



eps = 0.4

Aufgabe 26*: (Die Wellengleichung. 10 Bonuspunkte)

Betrachte eine schwingende Saite, die an den Punkten $x = 0$ und $x = L$ eingespannt ist. Ihre Auslenkung wird durch $u(x, t)$ beschrieben, wobei $u(0, t) = u(L, t) = 0 \forall t \in \mathbb{R}$ gilt. Die zeitliche Dynamik wird durch die partielle DGL („Wellengleichung“)

$$\frac{\partial u}{\partial t^2} = c^2 \cdot \frac{\partial^2 u}{\partial x^2}$$

beschrieben, wobei $c > 0$ eine Materialkonstante ist.

- a) Setze für die Lösung $u(x, t) = \sum_{k=1}^{\infty} b_k(t) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L)$ mit (zeitabhängigen) Fourier-Koeffizienten $b_k(t)$ an. Die Randbedingungen $u(0, t) = u(L, t) = 0$ sind damit auto-

matisch erfüllt. Setze den Fourier-Ansatz in die Wellengleichung ein. Für die einzelnen Fourier-Koeffizienten $b_k(t)$ ergibt sich jeweils eine einfach zu lösende gewöhnliche DGL. Zeige, dass die Wellengleichung durch

$$u(x, t) = \sum_{k=1}^{\infty} b_k(0) \cdot \cos(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) \\ + \sum_{k=1}^{\infty} \frac{L \cdot \dot{b}_k(0)}{c \cdot k \cdot \pi} \cdot \sin(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L)$$

mit beliebigen Konstanten $b_k(0)$, $\dot{b}_k(0)$ gelöst wird.

- b) Gegeben seien Anfangsbedingungen $u(x, 0) = u_0(x)$ und $\frac{\partial u}{\partial t}(x, 0) = \dot{u}_0(x)$ mit $0 \leq x \leq L$ zum Zeitpunkt $t = 0$. Wie lassen sich die auf dem Intervall $[0, L]$ gegebenen Funktionen $u_0(x)$ und $\dot{u}_0(x)$ in Sinus-Reihen entwickeln? Wie ergibt sich mit a) diejenige Lösung der Wellengleichung, die zum Zeitpunkt $t = 0$ diese Anfangsbedingungen erfüllt?

Von der schwingenden Saite werden periodische Anregungen $\alpha_k \cdot \cos(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L)$ an die umgebende Luft abgegeben, die dann als vom Instrument erzeugte Töne wahrgenommen werden. Die zu $k = 1$ gehörende Schwingung niedrigster Frequenz $c \cdot \pi/L$ heißt „Grundton“, die zu $k > 1$ gehörenden Schwingungen „Obertöne“ oder auch „Harmonische Oberschwingungen“. Der Klang eines Instruments wird durch das Amplitudenverhältnis der Obertöne zum Grundton bestimmt.

- c) Zeige: der Klang einer Gitarre ändert sich mit dem Ort $x_0 \in (0, L)$, an dem die Saiten angezupft werden. Betrachte dazu die spezielle Anfangsbedingungen

$$u_0(x) = \begin{cases} \frac{x}{x_0} \cdot U_0 & \text{für } 0 \leq x \leq x_0, \\ \frac{L-x}{L-x_0} \cdot U_0 & \text{für } x_0 \leq x \leq L \end{cases}$$

und $\dot{u}_0(x) = 0$. Berechne die Fourier-Koeffizienten von $u_0(x)$ in Abhängigkeit von x_0 und stelle die entsprechende Lösung der Wellengleichung über ihre Fourier-Reihe dar. Betrachte für die Fälle $x_0 = L/2$ und $x_0 = L/3$ die Amplitudenverhältnisse von Grundton und Obertönen, die von einem Punkt x der Saite ausgesandt werden.

- d) Zeige: bei einer E-Gitarre hängt der Klang weiterhin von der Plazierung der „Pick-Ups“ ab. (Unter den Saiten sind an einer Stelle $x_p \in (0, L)$ kleine Spulen (= pick-ups) angebracht, in denen die schwingende Stahlsaite eine elektrische Spannung $U(t)$ proportional zur Auslenkung $u(x_p, t)$ induziert.) Diskutiere wiederum das Amplitudenverhältnis der Obertöne zum Grundton.

Musterlösung:

a) Für den Fourier-Ansatz werden nur sin-Terme gewählt, da dadurch die Randbedingungen

$$u(0, t) = \sum_{k=1}^{\infty} b_k(t) \cdot \sin(k \cdot 0) = 0, \quad u(L, t) = \sum_{k=1}^{\infty} b_k(t) \cdot \sin(k \cdot \pi) = 0$$

automatisch erfüllt sind. Einsetzen des Fourier-Ansatzes in die Wellengleichung liefert

$$\begin{aligned} \frac{\partial^2}{\partial t^2} u(x, t) &= \frac{\partial^2}{\partial t^2} \sum_{k=1}^{\infty} b_k(t) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) = \sum_{k=1}^{\infty} \left(\frac{d^2}{dt^2} b_k(t) \right) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) \\ &= c^2 \cdot \frac{\partial^2}{\partial x^2} u(x, t) = c^2 \cdot \frac{\partial^2}{\partial x^2} \sum_{k=1}^{\infty} b_k(t) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) \\ &= c^2 \cdot \sum_{k=1}^{\infty} b_k(t) \cdot \frac{\partial^2}{\partial x^2} \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) = \sum_{k=1}^{\infty} b_k(t) \cdot \left(- \frac{c^2 \cdot k^2 \cdot \pi^2}{L^2} \right) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L). \end{aligned}$$

Vergleich der einzelnen Fourier-Moden in

$$\sum_{k=1}^{\infty} \left(\frac{d^2}{dt^2} b_k(t) \right) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) = \sum_{k=1}^{\infty} \left(- \frac{c^2 \cdot \pi^2 \cdot k^2}{L^2} \cdot b_k(t) \right) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L)$$

liefert die gewöhnliche DGL

$$\frac{d^2}{dt^2} b_k(t) = -c^2 \cdot \frac{\pi^2}{L^2} \cdot k^2 \cdot b_k(t)$$

mit der allgemeinen Lösung

$$b_k(t) = b_k(0) \cdot \cos(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L) + \frac{L \cdot \dot{b}_k(0)}{c \cdot k \cdot \pi} \cdot \sin(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L).$$

Nach Konstruktion erfüllt damit

$$\begin{aligned} u(x, t) &= \sum_{k=1}^{\infty} b_k(0) \cdot \cos(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) \\ &\quad + \sum_{k=1}^{\infty} \frac{L \cdot \dot{b}_k(0)}{c \cdot k \cdot \pi} \cdot \sin(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) \end{aligned}$$

für jede beliebige Wahl der Integrationskonstanten $b_k(0)$, $\dot{b}_k(0)$ die Wellengleichung und die Randbedingungen $u(0, t) = u(L, t) = 0$.

b) Setzt man in der obigen Lösungsformel $t = 0$, so ergibt sich

$$u(x, 0) = \sum_{k=1}^{\infty} b_k(0) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L), \quad \frac{\partial u}{\partial t}(x, 0) = \sum_{k=1}^{\infty} \dot{b}_k(0) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L).$$

Damit stellen sich die Integrationskonstanten $b_k(0)$ in der Tat als die Fourier-Koeffizienten von $u(x, 0) = u_0(x)$ heraus, während die $\dot{b}_k(0)$ die Fourier-Koeffizienten von $\frac{\partial u}{\partial t}(x, 0)$ sind.

Frage: läßt sich jede Funktion $u_0(x)$ mit $x \in [0, L]$ in eine Sinus-Reihe entwickeln (wo bleiben die Cosinus-Terme)? Antwort: Die Sinus-Terme reichen! Setze $u_0(x)$ (definiert auf $[0, L]$) ungerade auf das Intervall $[-L, L]$ fort. Die übliche Fourier-Entwicklung auf $[-L, L]$ liefert dann eine Sinus-Reihe. Analog ist die Funktion $\dot{u}(x)$ ungerade auf $[-L, L]$ fortzusetzen und in eine übliche Fourier-Sinus-Reihe auf $[-L, L]$ zu entwickeln.

0) Gegeben $u_0(x)$ und $\dot{u}_0(x)$ mit $x \in [0, L]$.

1) Berechne die Fourier-Koeffizienten von $u_0(x)$ und $\dot{u}_0(x)$ über die Formel für ungerade $2 \cdot L$ -periodische Funktionen über dem Intervall $[-L, L]$:

$$b_k(0) = \frac{2}{L} \cdot \int_0^L u_0(x) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) dx, \quad k \in \mathbb{N},$$

$$\dot{b}_k(0) = \frac{2}{L} \cdot \int_0^L \dot{u}_0(x) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) dx, \quad k \in \mathbb{N}.$$

2) Die Lösung der Wellengleichung ist gegeben durch

$$u(x, t) = \sum_{k=1}^{\infty} b_k(0) \cdot \cos(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L) + \sum_{k=1}^{\infty} \frac{L \cdot \dot{b}_k(0)}{c \cdot k \cdot \pi} \cdot \sin(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L)$$

mit den in 1) berechneten Werten $b_k(0)$ und $\dot{b}_k(0)$.

c) Wir ziehen die in b) aufgestellten Schritte 1), 2) durch. Die Fourier-Koeffizienten $\dot{b}_k(0)$ von $\dot{u}_0(x) = 0$ sind alle 0. Die Fourier-Koeffizienten $b_k(0)$ von $u_0(x)$ werden mit MuPAD 3.0 ermittelt:

```
>> assume(L_0 > 0):
>> assume(0 < x0 < L0):
>> assume(L > 0):
>> assume(k <> 0):
>> b[k] := 2/L*int(x/x0*U0*sin(k*PI*x/L), x = 0 .. x0) +
          2/L*int((L-x)/(L-x0)*U0*sin(k*PI*x/L), x = x0 .. L):
>> assume(k, Type::Integer):
>> b[k] := simplify(b[k])
```

$$\frac{2}{L} U_0 \sin\left(\frac{\pi k x_0}{L}\right) + \frac{2}{L} \int_{x_0}^L \frac{L-x}{L-x_0} U_0 \sin\left(\frac{\pi k x}{L}\right) dx$$

Anmerkung: in MuPAD 2.5 reagiert der Integrierer nicht richtig auf die per `assume` gesetzten Eigenschaften. Ein workaround besteht darin, dem Integrierer durch die Option `Continuous` mitzuteilen, dass er sich nicht um potentielle Unstetigkeiten der Stammfunktion kümmern soll:

```
>> b[k]:= 2/L*int(x/x0*U0*sin(k*PI*x/L), x = 0 .. x0, Continuous) +
          2/L*int((L-x)/(L-x0)*U0*sin(k*PI*x/L), x = x0 .. L, Continuous):
>> assume(k, Type::Integer):
>> b[k]:= simplify(b[k])
```

$$\frac{2 \cdot U_0 \sin\left(\frac{k \cdot \pi \cdot x_0}{L}\right)}{\pi^2 \cdot \frac{x_0}{L} \cdot \left(1 - \frac{x_0}{L}\right)} \cdot \sum_{k=1}^{\infty} \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x_0/L)}{k^2} \cdot \cos(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L)$$

Hiermit ergibt sich nach b) die Lösung $u(x, t)$:

$$u(x, t) = \frac{2 \cdot U_0}{\pi^2 \cdot \frac{x_0}{L} \cdot \left(1 - \frac{x_0}{L}\right)} \cdot \sum_{k=1}^{\infty} \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x_0/L)}{k^2} \cdot \cos(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L).$$

Sei

$$a_k = \frac{2 \cdot U_0}{\pi^2 \cdot \frac{x_0}{L} \cdot \left(1 - \frac{x_0}{L}\right)} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x_0/L)}{k^2} \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x/L)$$

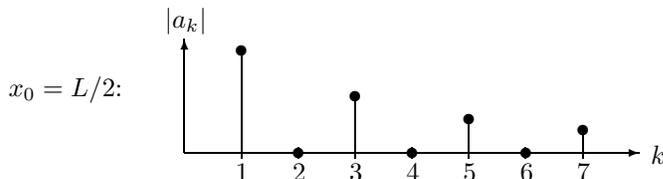
die Amplitude der k -ten Oberschwingung, die vom Ort x ausgesandt wird. Das Amplitudenverhältnis der k -ten Harmonischen zum Grundton ist damit

$$\frac{a_k}{a_1} = \frac{1}{k^2} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x_0/L)}{\sin(\pi \cdot x_0/L)} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x/L)}{\sin(\pi \cdot x/L)}.$$

Für $x_0 = L/2$:

$$\frac{a_k}{a_1} = \frac{1}{k^2} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi/2)}{\sin(\pi/2)} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x/L)}{\sin(\pi \cdot x/L)} = \frac{\sin(k \cdot \pi/2)}{k^2} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x/L)}{\sin(\pi \cdot x/L)}$$

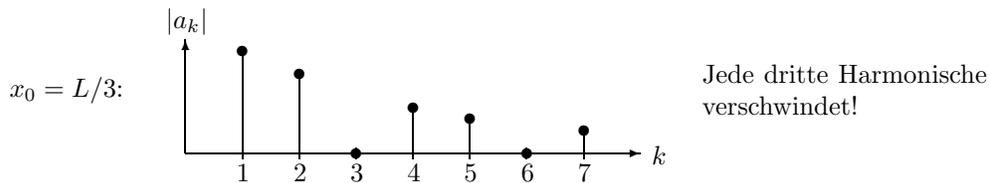
$$= \begin{cases} 0 & \text{für gerades } k, \\ \frac{(-1)^n}{k^2} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x/L)}{\sin(\pi \cdot x/L)} & \text{für ungerades } k = 2 \cdot n + 1. \end{cases}$$



Alle geraden Harmonischen verschwinden!

Für $x_0 = L/3$:

$$\frac{a_k}{a_1} = \frac{1}{k^2} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi/3)}{\sin(\pi/3)} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x/L)}{\sin(\pi \cdot x/L)} = \begin{cases} 0 & \text{für } k = 3 \cdot n, n \in \mathbb{N}, \\ \frac{(-1)^n}{k^2} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x/L)}{\sin(\pi \cdot x/L)} & \text{für } k = 3 \cdot n + 1, n \in \mathbb{N}_0, \\ \frac{(-1)^n}{k^2} \cdot \frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x/L)}{\sin(\pi \cdot x/L)} & \text{für } k = 3 \cdot n + 2, n \in \mathbb{N}_0. \end{cases}$$



d) Am Punkt $x = x_p$ ist die Auslenkung der Seite

$$u(x_p, t) \sim \sum_{k=1}^{\infty} \underbrace{\left(\frac{\sin(k \cdot \pi \cdot x_0/L) \cdot \sin(k \cdot \pi \cdot x_p/L)}{k^2} \right)}_{\text{Amplitude der Zeitschwingung}} \cdot \cos(c \cdot k \cdot \pi \cdot t/L).$$

Die Abhängigkeit des Klangs von x_p ist damit die selbe wie die Abhängigkeit vom „Zupfpunkt“ x_0 .