Exam Cheatsheet

ISO/OSI Modell:

```
[7] Anwendung
[6] Darstellung
[5] Sitzung
[4] Transport
[3] Vermittlung
[2] Sicherung
[1] Bitübertragung
```

TCP/IP Modell:

```
[4] Anwendung/Application-Layer
[3] Transport Layer
[2] Internet Layer
[1] Host-to-Network Layer
```

ISO/OSI <-> TCP/IP:

Ethernet-Rahmen:

```
[Ethernet-Header] [IP-Header] [TCP-Header] [HTTP-Header] [Daten] [Ethernet-Tail]
```

Dienstprimitive:

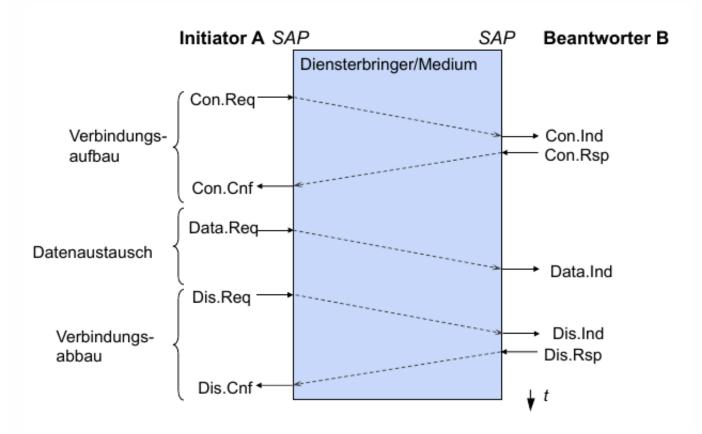
```
CONNECT
DISCONNECT
DATA
ABORT
```

Dienstfunktionen:

Weg/Zeit-Diagramm:

Drei Phasen:

- 1. Verbindungsaufbau
- 2. Datenübertragung
- 3. Verbindungsabbau Bsp: Verbindungsorientiert Verbindungsaufbau und Verbindungsabbau sind bestätigt Datenaustausch ist unbestätigt



Zustandsübergangsdiagramm:

```
4 Zustände:
Ruhezustand,
Verbindung im Aufbau,
Verbindung aufgebaut (Datenaustausch),
Verbindung im Abbau.
```

Shannon und Nyquist:

Datenrate Berechnung

```
B: Bandbreite
n: Signalstufen
S/N: Signal-Rausch-Abstand
SNR: Signal to Noise Ratio
```

```
Nyquist:
    max.Datenrate = 2 * B * ld(n) [Bit/s]
Shannon:
    max.Datenrate = B * ld(1 + S/N) [Bit/s]
```

Frage:

Es soll nun 256-QAM zur Codierung der Daten verwendet werden. Ist dies für beide Kanäle problemlos möglich?

```
256-QAM -> n=256
für Berechnung mit Nyquist

Berechne dann die maximale Datenrate mit Nyquist
und dann vergleiche ob dies größer als Shannon ist.

Wenn die Datenrate beim Nyquist größer als Shannon ist,
dann ist 256-QAM für die Kanal nicht geeignet.
```

Selbsttaktung:

Selbsttaktung bezeichnet die Fähigkeit eines Leitungscodes, die Synchronisation einer Bitfolge zwi- schen Sender und Empfänger ohne weitere Hilfsmittel sicherzustellen.

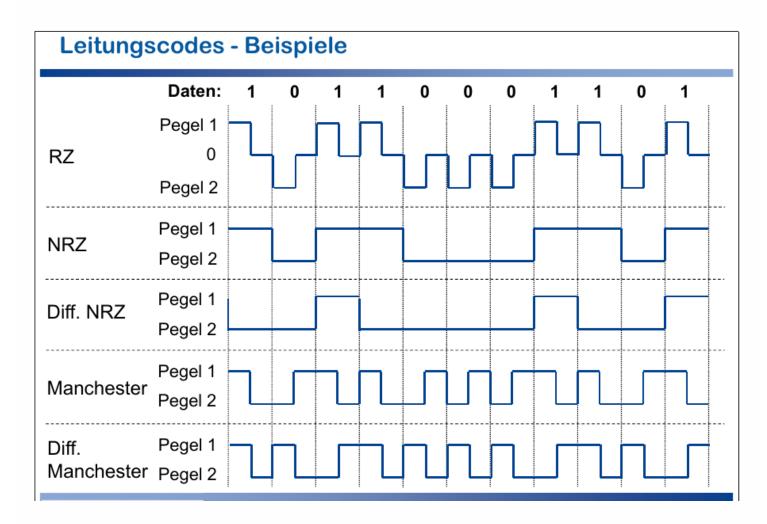
Extra: Dazu wird in Kombination mit den zu übertragenden Daten eine Taktinformation mit in die erzeugte Signalfolge ein- gebettet, anhand derer der Empfänger den Takt auslesen und die Daten synchronisiert entnehmen kann.

```
Selbsttaktend:

Manchester (Biphase-L),
Differential Manchester,
Biphase-M,
Biphase-S,
4B/5B (oder ähnliche Codierverfahren)

NICHT selbsttaktend:
NRZ*,
Uni-/Bipolar RZ
QAM o.ä. wäre hier auch nicht richtig,
da wir ja über Basisbandübertragung sprechen.
```

Codes:



(1) RZ:

```
Level: [Pegel1, 0, Pegel2]
Bit 1: Falling staircase from Pegel1 to 0
Bit 0: Rising staircase from Pegel2 to 0
AFTER: Connect signals with a direct line between each bit
```

(2) NRZ:

```
Level: [Pegel1, Pegel2]

Bit 1: Constant horizontal line on Pegel1

Bit 0: Constant horizontal line on Pegel2

AFTER: Connect signals with a direct line between each bit
```

(3) Diff. NRZ:

```
Level: [Pegel1, Pegel2]
Bit 1: Constant horizontal line reverse to the previous one
Bit 0: Constant horizontal line same as the previous one
AFTER: Connect signals with a direct line between each bit
```

(4) Manchester:

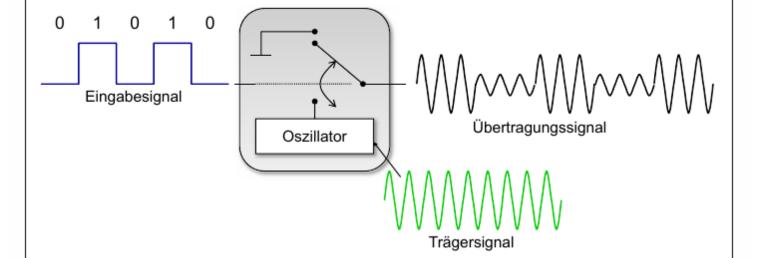
```
Level: [Pegel1, Pegel2]
Bit 1: Falling staircase from Pegel1 to Pegel2
Bit 0: Rising staircase from Pegel2 to Pegel1
AFTER: Connect signals with a direct line between each bit
```

(5) Diff. Manchester:

```
Level: [Pegel1, Pegel2]
Bit 1: Reverse staircase from the previos one
Bit 0: Same staircase as the previous one
AFTER: Connect signals with a direct line between each bit
```

Modulationen:

Amplitudenmodulation

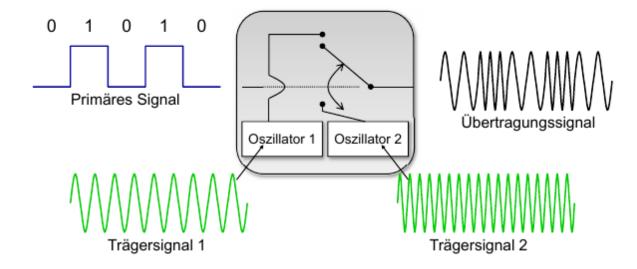


- Primäres Signal wird durch Amplitudenveränderung auf Trägersignal moduliert.
- Amplitudenmodulation ist sehr störanfällig

COM RWITHAACHEN UNIVERSITY

II-32

Frequenzmodulation



Primäres Signal wird durch gezielte Änderung der Frequenz des Trägersignals moduliert





II-33

Phasenmodulation O 1 0 1 0 Primäres Signal Oszillator Oszillator Übertragungssignal Trägersignal Primäres Signal wird mittels gezielter Phasensprünge des Trägersignals moduliert. Für Datenkommunikation bestes Verfahren



Die Abtastfrequenz f_A muss mindestens doppelt so hoch sein wie die höchste im abzutastenden Signal vorkommende Frequenz f Grenz : f A >= 2 * f Grenz

Bsp:

```
Frage:
    Angenommen, ein analoges Stereosignal wurde mit PCM digitalisiert.
    Welche Datenrate ist für die Über- tragung der digitalen Daten mindestenserforderlich, wenn das Stereosignal ein Spektrum von 20Hz bis 20kHz umfasst und mit 16Bit quantisiert wird?

Die Grenzfrequenz ist 20kHz, also muss mit 40kHz abgetastet werden.
Pro Abtastung werden 16Bit benötigt.
Also 40.000Hz * 16Bit = 640.000 Bit/s.

Da wir ein Stereosignal haben, benötigen wir die doppelte Datenrate.
2 * 40.000Hz * 16Bit = 2 * 640.000Bit/s = 1.28 MBit/s
```

Cyclic Redundancy Check (CRC):

Bildung der CRC-Prüfsumme: 1. Zu prüfende Bitfolge wird als **Polynom** aufgefasst 2.

Erweiterung um **0-Folge** (Anzahl 0en = Grad des Prüfpolynoms), Teilung durch vereinbartes Prüfpolynom (**Generatorpolynom**) 3. **FCS** ist **Rest der Division**, wird an die Bitfolge angehängt 4. Beim Empfänger wird neu dividiert (einschließlich Rest), bei fehlerfreier Übertragung muss das Ergebnis 0 sein

Note: Hier nutzt man Modulo-2-Arithmetik

Dadurch entsteht eine Art Codiervorschrift: eine übertragene Bitfolge ist nur dann gültig, wenn sie (als Polynom interpretiert) ein Vielfaches des Generatorpolynoms ist. Der Empfänger teilt die gesamte empfangene Bitfolge durch das gleiche Generatorpolynom. Bei korrektem Empfang darf bei der Division kein Rest bleiben.

Bsp:

```
Zu sendender Block: 110011
Generatorpolynom: x^4 + x^3 + 1
```

Verfahren:

```
Addition/Subtraktion Modulo-2 entspricht bitweiser XOR-Verknüpfung

Dividend ist teilbar durch Generatorpolynom,
falls der Dividend mindestens so viele Stellen besitzt
wie das Generatorpolynom (führendes Bit muss 1 sein)

Länge der FCS = Grad des Generatorpolynoms = 4
```

Beim Senden: ``` Gegeben: Zu sendender Block: 110011 Generatorpolynom: 11001

Berechnung der FCS: 110011 0000 : 11001 = 10000 11001 ----- 000001 0000 1 1001 ----- 0 1001 = Rest

Zu übertragender, erweiterter Block: 110011 1001 ```

Beim Empfangen (fehlerfrei): ``` Gegeben: Zu sendender Block: 110011 Generatorpolynom: 11001

Kein Rest: Somit (mit sehr hoher Wahrscheinlichkeit) Daten fehlerfrei ```

Beim Empfangen (fehlerhaft): ``` Gegeben: Zu sendender Block: 110011 Generatorpolynom: 11001

Empfangen eines verfälschten Blocks: 111111 1000 : 11001 = 10100 11001 ----- 001101 1 1100 1 ----- 0001 0000 1 1001 ----- 0 1001 = Rest != 0

Rest ungleich 0: Somit Fehler in Übertragung ```

Sliding-Window-Verfahren zusammen mit Go-Back-N:

Bsp:

```
Modulus M = 16
Fenstergröße W = 9

Zum aktuellen Zeitpunkt seien die Rahmen mit den Sequenznummern 11,12,13,14,15 vom Sender gesendet worden, ohne dass eine Quittung eingegangen ist.
```

```
i) Welche Rahmen dürfen in dieser Situation ohne jede Quittung gesendet werden?

Sliding-Window erlaubt es, mehrere Rahmen zu schicken, ohne für die vorherigen eine Quittung empfangen zu haben.

Die Fenstergröße gibt vor, wie viele Rahmen versendet werden können, bevor man auf Quittungen warten muss.

Im Beispiel sind dies neun Stück, also können in der gegebenen Situation noch vier weitere Rahmen – 0, 1, 2 und 3 – gesendet werden.
```

```
ii) Wie ändert sich die Situation, wenn ein Rahmen mit einer Quittungsnummer (ACK) 14 empfangen wird?

Bei einer Quittung gilt alles bis zum vorherigen Rahmen als bestätigt, der Empfänger wartet auf Zustellung aller Rahmen ab dem vierzehnten.

In der gegebenen Situation wird das Fenster also bis zur 14 vorgeschoben, es sind drei weitere Plätze (also 7 insgesamt) frei und wir können insgesamt 0 bis 6 übertragen.
```

```
iii) Was passiert, wenn anstelle des ACK 14 ein NAK für die Sequenznummer 12 em Mit einem NAK signalisiert der Empfänger, dass der bezeichnete Rahmen nicht empfangen wor- den ist.

Laut Go-Back-N müssen alle Rahmen ab dem bezeichneten wieder neu übertragen werden.

Also 12, 13, 14 und 15 – und da mit dem NAK alles vorherige quittiert ist, kann auch das Fenster um eine Position vorgerückt werden und noch 0 bis 4 übertragen werden.
```

Durchschnittliche Datenrate von Go-Back-N und Selective Repeat:

Bsp:

```
i) Der Kanal habe eine Datenrate von 100 MBit/s.
Die Paketgröße (inklusive aller Header) betrage 900 Byte.
Wie groß ist die Sendedauer ts für ein Paket?
```

```
Teile Paketgröße durch Datenrate:
(900 Byte * 8 Bit/Byte) / 100 MBit/s = 72 μs
```

```
ii) Die Bitfehlerrate liege bei 1 * 10^{-5}. Geben Sie einen Ausdruck an, um die Paketfehlerrate auszudrücken, und vereinfachen Sie diesen soweit Ihnen das ohne Taschenrechner möglich ist. BER in PER: 1 - (1 - 10^{-5})^{900*8} = 1 - 0,99999^{7200}
```

```
iii) Nehmen Sie zur Vereinfachung der Rechnungen
eine Paketfehlerrate von 10 % an.
Wie groß ist die mittlere Anzahl N korrekt
übertragener Pakete zwischen zwei defekten Paketen?
Wenn 1 von 10 Paketen defekt ist,
liegen im Mittel 9 heile zwischen 2 defekten.
```

```
iv) Der Kanal sei unbelegt. Der Sender kann nun beginnen, eine Folge von Paketen abzusenden. Einige dieser Pakete werden erfolgreich empfangen, andere nicht. Welche Zeit t1 wird im Mittel benötigt, bis das erste Paket versendet wurde, das später erfolgreich empfangen wird? Hinweis: Wenn es keine Paketfehler gäbe, entspräche t1 genau der Sendedauer. Für 10 Pakete (korrekte und defekte gemischt) benötigen wir 720 \mus. Davon sind im Mittel 9 korrekt. Also schaffen wir in 720 \mus 9 korrekte Pakete. Das sind t_1 = 80 \mus für ein korrektes Paket.
```

```
v) Wie lange dauert es folglich im Mittel (t_3 ), drei Pakete zu versenden, die korrekt empfangen werden? t3 \,=\, 240~\mu s\,.
```

```
vi) Ihr Transportprotokoll soll Paketfehler durch Triple-Duplicate-Acknowledgements erkennen.

Die Übertragungsverzögerung des Netzwerkes betrage 1020 μs.

Wie lange dauert es (t_e) ab dem Zeitpunkt,
an dem das Absenden eines Rahmens R abgeschlossen ist,
bis der Sender den Verlust von R erkennt?

Nehmen Sie an, dass Bestätigungen ohne Verzögerungen abgesendet werden können, keine Sendedauer benötigen und nicht verloren gehen können.

Wir müssen nach dem defekten Paket drei weitere Pakete korrekt verschicken, um drei Dup-ACKs zu triggern. Dafür benötigen wir (s.o.) 240 μs.

Dann muss das letzte Paket aber noch zum Emp- fänger und das DUP-ACK zurück.

Also: t_e = 240 μs + 2 * 1020 μs = 2280 μs
```